

شرح :

پروژه سیستم تعلیق خودرو در واقع بر اساس ایده ابتدائی اندازه گیری میزان تغییرات شتاب به وسیله آی سی شتاب سنج مدل ADXL202 طراحی و اجرا گردیده است. در طرح کلی سیستم تعلیق خودرو بوسیله آی سی مذکور میزان تغییرات شتاب گرانشی آی سی (شاسی خودرو) در اثر تغییرات شیب خودرو در حرکت به سمت جلو و عقب اندازه گیری و پس از آن سیستم اقدام به بالانس مجدد سطح شاسی خودرو نسبت به سطح افق مینماید. به تعبیر دیگر این سیستم توانایی تغییر سطح خود را به ازای تغییر شیب محل حرکت خود در جهت حرکت به خوبی دارا میباشد. تغییرات شیب شاسی خودرو میتواند در دو جهت مثبت و منفی اتفاق بیافتد که سیستم طراحی شده مذکور نه تنها از قابلیت عملکرد در هر دو جهت به خوبی برخوردار است بلکه توانایی نمایش مقدار و همچنین جهت افزایش یا کاهش شیب را نیز در هر دو جهت بر روی صفحه نمایشگر دارا میباشد. در طراحی این سیستم از میکرو کنترلر AVR در ارتباط با آی سی شتاب سنج، صفحه نمایشگر و درایور موتور DC استفاده گردیده است. برنامه

نویسی برای این میکرو کنترلر نیز توسط برنامه BASCOM انجام گرفته است.

در این قسمت ابتدا به معرفی کامل آی سی ADXL202 و پس از آن به معرفی و نحوه کاربرد میکرو کنترلر AVR در این پروژه و چگونگی ارتباط آن با بخشهای مختلف سیستم پرداخته شده است. پس از آن نیز به نحوه طراحی مداري سیستم و تشریح عملکرد کلی مدارات آن پرداخته شده است. همچنین در پایان برنامه نرم افزاري سیستم به همراه توضیح و تشریح تمام اجزا و خطوط آن ارائه گردیده است. ضمناً تمامی دیتا شیتهاي مربوطه در انتهای این گزارش به صورت ضمیمه ارائه داده شده اند.

ابتدا به بحث در مورد شتاب، چگونگی اندازه گیری آن و چگونگی کاربرد و عملکرد آی سی شتاب سنج ADXL202 در اندازه گیری شتاب خواهیم پرداخت. همچنین مطالبی راجع به ساختار داخلی و مشخصه های این آی سی ارائه خواهد شد.

سرعت چیست ؟

جسمی شروع به حرکت می کند یعنی از یک نقطه به نقطه دیگر جابجا می شود ، یعنی به یک جسم نیرو وارد شده و

طی مدت زمانی مشخص آن را جابجا کرده است . از این رو می توان پارامتری به نام سرعت را برای این جابجایی جسم تعریف کرد .

سرعت متوسط جسم عبارت است از فاصله طی شده بر مدت زمان انجام این حرکت :

$$V=D/t$$

شتاب چیست ؟

اگر جسم متحرک از یک سرعت مشخص اولیه طی مدت زمان مشخص به سرعت ثانویه مشخص برسد ، حاصل این حرکت شتاب جسم متحرک را به ما می دهد .

می توان از شتاب بدست آمده اگر سرعت اولیه را صفر فرض کنیم سرعت را بدست آورد یعنی:

$$V=at$$

و همچنین می توان از روی سرعت اولیه و شتاب حاصله مقدار جابجایی را نیز مشخص کرد :

$$D=1/2 at^2+ V_0t$$

در اینجا به چگونگی اندازه گیری الکترونیکی این پارامترها توسط آی سی ADXL202 خواهیم پرداخت .

در مورد عملکرد IC شتاب سنج که ساخت شرکت آنالوگ دیوایس است و شماره آن ADXL 202 می باشد و نحوه عملکرد میکرو کنترلر و مچ شدن آن با IC شتاب سنج به طور مفصل در متن پروژه بحث شده است .

و اکنون که مقدار شتاب را بدست آورده ایم باید به طوری از روی آن سرعت را هم نتیجه گیری کنیم :

$$V = \int_T a dt$$

اگر در زمانهای پیوسته از شتاب حاصله انتگرال بگیریم سرعت جسم متحرک را به ما می دهد ولی برای این در دستگاه شتاب به صورت گسسته در زمان نمونه برداری می شود و در 120 نمونه برداری شتاب اندازه گیری می شود . از این رو اگر از به شتاب های حاصله و گسسته در زمان اندازه سرعت مورد نظر دست پیدا می کنیم .

$$V = \sum_{i=0}^{120} a_i \Delta T$$

و پارامتر هایی چون نیرو و اندازه جابجایی و توان مصرف شده توسط جسم متحرک هم که در صفحات بعد توضیح داده شده است بدست می توان آورد .

اما در این پروژه فقط به اندازه گیری شتاب و سرعت پرداخته ایم .

IC شتاب سنج دو محوره با خروجی دیوتی سایکل ADXL 202 E ساخت شرکت آنالوگ دیوایسز

خصوصیات : سنسور شتاب دو محوره روی یک IC واحد در ابعاد $5\text{ mm} \times 5\text{ mm} \times 2\text{ mm}$ و دقت اسکیل پکیج 2 mg در فرکانس 60 Hz و توان پائین آن کوچکتر از $0/6\text{ mA}$ می باشد .
ارتباط مستقیم با خروجی دیوتی سایکل با میکرو کنترلرهای ارزان قیمت .

تنظیم پهنای باند (BW) با یک خازن 3 تا $5/25$ ولت .

کاربرد ها :

وسایل جانبی برای کامپیوترها ، کاربرد های اطلاعاتی ، آشکار سازی های لازم و حرکتی و دیس درایو ها .

توصیف عمومی :

ADXL 202 یک شتاب سنج دو محوره ارزان قیمت و با مصرف کم با یک خروجی دیجیتال می باشد که تماما روی یک چیپ واحد قرار گرفته اند . این تراشه یک نسخه بهبود یافته از ADXL 202 AQC / JQC می باشد . ADXL 202 شتاب را در رنج

کامل $\pm 2g$ اندازه گیری می کند . این IC هم می تواند شتاب دینامیک یا پویا مثل ارزش (ویریه) و هم شتاب استاتیک را اندازه گیری کند . خروجی ها ولتاژ آنالوگ یا دیجیتال هستند که دیوتی سایکل آنها متناسب با شتاب است . دیوتی سایکل خروجی مستقیماً می تواند به وسیله یک شمارنده میکرو پروسوری و بدون نیاز به مبدل آنالوگ به دیجیتال اندازه گیری شود .

دیوتی سایکل از 0.5 ms تا 10ms از طریق تک رجیستر (Reset) قابل تنظیم است .

سقف نویز متعارف $200\mu\text{g}\sqrt{\text{Hz}}$ می باشد و امکان کار با سیگنالهای کمتر از 2 mg (در پهنای باند 60 Hz) را ایجاد می کند .

پهنای باند شتاب سنج با خازن های C_x, C_y روی پایه های X_{FILT} و Y_{FILT} تنظیم می شود . با فیلتر نمودن دیوتی سایکل خروجی یک خروجی آنالوگ قابل استحصال می باشد .

ADXL 202 در ایجاد $5\text{mm} \times 5\text{mm} \times 2\text{mm}$ ، 8 بیتی با پکیج LCC

موجود می باشد .

مقادیر ماکزیمم مطلق :

شتاب (روی هر محور ، تغذیه نشده برای 0.5 ms)

1000g.....

شتاب (روی هر محور ، تغذیه شده برای 0.5ms)

500g.....

-----+Vs

- 0.3 V تا +6V

مدت اتصال کوتاه خروجی روی هر پایه (نا معلوم)

درجه حرارت کاری -55 درجه سانتیگراد تا +125 درجه

سانتیگراد

درجه حرارت داخل انبار (محیط بسته)

..... -65 درجه تا 150 درجه

سانتیگراد تنش های خارج از موارد ذکر شده می تواند

باعث خرابی دائم المان شود .

اخطار و تذکر :

قطعات حساس الکترونیک (ESD) بارهای الکترو استاتیکی

حتی تا 4000 V ، بدون محافظت می توانند دشارژ شوند

اگر چه ADXL 202 مدار محافظ (ESD) دارد ولی در

صورتیکه تحت بارهای الکترو استاتیکی با انرژی بالا قرار گیرد ممکن است به طور دائم از بین برود از این رو محافظت ESD مناسب برای جلوگیری از خرابی توصیه می شود.

تعاریف :

T1 طول قسمت on سیکل (قسمت های بودن)

T2 طول کل زمان سیکل

دیوتی سایکل نسبت T_1 به T_2

پهنای پالس : طول زمان On بودن پالس (T1)

تئوری عملکرد :

ADXL 202 یک سیستم اندازه گیر شتاب تحت عنوان یک IC می باشد . این قطعه شامل یک سنسور پلی سیلیکون و مدار وضعیت سیگنال برای پیاده سازی یک ساختار اندازه گیری شتاب حلقه باز می باشد . برای هر محور یک مدار خروجی سیگنال آنالوگ را به یک سیگنال دیجیتال مدوله شده بر حسب دیوتی سایکل DMC تبدیل می کند که بتواند به وسیله پورت شمارنده / تایمر یک میکروپروسور آشکار گردد . این تراشه قادر به اندازه گیری شتاب های مثبت و منفی تا حداقل $+2g$ می باشد .

شتاب سنج می تواند نیرو های شتاب استاتیک مانند جاذبه را اندازه گیری کند . این امر امکان استفاده از این قطعه به عنوان یک سنسور سطح شیب (کجی) را فراهم می کند . این سنسور یک ساختار میکرو ماشین پلی سیلیکون ساخته شده روی یک ویفر سیلیوکونی مرکزی که به قسمت متحرک وصل می شود باشد . صفحات ثابت با موج مربعی با فاز 180 درایو می شوند . یک ارزش باعث ایجاد عدم تعادل در خازن تفاضلی شده و باعث می شود یک موج مربعی در خروجی ظاهر شود که دامنه آن متناسب با شتاب می باشد . سپس تکنیک های دمدوله سازی حساس به فاز برای یکسو نمودن سیگنال و تعیین جهت شتاب استفاده می شوند . خروجی دمدولاتور یک دمدولاتور دیوتی سایکل (DMC) را از طریق یک مقاومت 32 کیلو اهمی راه اندازی می کند . در این نقطه یک پایه در دسترس است که با اضافه کردن یک خازن به آن می توان پهنای باند را تنظیم کرد . این فیلتر سازی عمل اندازه گیری را بهبود می بخشد . بعد از فیلتر سازی پائین گذر ، سیگنال آنالوگ به وسیله (DMC) به یک سیگنال دمدوله شده از نقطه نظر دیوتی سایکل تبدیل

می شود. یک تک مقاومت، پریود را برای یک سیکل کامل T2 که می تواند بین 0.5 ms تا یک شتاب (og) دیوتی سایکل نامی 50% ایجاد کند.

سیگنال شتاب می تواند با اندازه گیری طول پهنای پالسهای T1, T2 به وسیله یک تایمر / شمارنده تعیین گردد. یک ولتاژ خروجی آنالوگ می تواند با بافر نمودن سیگنال پایه های X_{FILT} , Y_{FILT} یا عبور دیوتی سایکل از طریق یک فیلتر RC حاصل گردد.

ADXL با ولتاژ تغذیه ای بین 3V تا 5.25 V کار می کند.

کاربرد ها ، دیو پلینگ منبع تغذیه :

برای اغلب کاربردها یک خازن $0.1\mu f$ تحت عنوان C_{DC} ، شتاب سنج را از نویز روی تغذیه، دیکو پله می کند. در هر حال در برخی موارد به خصوص در جاهاییکه قطعات دیجیتال از قبیل میکرو کنترلر ها، یک منبع تغذیه را به طور مشترک استفاده می کنند، نویز روی تغذیه می تواند نویز روی تغذیه می تواند باعث تداخل در کار (در خروجی) ADXL 202 شود این امر می تواند به صورت یک ولتاژ موج آهسته در خروجی Y_{FILT} , X_{FILT} دیده شود. اگر دیکو پلینگ

بیشتر نیاز باشد یک مقاومت 100 اهم یا یک مهره فویت روی خط تغذیه ADXL 202 قرار می‌گیرد .

رویه های طراحی برای ADXL 202 : رویه های طراحی برای ADXL 202 با یک دیوتی سایکل خروجی ، شامل انتخاب یک پریود دیوتی سایکل و یک خازن فیلتر می‌باشد . یک طرح مناسب می‌تواند با در نظر گرفتن پهنای باند و از این قبیل چیز ها انجام گیرد که در ادامه بحث خواهد شد .

خازن دیو پلینگ C_{DC} :

یک خازن $0.1 \mu f$ بین V_{DC} و COM برای دیو پلینگ منبع تغذیه توصیه می‌شود .

ST : بین SD ویژگیهای SELF TEST را کنترل می‌کند . هنگامی که این پین به VDD وصل می‌شود یک نیروی اکترواستاتیکی روی اشعه شتاب سنج ایجاد می‌شود . نتیجه جابجایی اشعه به کاربر اجازه تست تابعی بدون شتاب سنج را می‌دهد . نوع تغییر در خروجی در 10 % دیوتی سایکل خروجی خواهد بود (متناظر با Soomg) این پین ممکن است در حال استفاده نرمال مدار باز یا متصل به COM باشد .

ديکه کردن خروجي ديچيتال ديوتي سايکل ADXL 202 :
IC مذکور يك مدولاتور ديوتي سايکل است که در آن شتاب
متناسب است با T1/T2

در ديوتي سايکل % 50 خروجي نامي ADXL202 برابر Og
خواهد بود . ضريب مقياس % 12.5 تغيير ديوتي سايکل بر g
است . اين مقادير متاثر ند از تلورانس داخلي قطعه
شامل خطاي آفست og و خطاي حساسيت .

براي هر دوره اندازه گيري لازم نسبت به T2 اندازه گيري
شود . فقط نياز است که براي محاسبه تغييرات دما درس و
تابع حال باشد . هنگامي که دوره زماني T2 توسط کانالهاي
x,y به اشتراك گذاشته مي شود ، تنها لازم است که آن روي
يك کانال ADXL 202 اندازه گيري شود .

الگوريتم هاي کد گشائي براي ميکرو کنترلر هاي مختلف
توسعه يافته است .

تنظيم پهاي باند با استفاده از Cx,Cy :

ADXL 202 داراي مقرراتي براي محدود کردن باند پين هاي
X_{FILT} , Y_{FILT} مي باشد .

این خازن ها باید به این پین ها اضافه شوند و تحت عنوان فیلتر پائین گذر برای حذف نویز و ضد تحریک های ناخواسته عمل کنند .

معادله پهنای باند 3dB برابر است با :

$$F_{-3dB} = \frac{1}{(2\pi(32k\Omega) \times C(x,y))}$$

$$F_{-3dB} = \frac{5\mu F}{C(x,y)}$$

تلورانس مقاومت داخلی (R_{FILT}) به نوعی می تواند به اندازه +15% مقدار نامی ($32K\Omega$) تغییر کند . بنابراین این پهنای باند متعاقبا تغییر خواهد کرد .

یک خازن حداقل 1000PF برای $C(x,y)$ در تمامی این موارد لازم است .

تنظیم دروه تناوب DCM با Rset پیروی خروجی DCM برای هر دو کانال توسط یک مقاومت از Rset تا زمین تنظیم می شوند .

معادله پیروی خروجی برابر است با :

$$T_2 = \frac{R_{set}}{125M\Omega}$$

یک مقاومت 125 کیلو اهمی نرخ تکرار دیوتی سایکل را تقریبا به اندازه 1KHz تنظیم خواهد کرد . قطعه طراحی

شده براي كار در ديوتي ساكل بين 0.5 ms تا 10ms مي باشد

.

توجه كنيد كه Rset هميشه بايد وجود داشته باشد حتي

اگر خروجي آنالوگ مطلوب دريافت گردد . هنگام استفاده

از Y_{FILT} , X_{FILT} به عنوان خروجي ، از يك مقاومت Rset بين

500 كيلو اهم تا 2 مگا اهم استفاده شود .

جهت مينيمايز كردن ظرفيت پارازيتي در گره پين T2 بايد

مقاومت Rset به اين پين وصل شود .

انتخاب يك شتاب سنج درست و مناسب :

براي كاربرد هاي خيلي دقيق ، ADXL 202 مناسب ترين

شتاب سنج مي باشد .

حساسيت بالاي آن (12.5 /g %) به كاربر اين امكان را مي

دهد كه از يك شمارنده كم سرعت براي ديكد كردن PWM

حاصله در يك دقت بالا استفاده كند .

در كاربرد هاي شتاب خارج از +2g- بايد از ADXL 210

استفاده شود .

واسطه هاي ميكرو كامپيوتر :

ویژگی ADXL 202 این است که برای کار با میکروکنترلر های ارزان قیمت می باشد . به خصوص دستگاههای کدینگ ، طرح های مرجع و کلیه کاربردهایی که از سوی کارخانه در دسترس می باشد .

نتیجه و کاربرد هایی که در این قسمت نیاز به مطرح می باشد ، پروشه طرح های عمومی و بحث های گوناگون تجاریست .

طراح می بایستی دارای برخی ایده به انجام رسیده سیستمیک در دوره های زیر باشد .

قدرت و دقت تشخیص : در حد کوچکترین تغییرات سیگنال که نیاز به آشکار سازی دارد .

پهنای باند : در حد بالاترین فرکانسی که نیاز به آشکار سازی دارد .

مدت زمان استفاده : مدت زمانی که سیگنال روی هر محوری در دسترس تعیین باشد .

این احتیاجات در تعیین کردن پهنای باند شتاب سنج ، سرعت کلاک میکرو و طول دوره T2 کمک خواهد کرد وقتی که

میکروکنترلر انتخاب کرد چیزی که در داشتن شمارنده تایمر پورت در دسترس مفید واقع شود .

میکرو کنترلر می بایستی که دارای مقررات کالیبراسیون سخت افزاری باشد .

در حالیکه ADXL 202 یک شتاب سنج خیلی دقیق می باشد ، دارای یک تلورانی وسیع کالیبراسیون ذخیره شده در میکرو کنترلر یا توسط یک کارب کالیبراسیون برای 0g در جائیکه آفست در طول مدت ایجاد شدنش کالیبره شده است می باشد .
گزینه های مجزا شامل EEROM خارجی و میکرو کنترلر هایی که در یک لحظه (یک زمان) پروگرام می شوند .

طرح TRADE-OFFS برای ویژگی های انتخاب فیلتر :

کاراکترها : TRADE_OFFS نویز بر پهنای باند .
پهنای باند انتخاب شده شتاب سنج دقت تشخیص را تعیین می نماید . (کوچکترین شتاب قابل یافتن) : فیلتر کردن می تواند در کاهش نویز و بهبود بخشیدن کالیبراسیون شتاب سنج استفاده شود . دقت تشخیص هم به پهنای باند فیلتر آنالوگ در X_{FILT} , Y_{FILT} و هم به سرعت شمارنده میکرو کنترلر وابسته است .

خروجي آنالوگ ADXL 202 داراي نوع پهناي باند 5 KHz مي باشد ، در حالیکه پهناي باند مدولاتور ديوتي سايکل 500Hz مي باشد .

کاربر بايد سيگنالي را که باعث ايجاد خطا مي شود فیلتر کند . در به حداقل رساندن (مينيمائز کردن) خطاهاي PMC پهناي باند آنالوگ مي بايستي کمتر از 1/10 فرکانس DMC باشد . در کاربرد هاي زيادي پهناي باند آنالوگ ممکن است بيشتر از سقف 1/2 فرکانس DMC شده باشد که اين کار باعث ايجاد خطاي ديناميکي توليد شده در DMC خواهد شد .

پهناي باند آنالوگ مي تواند نويز کاهش يافته را مجدداً کاهش دهد و قدرت تشخيص بهبود را ببخشد . نويز ADXL 202 ويژگيهاي نويز سفيد را داراست که به طور مساوي در تمام فرکانس ها در طرح هاي Mg توسط ريشه Hz و غيره توصيف شده است ، مشارکت نويز در چهار چوب پهناي باند شتاب سنج يك امر نسبي و همزمان مي باشد . پيشنهاد شده است که محدوده پهناي باند کاربرد در کمترین فرکانس نياز

، توسط برنامه کاربردی در حداکثر نوع و تیپ نویز
ADXL توسط معادله زیر تعیین می شود :

$$Noise(rms) = (200mg / \sqrt{Hz}) \times (\sqrt{Bw \times 1.6})$$

و در نویز 100 Hz خواهد بود :

$$Noise(rms) = (200mg / \sqrt{Hz}) \times (\sqrt{100 \times 1.6}) = 2.53mg$$

غالباً مقدار پیک نویز در حد مطلوب می باشد . پیک تا
پیک نویز می تواند فقط توسط روشهای آماری ارزیابی (تخمین زده)
شود . جدول III برای برآورد احتمالات تجاوز
گوناگون مقدار پیک از مقدار معین rms قابل استفاده می
باشد . مقدار پیک تا پیک نویز بهترین تخمین مجهول در اندازه
گیری خواهد داد .

جدول IV نوع نویز خروجی ADXL 202 را برای مقادیر مختلف
Cx, Cy می دهد .

انتخاب T2 و فرکانس شمارنده : طراحی TRADE-OFFS سطح
نویز یک تعیین کننده دقت تشخیص شتاب سنج می باشد .
لحظه اعلام در کیفیت اندازه گیری شمارنده زمانی است که
دیوتی سایکل خروجی دیکد می شود . مبدل دیوتی سایکل

ADXL 202 دارای دقت تشخیص تقریباً 14 بیت را دارد ، حتی

بهرتر از دقت خود شتاب سنج .

کیفیت واقعی سیگنال شتاب توسط محدوده زمانی تشخیص شیوه استفاده شده در نمایش کد گشایی دیوتی سایکل محدود می باشد و سرعت شمارنده ساعت بیشتر از کیفیت دیوتی سایکل و کمتر از پریود T2 می باشد که می تواند یک دقت خوبی بدهد .

جدول مشاهده شده برخی از TRADE-OFFS ها را بیان می کند .

این یک نکته مهم در دقت تشخیص شمارنده میکرو پروسور می باشد .

احتمال دارد که طبقه نویز شتاب سنج محدوده قدرت تشخیص بحث شده را پائین بیاورد .

جدول TRADE-OFFS V مقایسه بین سرعت شمارنده میکرو کنترلر در پریود T2 و کیفیت مدولاتور دیوتی سایکل می باشد .

استراتژی برای استفاده از دیوتی سایکل خروجی با میکروکنترلر ها :

ذکر استراتژی های کاربرد خط خروجی برای استفاده کردن دیوتی سایکل خروجی با میکرو کنترلر های ارزان قیمت که از سوی کارخانه قابل دسترس می باشد .

- استفاده کردن از سنسور دو محوره ADXL موقعی که کج

(مایل) واقع شده باشد :

عمومی ترین کاربرد ADXL 202 زمانی است که این سنسور روی محور مذکور کج قرار گرفته باشد یک شتاب سنج قابل استفاده تحت نیروی جاذبه به صورت ورودی تک برداری در پین یک عنصر در فضا می باشد . بیشترین حساسیت شتاب سنج کج واقع شده زمانی است که محور حساس به طور عمودی در جهت نیروی جاذبه و موازی با سطح زمین واقع شده است . در این جهت حساسیت آن برای تغییر به صورت مایل ، بالاترین است .

هنگامی که شتاب سنج در جهت جاذبه و غیره روی محور واقع شده است ، نزدیک قرائت $+1g$ یا $-1g$ آن ، تغییر در شتاب خروجی به در به شیب حاصله قابل صرف نظر است .

وقتی که شتاب سنج به صورت عمودی به سمت جاذبه است ، خروجی آن نزدیک 17.5 mg بر مقدار کجی تغییر می کند . اما

در 45 درجه فقط 12.2 mg بر درجه تغییر می کند و دقت تشخیص آن نیز تغییر می کند . جدول زیر تغییر محور های x , y را نشان می دهد هنگامی که قطعه به سمت جاذبه حاکم مایل (کج) می شود .

یک سنسور دو محوره مایل (کج شده) :

تبدیل کردن شتاب به نمونه مقدار کجی هنگامی که شتاب سنج طوری قرار دارد که محور های x , y, آن موازی x , y موازی با سطح زمین است ، می تواند به عنوان سنسور TILT دو محوره به یک چرخ و یک محور متمایل باشد .

هنگامی که سیگنال خروجی شتاب سنج به یک شتابی که بین - 1g , +1g تغییر می کند تبدیل می شود ، در واقع شیب خروجی

در مقیاس درجه به صورت زیر محاسبه می شود :

$$Pitch = ASIN(Ax \times 1g)$$

$$Roll = ASIN(Ay / g)$$

به طور یقین محاسبه جهت ، رنج های اور می باشد . این امر این امکان را به وجود می آورد که برای شتاب سنج

در خروجی یک سیگنال بزرگتر از محدوده از محدوده $+1g$ تعریف شده ، در شوک ارتعاشی یا دیگر شتاب ها باشد .
اندازه گیری شیب (کجی) 360 درجه ای :
امکان پذیر است ، اندازه گیری یک انحراف 360 درجه کامل در جهت ثقل با استفاده از دو عدد شتاب سنج که به صورت عمود بر هم جهت دهی شده اند . (مطابق شکل 5) وقتی که یک سنسور در حال خواندن یک تغییر ماکزیم در خروجی بر حسب درجه می باشد ، آن یکی دیگر در مینیمم مقدار تغییر خود می باشد .

استفاده از خروجی آنالوگ :

ADXL 202 به صورت خاص برای استفاده همراه با دیجیتال آن طراحی شده است . اما می تواند خروجی های آنالوگ را به خوبی دیجیتال فراهم آورد .
فیلتر کردن دیوتی سیکل : این کار نیاز به المانهای غیر فعال دارد .

زمان تناوب دیوتی سیکل باید در کمتر از 1ms تنظیم شود و یک RC طراحی ده با پهنای باند 3dB با فاکتور بزرگتر

از 10 آن ، از فرکانس دیوتی سایکل ارتباط داده شده با دیوتی سایکل خروجی کمتر است .

مقاومت فیلتر نباید کمتر از 100 کیلو اهم باشد ، برای اینکه افت در خروجی پیش نیاید .

سیگنال خروجی آنالوگ می تواند بوسیله ولتاژ درجه بندی شود . فایده این روش یک فاکتور تقریبی در محدوده خروجی از جفت خروجی های آنالوگ است و از مضرات این روش این است که پاسخ فرکانسی پائین تر از وقتی خواهد بود که خروجی X_{FILT}, Y_{FILT} استفاده می شود .

خروجی X_{FILT}, Y_{FILT} :

روش دوم برای استفاده از خروجی های آنالوگ حاضر در پین های X_{FILT}, Y_{FILT} می باشد . متأسفانه این پین ها یک امپرانس خروجی 32 کیلو اهمی دارند و برای درایو کردن یک بار به طور مستقیم طراحی نشده اند . ویک بافرآپ امپی ممکن است برای جریان دهی بیشتر نیاز باشد . مزیت این روش این است که پهنای باند 5KHz کامل از این شتاب سنج در دسترس کاربر قرار دارد . ویک خازن دیگر باید به این نقطه جهت فیلتر کردن اضافه شود .

مبدل دیوتی سیکل باید مطالب گفته شده را با Rset کوچکتر از 10 مگا اهمی دنبال کند . و یک نکته اینکه ، تغییرات آفست شتاب سنج و حساسیت آن به منبع ولتاژ وابسته هستند .

آفست و حساسیت به طور نرمال به صورت زیر محاسبه می شوند .

$$0gOffset = Vdd / 2$$
$$ADXL202E = (60mv \times Vs) / g$$

چند نکته کوتاه برای استفاده از ADXL 202 در توان های کاربردی خیلی پائین :

استراتژی کاربرد توان پائین ADXL 202 : (برخی کلید ها آدرس دهی ارائه شده اند)

ممکن است جریان موثر موثر ADXL 202 از 0.6 mA به کمتر از 20µf کاهش یابد ، با استفاده از تکنیک های زیر :

1. سیکل توان شتاب سنج

2. راه اندازی شتاب سنج در ولتاژ پائین (3 ولت به

پائین)

خصوصیات Atmega 32 , ATmega32L

از معماری AVR RISC استفاده می کند .

– کارایی بالا و توان مصرفی کم .

– دارای 131 دستورالعمل با کارایی بالا که اکثراً تنها

در یک کلاک سیکل اجرا می شوند .

– 328 رجیستر کاربری .

– سرعتی تا 16MipS در فرکانس 16MHZ

حافظه ، برنامه و داده غیرفرار

– 32K بایت حافظه FLASH داخلی قابل برنامه ریزی

پایداری حافظه FLASH : قابلیت 10000 بار نوشتن و پاک

کردن (WRITE/ERASE) .

2k بایت حافظه داخلی SRAM

– 1024 بایت حافظه EEPROM داخلی قابل برنامه ریزی .

پایداری حافظه EEPROM : قابلیت 100000 بار نوشتن و پاک

کردن (WRITE/ERASE) .

– قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM .

قابلیت ارتباط JTAG (IEEEStd.)

– برنامه ریزی برنامه FLASH ، EEPROM ، FUSR BITS و

LOCK BITS از طریق ارتباط JTAG

خصوصیات جانبی

– دو تایمر – کانتر (TIMER/COUNTER) 16 بیتی با prescaler

جزا و دارای مدهای COMIARE , CAPTURE

– 4 کانال PWM

– 8 کانال مبدل آنالوگ به دیجیتال 10 بیتی

دارای دو کانال تفاضلی با کنترلر گین 1x,10x,200x

– یک مقایسه کننده آنالوگ داخلی .

– دارای RTC (REAL-TIME CLOCK) اسیلاتور مجزا .

– WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور داخلی .

– ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی داخل مدار (IN-

. (SYSTEM PROGRAmmING

– قابلیت ارتباط سریال SPI (SERIAL PERIPHERAL

INTERFACE) به صورت MASTER یا SLAVE .

– قابلیت ارتباط با پروتکل سریال دو سیمه (TWO – WIRE)

– USART سریال قابل برنامه ریزی

خصوصیات ویژه میکروکنترلر

– POWER – ON RESET CIRCUIT

– BROQN-OUT DETECTION قابل برنامه ریزی .

دارای 6 حالت (SLEEP) - SAVE-POWER- IDLE - POWER - DOWN

(STANDBY-EXTENDED STANDBY , ADCNOISE REDUCTION)

- منابع وقفه (INTERRUPT) داخلی و خارجی .

- دارای اسیلاتور RC داخلی کالیبره شده

- عملکرد کاملا ثابت .

- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی CMOS

ولتاژهای عملیاتی (کاری)

- 2/7 تا 5/5 برای (ATmega32L)

- 4/5v تا 5/5v برای (ATmega32)

فرکانسهای کاری

- 0MHZ تا 8MHZ برای (ATmega32L)

- 0MHZ تا 16MHZ برای (ATmega32)

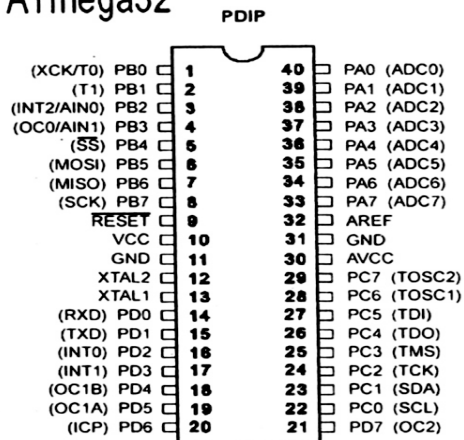
خطوط I/O و انواع بسته بندی

- 32 خط ورودی / خروجی (I/O) قابل برنامه ریزی .

- 40 پایه PDIP ، 44 پایه TQFP پایه MLF .

ترکیب پایه ها

ATmega32



پیکره بندی پورت ها

برای تعیین جهت پایه پورت ها از این پیکره بندی استفاده می نمایم . جهت یک پایه می تواند ورودی با خروجی باشد .

Config portx = State

Config pinx.y = State

X و Y بسته به میکرو می توانند به ترتیب پایه های 0 تا 7 پورت های A,B,C,D,E,F باشند . State نیز می تواند یکی از گزینه های زیر باشد :

INPUT یا 0 : در این حالت رجیستر جهت داده پایه یا پورت انتخاب شده صفر (0) می شود و پایه پورت به عنوان ورودی استفاده می شود .

OUTPUT یا 1 : در این حالت رجیستر جهت داده پایه یا پورت انتخاب شده یک (1) می شود و پایه یا پورت به عنوان خروجی استفاده می شود .

زمانی که بخواهید از پورتی بخوانید بایستی از رجیستر PIN پورت مربوطه استفاده کنید و در هنگام نوشتن در پورت بایستی در رجیستر PORT بنویسد .

بررسی پورت های میکرو ATMEGA32

در این بخش قصد داریم برای آشنایی بیشتر با عملکرد پورتها و رجیسترهای مربوط به طور نمونه به بررسی پورت های میکرو ATMEGA32 بپردازیم .

پورت A

پورت A یک I/O دو طرفه 8 بیتی است . سه آدرس از مکان حافظه I/O اختصاص به PORTA دارد . یک آدرس برای رجیستر داده PORTA ، دومی رجیستر داده DDRA و سومی پایه ورودی پورت PINA,A است . آدرس پایه های ورودی پورت A فقط قابل خواندن است در صورتیکه رجیستر داده و رجیستر جهت داده هم خواندنی و هم نوشتنی هستند . تمام پایه های پورت دارای مقاوم Pull-Up مجزا هستند . بافر خروجی پورت A

می تواند تا 20Ma را Sink کند و در نتیجه LED را مستقما راه اندازی می کند . هنگامی که پایه های PA0-PA7 بامقاومت های Pull- Down خارجی ، خروجی استفاده می شوند، آنها SOURCE جریان می شوند زمانی که مقاومت های Pull-Up داخلی فعال باشند .

رجیسترهای پورت A

رجیسترهای پورت A عبارتند از :

رجیستر داده پورت A - [PORT ADATA REGISTER]

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	PORTA7	PORTA6	PORTA5	PORTA4	PORTA3	PORTA2	PORTA1	PORTA0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

رجیستر جهت داده پورت A - [DDRA]

[DIRECTION REGISTER

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	DDA7	DDA6	DDA 5	DDA 4	DDA 3	DDA 2	DDA 1	DDA 0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

بایت آدرس پایه های ورودی پورت A - [PORT A] PINA

[INPUT PINS ADDRESS

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0

	PINA7	PINA 6	PINA 5	PINA 4	PINA 3	PINA 2	PINA 1	PINA 0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

PINA یک رجیستر نیست . این آدرس دسترسی به مقدار فیزیکی بر روی هر یک از پایه های پورت A را ممکن می سازد . زمانی که پورت A (PORT) خوانده می شود، داده لچ (Larch) پورت A خوانده می شود و زمانی که از PINA خوانده می شود مقدار منطقی که بر روی پایه ها موجود است خوانده می شود .

استفاده از پورت A به عنوان یک I/O عمومی دیجیتال

تمام 8 پایه موجود زمانی که به عنوان پایه های I/O دیجیتال استفاده می شوند دارای عملکرد مساوی هستند . Pan، پایه I/O عمومی : بیت DDAn در رجیستر DDRA مشخص کننده جهت پایه است . اگر DDAn یک باشد ، PAn به عنوان یک پایه خروجی مورد استفاده قرار می گیرد و اگر DDAn صفر باشد ، Pan به عنوان یک پایه ورودی در نظر گرفته می شود . اگر Port An یک باشد هنگامی که

پایه به عنوان ورودی تعریف می شود. مقاومت PULL-UP فعال می شود ، برای خاموش کردن مقاومت باید Port An صفر شود یا اینکه پایه به عنوان خروجی تعریف شود . پایه های پورت زمانیکه ریست اتفاق می افتد به حالت Tri-state می روند .

دیگر کاربردهای پورت A

پورت A به عنوان ADC هم استفاده می شود . اگر تعدادی از پایه های پورت A خروجی تعریف شوند ، این نکته بسیار مهم است که در زمان نمونه برداری از سیگنال آنالوگ توسط ADC ، سوئیچ نشوند . این کار ممکن است عملیات تبدیل ADC را نامعتبر کند.

پورت B

پورت B یک I/O دوطرفه 8 بیتی است . سه آدرس امکان حافظه I/O اختصاص به PORTB دارد . یک آدرس برای رجیستر داده PORTB ، دومی رجیستر جهت داده DDRB و سومی پایه ورودی پورت B, PINB است . آدرس پایه های ورودی پورت B فقط قابل خواندن است در صورتیکه رجیستر داده و رجیستر جهت داده هم نوشتنی و هم خواندنی هستند . پایه های

پورت دارای مقاومت PULL-UP مجزا هستند . بافر خروجی B می تواند تا 20ma را Sink کند و در نتیجه LED رامستقیما راه اندازی می کند . هنگامی که PB0-PB7 با مقاومت های Pull- Down ، خروجی استفاده می شوند ، آنها SOURCE جریان می شوند زمانی که مقاومت های PULL-UP داخلی فعال باشند .

رجیسترهای پورت B

رجیسترهای پورت B عبارتند از :

رجیستر داده پورت B - PORTB [PORT B DATAREGISTER]

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	PORTB7	PORTB6	PORTB5	PORTB4	PORTB3	PORTB2	PORTB1	PORTB0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

رجیستر جهت داده پورت B - DDRB [PORTB DATA SIRECTION]

[REGISTER

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	DDB7	DDB6	DDB 5	DDB 4	DDB 3	DDB 2	DDB 1	DDB 0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

بایت آدرس پایه های ورودی پورت B _ PINB [PORT B]

[INPUT OINS ADDRESS

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
-----	---	---	---	---	---	---	---	---

	PINB7	PINB 6	PINB 5	PINB 4	PINB 3	PINB 2	PINB 1	PINB 0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

PINB یک رجیستر نیست . این آدرس دسترسی به مقدار فیزیکی بر روی هر یک از پایه های پورت B را ممکن می سازد .
 زمانیکه پورت B (PORTB) خوانده می شود ، داده لچ (Latch) پورت B خوانده وزمانی که PINB خوانده می شود مقدار منطقی که بر روی پایه ها موجود است خوانده می شود .

استفاده از پورت B به عنوان I/O عمومی دیجیتال

تمام 8 پایه موجود زمانیکه به عنوان پایه های I/O دیجیتال استفاده می شوند دارای عملکرد مساوی هستند .
 P_{Bn} ، پایه I/O عمومی : بیت DDB_n در رجیستر DDRB مشخص کننده جهت پایه است . اگر DDB_n یک باشد ، P_{Bn} به عنوان یک پایه خروجی مورد استفاده قرار می گیرد و اگر DDB_n صفر باشد ، P_{Bn} به عنوان یک پایه ورودی در نظر گرفته می شود . اگر PortB_n یک باشد هنگامیکه پایه به عنوان ورودی تعریف شود ، مقاومت PULL-UP فعال می شود برای خاموش کردن مقاومت PULL-UP باید Port B_n صفر

شود یا اینکه پایه به عنوان خروجی تعریف شود . پایه های پورت زمانیکه ریست اتفاق می افتد به حالت Tri-state می روند .

PORTB.7-SCK

SCK : کلاک خروجی Master وکلاک ورودی Slave برای ارتباط SPI است . زمانی که SPI به عنوان Slave شکل دهی می شود این پایه با توجه به تنظیم DDB7 ورودی ودرحالت Master خروجی تعریف می شود .

PORTB6. MISO

MISO : ورودی داده Master و خروجی داده Slave که برای ارتباط SPI استفاده می شود . زمانی که SPI به عنوان Master شکل دهی می شود این پایه با توجه به تنظیمات DDB6 ورودی ودرحالت Slave به عنوان خروجی استفاده می شود .

PORTB5. MISO

MISO : ورودی داده Slave و خروجی داده Master که برای ارتباط SIP استفاده می شوند . زمانی که SPI به عنوان Master شکل دهی می شود این پایه با توجه به تنظیمات

DDB5 خروجی و درحالت Slave به عنوان ورودی استفاده می شود .

PORTB4. SS

SS: زمانی که SPI به عنوان Slave شکل دهی شود PB.4 با توجه به DDB4 ورودی تعریف می شود و در Slave با LOW شدن این پایه SPI فعال می شود . این پایه در Master می تواند خروجی یا ورودی تعریف شود .

PORTB3 –OC0,AIN1

AIN1: ورودی منفی مقایسه کننده آنالوگ است .
OC0: دیگر کاربرد این پایه به عنوان خروجی مد مقایسه ای Timer/Counter0 است . پایه PB3 با یک کردن DDD7 می تواند برای خروجی مد مقایسه ای Timer/Counter0 شکل دهی شود .

PORTB2. INT2,AIN0

AIN0: ورودی مثبت مقایسه کننده آنالوگ است .
INT2: دیگر کاربرد این پایه به عنوان منبع وقفه خارجی دو است . پایه PB2 می تواند به عنوان منبع وقفه خارجی برای میکرو (MCU) استفاده شود .

PORTB1.T1

T1 : ورودی کلاک برای Timer/Counter1 است .

PORT B.0-XCK,T0

T0 : ورودی کلاک برای Timer/Counter0 است .

XCK : این پایه نیز به عنوان کلاک خارجی USART

استفاده می شود . این پایه فقط زمانی که USART درمد

آسنکرون کار می کند فعال می شود .

پورت C

پورت C یک I/O دو طرفه 8 بیتی است . سه آدرس از مکان

حافظه I/O اختصاص به PORTC دارد . یک آدرس برای رجیستر

داده PORTC ، دومی رجیستر جهت داده DDRC وسومی پایه

ورودی پورت PINC,C است . آدرس پایه های ورودی پورت C

فقط قابل خواندن است در صورتیکه رجیستر داده و رجیستر

جهت داده هم خواندنی وهم نوشتنی هستند . تمام پایه های

پورت دارای مقاومت (PULL-UP) مجزا هستند . بافر خروجی

پورت C می تواند تا 20MA را Sink کند و در نتیجه LED را

مستقما راه اندازی می کند . هنگامیه که PC0 -PC7

بامقاومت های Pull- Down ، خروجی استفاده می شوند ، آنها

SOURCE جریان می شوند زمانی که مقاوت های Pull-Up

داخلی فعال باشند .

رجیست‌های پورت C

رجیست‌های پورت C عبارتند از :

رجیستر داده پورت C - PORTC [PORT C DATA REGISTER]

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	PORTC7	PORTC6	PORTC5	PORTC4	PORTC3	PORTC2	PORTC1	PORTC0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

رجیستر جهت داده پورت C _ DDRC [PORT C DATA CIRECTION REGISTER]

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	DDC7	DDC6	DDC 5	DDC 4	DDC 3	DDC 2	DDC 1	DDC 0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

بایت آدرس پایه های ورودی پورت C - PINC [PORT C INPUT]

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	PINC7	PINC 6	PINC 5	PINC 4	PINC 3	PINC 2	PINC 1	PINC 0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

PINC یک رجیستر نیست . این آدرس دسترسی به مقدار فیریکی بر روی هر یک از پایه های پورت C رامکن می سازد .
زمانیکه پورت C (PORT C) خوانده می شود ، داده لچ (Latch) پورت C خوانده می شود وزمانی که از PINC خوانده می شود مقدار منطقی که بر روی پایه ها موجود است خوانده می شود .

استفاده از پورت C به عنوان I/O عمومی دیجیتال

تمام 8 پایه موجود زمانی که به عنوان پایه های I/O دیجیتال استفاده می شوند دارای عملکرد مساوی هستند .
PCn ، پایه I/O عمومی : بیت DDCn در رجیستر DDRC مشخص کننده جهت پایه است . اگر DDCn یک باشد ، Pn به عنوان یک پایه خروجی مورد استفاده قرا می گیرد واگر DDCn صفر باشد ، PCn به عنوان پایه ورودی در نظر گرفته می شود . اگر Port Cn یک باشد هنگامی که پایه به عنوان ورودی تعریف شود ، مقاومت Pull - Up فعال می شود برای خاموش کردن مقاومت Pull - Up باید Port Cn صفر شود یا اینکه پایه به عنوان خروجی تعریف شود . پایه های پورت

درزمانیکه ریست اتفاق می افتد به حالت Tri - State می روند .

PORTC . 7 – TOSC2

TOSC2 : زمانی که تایمر /کانتر 2 درمد آسنکرون کار می کند به این پایه و پایه TOSC1 کریستال ساعت متصل می شود . دراین حالت دیگر نمی توان این پایه را به عنوان I/O استفاده نمود .

PORT C.6- TOSC1

TOSC1 : زمانی که تایمر / کانتر 2 درمد آسنکرون کار می کند به این پایه و پایه TOSC2 کریستال متصل می شود . در این حالت دیگر نمی توان این پایه را به عنوان I/O استفاده نمود .

PORTC.5-TDI

TDI : درزمان ارتباط TAG به عنوان خروجی داده سریال عمل می کند و دیگر نمی توان از این پایه به عنوان I/O استفاده نمود .

PORT C.4- TDO

TDO : در زمان ارتباط JTAG به عنوان خروجی داده سریال عمل می کند و دیگر نمی توان از این پایه به عنوان I/O استفاده نمود .

PORT C.3-TMS

TMS : در زمان ارتباط JTAG به عنوان خروجی داده سریال عمل می کند و دیگر نمی توان از این پایه به عنوان I/O استفاده کرد .

PORT C.2-TCK

TCK : در زمان ارتباط JTAG به عنوان خروجی داده سریال عمل می کند و دیگر نمی توان از این پایه به عنوان I/O استفاده کرد .

PORT C.1- SDA

SDA : در زمان ارتباط WIRE 2- به عنوان خط داده استفاده می شود .

PORT C.0-SCL

SCL : در زمان ارتباط WIRE 2- به عنوان خط کلاک استفاده می شود .

پورت D

پورت D یک I/O دو طرفه 8 بیتی است. سه آدرس از امکان حافظه I/O اختصاص به PORTD دارد. یک آدرس برای رجیستر داده PORTD، دومی رجیستر جهت داده DDRD و سومی پایه ورودی پورت PIND,D است. آدرس پایه های ورودی پورت D فقط قابل خواندن است در صورتیکه رجیستر داده و رجیستر جهت داده هم خواندنی و هم نوشتنی هستند. تمام پایه های پورت دارای مقاومت Pull-Up مجزا هستند. بافر خروجی پورت D می تواند تا 20Ma را Sink کند و در نتیجه LED را مستقماً راه اندازی می کند. هنگامی که PD0- PD7 با مقاومت های Pull- Down، خروجی استفاده می شوند، آنها SOURCE جریان می شوند زمانی که مقاومت های Pull-Up داخلی فعال باشند.

رجیستر های پورت D

رجیسترهای پورت D عبارتند از:

رجیستر داده پورت D - PORTD [PORT D DATA REGISTER]

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	PORTD7	PORTD6	PORTD5	PORTD4	PORTD3	PORTD2	PORTD1	PORTD0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W

Initial Value 0 0 0 0 0 0 0 0 0

رجیستر جهت داده پورت D - DDRD] PORT D DATA

[DIRECTION REGISTER

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	DDD7	DDD6	DDD5	DDD4	DDD3	DDD2	DDD1	DDD0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

بایت آدرس پایه های ورودی پورت D - PIND] PORT D

[INPUT PINS ADDRESS

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	PIND7	PIND6	PIND5	PIND4	PIND3	PIND2	PIND1	PIND0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

PIND یک رجیستر نیست . این آدرس دسترسی به مقدار فیزیکی بر روی هر یک از پایه های پورت D را ممکن می سازد . زمانی که پورت D (PORT) خوانده می شود . داده لچ (Lath) پورت D خوانده می شود و زمانی که از PIND خوانده می شود مقدار منطقی که بر روی پایه ها موجود است خوانده می شود .

استفاده از پورت D به عنوان یک I/O عمومی دیجیتال

:

تمام 8 پایه موجود زمانیکه به عنوان پایه های I/O دیجیتال استفاده می شوند دارای عملکرد مساوی هستند .
PDn ، پایه I/O عمومی : بیت DDDn در رجیستر DDRD مشخص کننده جهت پایه است . اگر DDDn صفر باشد ، PDn به عنوان یک پایه ورودی مورد استفاده قرار می گیرد . اگر Port Dn یک باشد هنگامی که پایه به عنوان ورودی تعریف شود ، مقاومت Pull-Up فعال می شود برای خاموش کردن مقاومت Pull-Up باید Port Dn صفر شود یا اینکه پایه به عنوان خروجی تعریف شود . پایه های پورت در زمانیکه ریست اتفاق می افتد به حالت Tri-State می روند .

PORT D . 7-OC2

OC2 : خروجی مد مقایسه ای تایمر/کانتر 2 . PD7 با یک شدن DDD7 می تواند به عنوان پایه خروجی مد مقایسه ای Timer/Counter2 شکل دهی شود . این پایه همچنین برای خروجی PWM تایمر استفاده می شود .

PORTD.6 – ICP

ICP : PD6 می تواند به عنوان پایه ورودی CAPTURE تایمر / کانتر 1 عمل کند .

PORTD .5 –OCIA

OCIA : خروجی مد مقایسه ای Timer/Counter پایه PD5 با یک شدن DDD5 می تواند برای خروجی مد مقایسه ای Timer/Counter شکل دهی می شود . پایه همچنین برای خروجی PWM تایمر 1 استفاده می شود.

PORT D.4 –OCIB

OCIB : خروجی مد مقایسه ای Timer/Counter پایه PD4 با یک شدن DDD4 می تواند برای خروجی مد مقایسه ای Timer/Counter شکل دهی می شود . این پایه همچنین برای خروجی PWM تایمر استفاده می شود .

PORTD .3- INT1

INT1 : منبع وقفه خارجی یک .
پایه PD3 می تواند به عنوان منبع وقفه خارجی برای میکرو استفاده شود .

PORTD.2- INT0

INT0 : منبع وقفه خارجی صفر .

پایه PD2 می تواند به عنوان منبع وقفه خارجی برای میکرو استفاده شود .

PORT D.1 – TXD

TXD : ارسال داده (پایه خروجی داده برای USART)

زمانی که ارسال USART فعال شود پایه با توجه به DDD1 به عنوان خروجی شکل دهی می شود .

PORTD .0 – RXD

RXD : دریافت داده (پایه ورودی داده برای USART)

زمانیکه دریافت USART فعال می شود پایه با توجه به DDD0 به عنوان ورودی شکل دهی می شود .

اتصال پایه های LCD به میکرو

پایه های LCD برای اتصال به پایه های میکرو به صورت زیر پیکره بندی می شود .

CONFIG LCDPIN =PIN,DB4=PN, DB5= PN, DB6= PN , DB7 = PN, E=

PN, RS =PN

PN : پایه ای دخواه از میکرو که پایه LCD به آن اتصال می یابد به طور مثال PORT B.7.

مثال

CONFIG LCDPIN = PIN , DB4 = PORTB.4 , DB5 =PORT B.5 ,

DB6=PORT B6, DB7= PORT B.7 , E = PORTB.3 , RS = PORTB.2

دقت کنید که پیکره بندی پایه های LCD باید در یک خط نوشته شود یا ادامه با علامت (UNDER LINE) در خط بعد نوشته شود .

دستور LCD

این دستور یک یا چند عبارت ثابت یا متغیر را بر روی CD نمایش می دهند .

LCD " COMSTANT"

LCD x

X متغیر و constant ثابتی است که نمایش دیده می شود .

دستور CLS

این دستور مخفف (CLEAR SCREEN) است که باعث می شود تمام صفحه نمایش \ LCD پاک شود .

پیکره بندی تایمر / کانترها

AVR (به جز MEGA128 که تایمر دارد) ، نهایتا دارای 3 تایمر / کانتر هستند . به علت وجود این سه تایمر ؟ کانتر در میکرو نمونه AT90S 8535 در این بخش قصد داریم به معرفی تمام تایمر ها و رجیسترهای مربوطه به سپس پیکره بندی آنها در محیط BASCOM بپردازیم . در صورت وجود هریک از تایمر ها در میکروبی که شما با آن کار می کنید، می توانید به راحتی آن در محیط BASCOM پیکره بندی و با آن کنید .

تایمر / کانتر صفر

معرفی تایمر / کانتر صفر و رجیسترهای مربوطه

تایمر / کانتر هشت بیتی صفر می تواند کلاک خود را از سیستم ، تقسیمی از کلاک سیستمها ، یا از پایه خروجی تامین کند . تایمر / کانتر صفر توسط رجیستر کنترلی TCCR0 می تواند متوقف شود . وقفه های تایمر / کانتر توسط رجیستر TIMSK (TIMER/COUNTER1 INTERRUPT MASK) می توانند فعال / غیر فعال شود . پرچم سرریزی (OVER FLOW) در رجیستر TIFR موجود می باشد .

زمانی که تایمر / کانتر از پایه خروجی کلاک می خورد ، سیگنال خروجی با فرکانس اسیلاتور CPU سنکرون (SYNCHRONIZE) می شود . بنابراین برای اطمینان از نمونه برداری مناسب ، بایستی زمان بین دو کلاک خروجی حداقل برابر یک دوره تناوب کلاک CPU داخلی باشد . کلاک خروجی در لبه بالا رونده کلاک و داخلی CPUKL نمونه برداری می شود .

رجیستر کنترلی تایمر / کانتر صفر – TCCR0]

		[TIMER/CONTER0 CONTROLi							
BIT		7	6	5	4	3	2	1	0
		-	-	-	-	-	CS02	CS01	CS00
Read/Write		R	R	R	R	R	R	R	R
Initial Value		0	0	0	0	0	0	0	0

بیت‌های 7003 : بیت های رزو شده

بیت های 2و1و0 – CS02, CS01, CS00 : انتخاب کلاک تایمر /

کانتر صفر

این بیت ها طبق جدول زیر مشخص کننده PRECALE برای TIMER/CONTER0 یا به عبارتی از کلاک تایمر / کانتر صفر

هستند .

CO02	CO01	CO00	DESCRIPTION
0	0		STOP, TIMER / COUNTER0 IS STOP
0	0	0	CK
0	1	1	CK/8
0	1	0	CK/64
1	0	1	CK/256
1	0	0	CK/1024
1	1	1	EXTERNAL PIN TO , FALLING ADGE
1	1	0	EXTERNAL PIN TO , RISING ADGE

رجیستر تایمر / کانتر 0 : [TIMER / CONTER0] TCNT0

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	MSB							LSB
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

این رجیستر 8 بیتی محتوای تایمر / کانتر را در خود جای می دهد. تایمر / کانتر به عنوان UP- COUNTER با قابلیت خواندن / نوشتن استفاده می شود .

پیکره بندی تایمر / کانتر صفر در محیط BASCOM

پیکره بندی به صورت تایمر

CONFIG TIMERO = TIMER, PRESCALE = 1/8/64/256/1024

در این حالت تایمر / کانتر درمد تایمر با فرکانسهای سیستم تقسیم بر 1، 8، 64، 256، 1024 کار می کند . با دستور START TIMER تایمر روشن به شمردن کرده وبا دستور STOP TIMER تایمر را متوقف می کنیم . زمانی که تایمر

روشن می شود تایمر با آخرین مقدار قرار گرفته شده در TCNT0 یا TIMER0 شروع به شمارش می کند . با دستور $TIMER0 = INITIAL\ VALUE$ مقدار اولیه ای را می توان در تایمر صفر قرار داد و نیز محتوای تایمر / کانتر صفر ا می توان با دستور $VAR=TIMER$ خواند که VAR متغیری از نوع BYTE است .

تایمر پس از شمردن تا مقدار FF\$ پرچم سر ریزی خود را بانام OVF0 یک می کند . در صورتی که وقفه سر ریزی با دستور ENABLE OVF0 و وقفه سراسری با ENABLE INTERRUPTS فعال شده باشند می توان در زمان سر ریزی تایمر با دستور ON TIMER0 LABEL یا ON OVF0 LABEL به LABEL پرش کرد و ISR سر ریزی را اجرا کرد .

نکته:

برگشت از وقفه سر ریزی با دستور RETURN انجام می گیرد .

پیکره بندی به صورت کانتر

CONFIG TIMER0= COUNTER ,EDGE = RISING/ FALLING

در این پیکره بندی تایمر /کانتر صفر به صورت کانتر استفاده شده است و می توان شمارش آن را با لبه بالا رونده یا پایین رونده فعال کرد . با انتخاب EDGE=RISING ، اعمال هر لبه بالا رونده به پایه T0 باعث می شود که محتوای رجیستر TCNT0 یا متغیر COUNTER0 یک واحد افزایش یابد و همچنین با انتخاب EDGE=FALLING ، اعمال هر لبه پایین رونده به پایه T0 باعث می شود که محتوای رجیستر TCNT0 یا COUNTER یک واحد افزایش یابد . کانتر پس از شمردن تا مقدار \$FFF و به تعداد \$FFF+1 پالس ، پرچم سر ریزی خود را بام OVF0 یک می کند . در صورتی که وقفه سر ریزی با دستور ENABLE OVF0 و وقفه سراسری با ENABLE INTERRUPTS فعال شده باشند می توان در زمان سر ریزی کانتر با دستور ON OVF0 LABEL یا ON COUNTER0 LABEL به LABEL پرش کرد و ISR سر ریزی را اجرا کرد . محتوای تایمر / کانتر صفر را می توان با دستور VAR= COUNTER0 خواند که VAR متغیری از نوع BYTE است .

تایمر / کانتر یک

معرفی تایمر / کانتر یک رجیسترهای مربوطه

تایمر / کانتر 16 بیتی یک می تواند کلاک خود را از سیستم ، تقسیمی از کلاک سیستم و یا از پایه خروجی T1 تامین کند . تایمر / کانتر 1 توسط رجیستر کنترلی TCCR1A و TCCR1B می تواند متوقف شود . وقفه های تایمر / کانتر / توسط رجیستر TIMSK (TIMER /COUNTER1 INTERRUPT MASK ENABLE) می تواند فعال / غیر فعال باشد .

زمانی که تایمر / کانتر از پایه خروجی کلاک دریافت می کند ، سیگنال خروجی با فرکانس اسیلاتور CPU سنکرون (SYNCHRONIZE) می شود . بنابراین برای اطمینان از نمونه برداری مناسب ، بایستی زمان بین دو کلاک خروجی حداقل برابر یک دوره تناوب کلاک CPU داخلی باشد . کلاک خروجی در لبه بالا رونده کلاک داخلی CPU نمونه برداری می شود .

تایمر / کانتر یک دارای دو خروجی مقایسه ای (OUTPUT COMPARE) است که دو رجیستر OCR1A و OCR1B مقدار مقایسه را در خود جای می دهند و باعثوای تایمر / کانتر

مقایسه میشوند. در زمان تساوی محتوای رجیستر مقایسه محتوای تایمر / کانتر وضعیت پایه های خروجی مد مقایسه ای OC1A و OC1B (OUTPUT COMPARE PINS) می توانند تغییر یابند .

تایمر / کانتر همچنین می تواند به عنوان PWM (PULSE WIDTH MODULATOR) 9 ، 8 ، 10 بیتی استفاده می شود . در این مد پایه های OC1A و OC1B به عنوان خروجی PWM به کار برده می شوند .

تایمر / کانتر درمد CAPTURE نیز می تواند کار کند . با تحریک پایه ICP (INPUTCAPTURE PIN) می توان محتوای تایمر / کانتر رادر رجیستر ورودی CAPTURE (ICR1) قرار داد .

خروجی مقایسه کننده آنالوگ (ANALOG COMPARATOR) نیز می تواند به عنوان تریگر ورودی CAPTURE قرار گیرد .

رجیستر کنترلی A تایمر / کانتر [TIMER / CONTER 1]

[CONTROL REGISTER A

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	COM1A1	COM1A0	COM1B1	COM1B0			PWM11	PWM10
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

بیت های 6 و 7 - COM 1A0 : COMPARE OUTPUT MODE 1 A

COM1A1

این دوبیت عملکرد پایه خروجی مد مقایسه ای A را در زمان تساوی محتوای رجیستر مقایسه ای محتوای تایمر / کانتر طبق جدول زیر نشان می دهد . پایه OCIA (OUTPUT COMPAREA PIN1) خروجی مد مقایسه A است که باید به عنوان خروجی تعریف شود .

بیت های 4 و 5 - COMPARE OUTPUT MODE 1 B

این دو بیت عملکرد پایه خروجی مد مقایسه ای B را در زمان تساوی محتوای رجیستر مقایسه ای و محتوای تایمر / کانتر را طبق جدول زیر نشان می دهد . پایه OCIB (OUTPUT COMPAREB PIN1) خروجی مد مقایسه ای B است که باید به عنوان خروجی تعریف شود .

COM1X1	COM1X0	DESCRIPTION
0	0	TIMER / COUNTER DISCONNECTED FROM OUTPUT PIN OCIX
0	1	TOGGLE THE OCIX OUT PUT LINE
1	0	CLEAR THE OCXL OUT PUT LINE(TO ZERO)
1	1	SET THE OCIX OUT PUT LINE(TO ONE)

نکته ! این دو بیتها (COM1X1,COM1X0) در حالت PWM

دارای عملکرد متفاوتی هستند .

بیت های 2 و 3 - بیت های رزو شده

بیت های 0 و 1 PWM SELECT BITS: PULSE WIDTH MODULATOR

11, PWM 10

این دو بیت تایمر / کانتر را به عنوان PWM با توجه به

جدول زیر به کار می برند :

PWM11	PWM10	DESCRIPTION
0	0	PWM OPERATION OF TIMER / COUNTER IS DISABAL
0	1	TIMER / COUNTER IS AN 8- BIT
1	0	TIMER / COUNTER IS AN 9- BIT
1	1	TIMER / COUNTER IS AN 10- BIT

رجیستر کنترلی B تایمر / کانتر [TIMER/ CONTER1 CONTEOL

REGISTER B]- TCCR1B

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	ICNC1	ICES1	-	-	CTC1	CS12	CS11	CS10
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

بیت 7 - ICNC1 : INPUT CAPTURE 1 NOISE (4CKS)

CANCELER

زمانی که این بیت یک است عملکرد کاهش نویز تریگر ورودی CAPTURE فعال است و زمانی که فعال شود ورودی وارد شده به پایه ICP1 فیلتر می شود و خروجی ICP زمانی که چهار نمونه یکسان رادر ورودی دریافت کند تغییر می

یابد . بنابراین سیگنال ورودی CAPTURE باید برای چهارکلاک سیکل سیستم موجود باشد .

بیت 6 - ICES1 : انتخاب لبه ورودی INPUT CAPTURE1 EDGE SELECT

زمانی که بیت ICES1 صفر است ، محتوای تایمر / کانتر در لبه پایین رونده سیگنال تحریک شده به پایه ورودی CAPTURE (ICP) در رجیستر ورودی CAPTURE (ICP) قرار می گیرد . زمانی که بیت ICES 1 یک است ، محتوای تایمر / کانتر در لبه بالا رونده سیگنال تحریک شده وبه پایه ورودی CAPTURE (ICP) در رجیستر ورودی CAPTURE (ICP1) جای داده می شود .

بیت های 4 و 5 - بیت های رزو شده

بیت 3 - CTC1 : صفر شدن محتوای تایمر / کانتر در زمان تطابق مقایسه ای

زمانی که بیت CTC1 یک باشد ، تایمر / کانتر در اولین کلاک سیکل پس از تطابق مقایسه با عدد \$0000 ریست می شود ولی

زمانی که این بیت صفر است در زمان تطابق مقایسه تایمر / کانتر به شمردن ادامه می دهد . منظور از تطابق مقایسه زمانی است که محتوای رجیستر مقایسه با محتوای تایمر /کانتر یکسان می شود .

بیت های 0, 1, 2 - CS10 , CS11 , CS12 انتخاب کلاک

TIMER/COUNTER1

این بیتها طبق جدول زیر PRESCALE تایمر / کانتر ویابه عبارتی فرکانس کاری تایمر /کانتر را با توجه به فرکانس اسیلاتور مشخص می سازند.

CO12	CO11	CO10	DESCRIPTION
0	0	1	STOP,TIMER /COUNTER0 IS STOP
0	0	0	CK
0	1	1	CK/8
0	1	0	CK/64
1	0	1	CK/256
1	0	0	CK/1024
1	1	1	EXTERNAL PIN TO , FALLING ADGE
1	1	0	EXTERNAL PIN TO , RISING ADGE

زمانی که تایمر /کانتر از پایه خروجی کلاک دریافت می کند ، بایستی تنظیمات مربوطه با توجه به جدول فوق صورت گیرد .

رجیستر تایمر / کانتر - TCNTIH AND [TIMER /COUNTER]

TCNTIL 1

BIT	15	14	13	12	11	10	9	8
	MSB							
								LSB
	7	6	5	4	3	2	1	0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

رجیستر 16 بیتی TCNT1 محتوای تایمر / کانتر را در خود جای

می دهد . تایمر / کانتر به عنوان یک شمارنده UP/DOWN

COUNTER ,UP -COUNTER در حالت PWM با قابلیت خواندن /

نوشتن به کار برده می شود .

نوشتن TCNT1

زمانی که CPU در بایت بالا (TCNT1H) می نویسد ، داده در رجیستر موقتی TEMP (TEMPORARY) قرار می گیرد و سپس زمانی که CPU در بایت پایین (TCNT1L) می نویسد ، این بایت با بایت نوشته در رجیستر TEMP ترکیب شده و تمام 16 بیت یکجا در رجیستر TCNT1 نوشته می شود . بنابراین برای نوشتن 16 بیت ، ابتدا TCNT1H بایستی نوشته شود .

خواندن TCNT1

زمانی که CPU بایت پایین (TCNT1L) را می خواند ، محتویات پایین TCNT1L به CPU ارسال می شود و محتوای بایت بالا (TCNT1H) در رجیستر موقتی TEMP (TEMPORARY) قرار می گیرد و سپس زمانی که CPU بایت بالا را بخواند محتوای رجیستر TEMP به CPU ارسال می شود . بنابراین برای خواندن 16 بیت ، ابتدا TCNT1L بایستی خوانده شود .

رجیستر خروجی مقایسه ای B تایمر / کانتر 1- OCRIAH, OCRIAL

BIT	15	14	13	12	11	10	9	8
	MSB							
								LSB
	7	6	5	4	3	2	1	0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

Initial Value 0 0 0 0 0 0 0 0

رجیسترهای 16 بیتی خروجی مقایسه ای تایمر /کانتر یک خواندی/نوشتنی است .

محتوای رجیستر خروجی مقایسه ای پیوسته با TCNT1 مقایسه می شو . وضعیتی که برای پایه های خروجی مقایسه ای در زمان تطابق مقایسه اتفاق می افتد ، در رجیستر های کنترلی و وضعیت تایمر /کانتر قابل تنظیم است .

زمانی که CPU بخواهد در رجیسترهای OCR1A یا OCR1B بنویسد از رجیستر موقتی TEMP استفاده می کند . هنگامی که CPU بایت بالا (OCR1BL یا OCR1AL) را بنویسد ، ابتدا این بایت در رجیستر TEMP نی در بایت بالا (OCR1BL یا OCR1AL) جای می گیرد . در زمان تطابق مقایسه (COMPARE MATCH) یعنی زمانی که محتوای رجیستر مقایسه با محتوای تایمر /کانتر برابر شود ، پرچم وقفه مقایسه (COMPARE INTERRUPTFLAG) یک می شود .

رجیستر ورودی ICR1H AND ICR1L –CAPTURE

BIT	15	14	13	12	11	10	9	8
	MSB							LSB

	7	6	5	4	3	2	1	0
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

اگر لبه بالا رونه یا پایین رونه سیگنال (طبق تنظیمات لبه ورودی CAPTURE (ICES1) در پایه ورودی CAPTURE (ICP) دریافت شود ، محتوای تایمر/کانتر (TCNT1) در رجیستر ورودی CAPTURE (ICP) قرار می گیرد . و در همان لحظه پرچم وقفه ورودی CAPTURE (ICP) یک می شود . زمانی که CPU بایت پایین (ICR1L) رجیستر ICR1 را می خواند ، داده موجود به CPU ارسال می شود و بایت بالا (ICR1H) در رجیستر موقتی TEMP قرار می گیرد . هنگامی که CPU بایت بالا (ICR1H) را بخواند ، محتوای رجیستر TEMP به CPU فرستاده می شود . از رجیستر TEMP در زمان دسترسی به OCR1B ، OCR1A ، TCMT1 نیز استفاده شد .

تایمر / کانتر یک در حالت PWM

در مدولاسیون عرض پالس (PULSE WIDTH MODULATOR) دامنه پالسها ثابت و عرض آنها متغیر است . بدین صورت که

باریکترین پالس نشان دهنده منفی ترین مقدار و عریض ترین پالس نشان دهنده مثبت ترین مقدار است .

زمانی که تایمر / کانتر یک درحالت PWM استفاده می شود، رجیستر مقایسه A (OCR1A) رجیستر مقایسه ای B (OCR1B) درحالت های 8 و 9 یا 10 بیتی برای تولید پالس PWM درپایه های OCR1B استفاده می شوند .

تایمر /کانتر یک درمد PWM به صورت UP/DOWN COUNTER کار می کند . تایمر /کانتر یک در زمان UP-COUNTER از \$0000 تا TOP ودرزمان DOWN-COUNTER تا \$0000 می شمارد .

زمانی که محتوای کانترها محتوای OCR1A یا OCR1B برابر شد ، پایه های OCR1A / OCR1B طبق تنظیمات بیت های COM1B/ COM1B0 یا COM1A1 / COM1A0 دررجیستر کنترلی تایمر / کانتریک (TCCR1A) یک (5/0V) یا صفر (0/0V) می شوند . فرکانس پالس PWM نیز با توجه به جدول زیر بدست می آید که (FTCK1) درجدول زیربه معنای فرکانس کاری تایمر / کانتریک است .

PWM RESOLUTION	TIMER TOP VALUE	FREQUENCY
8-BIT	\$00FF(255)	FTCK/510
9-BIT	\$01FF(511)	FTCK/1022
10- BIT	\$03FF(1023)	FTCK/2046

باتغییر D بیت های COM1X1 و COM1X0 می توان مدهای مختلف PWM را طبق جدول زیر انتخاب کرد .

COM1X1	COM1X0	EFFECT ON OCX1
0	0	NOT CONNECTED
0	1	NOT CONNECTED
1	0	CLEAR ON COMPARE MATCH
1	1	CLEAR ON COMPARE MATCH

برای درک بیشتر تفاوت INVERTED PWM و NON-INVERTED PWM به جدول و شکل زیر توجه کنید .

COM1X1	COM1X0	OCR1X	OUT PUT OCLX
1	0	\$000	L
1	0	TOP	H
1	1	\$000	H
1	1	TOP	L

پیکره بندی تایمر / کانتریک در محیط BASCOM

پیکره بندی تایمر / کانتریک در حالت تایمر

Config Timer 1 = Timer , PRESCALE = 1/8/64/256/1024

تایمر UP_COUNTER یک درمد TIMER به کار برده شده می تواند فرکانس کلاک خود را از فرکانس اسیلاتور بخش بر 1 ، 8 ، 64 ، 256 ، 1024 تامین کند . تایمر پس از شمردن تا مقدار \$FFFF پرچم سرریزی خود را بانام OVF1 یک می کند . در صورتی که وقفه سرریزی با دستور ENAPLE OVF1 ووقفه سراسری با ENABLE INTERRUPTS فعال شده باشد در زمان سرریزی تایمر می توان با دستور ON OVF1 LABSLE یا ON

TIMER1 LABEL به LABEL پرش کرد و ISR سر ریزی را اجرا کرد . با دستور VAR=TIMER1 می توان محتوای تایمر / کانتر 1 خواند که VAR متغیری از نوع WORD است . با دستور TIMER 1= INITIAL VALUE می توان مقدار اولیه ای را در تایمر یک قرار داد . در این حالت تایمر از مقدار داده شده شروع به شمردن خواهد کرد .

نکته !

– برگشت از برنامه وقفه سر ریزی با دستور RETURN انجام می گیرد .

– دستور ENABLE TIMER 1 تمام وقفه های تایمر یک را فعال می کند .

– تمام دستورات CONFIG بایستی حتما در یک خط نوشته شود و یا ادامه آن با علامت (UNDERLINE) در خط بعد نوشته شود .

VAR می تواند یک عدد ثابت یا یک متغیر نوع BYTE ، WORD یا INTEGER با مقادیر مثبت باشد . از این رجیستر می توان با دستور VAR=COMPAREIA-B خواند که VAR متغیر نوع WORD است .

CompareA=Clear-set-Toggle-Disconnect: در زمان تطابق مقایسه

پایه خروجی OCIB می تواند یک (SET)، صفر (CLEAR) و یا ارتباط پایه با تایمر قطع DISCONNECT شود

CompareB=Clear-Toggle-Disconnect: در زمان تطابق مقایسه

پایه خروجی OCIB می تواند یک (SET)، صفر (CLEAR) و یا ارتباط پایه با تایمر قطع (DISCONNECT) شود .

Clear Timer=1-0 با انتخاب گزینه 1، محتوای تایمر /کانتریک در زمان تطابق مقایسه ای ری ست و یا به عبارتی \$0000 خواهد شد .

تایمر/کانتریک در مد

طرز کار با وفقه تطابق مقایسه (COMPARE MATCH)

پرچم وفقه های تطابق مقایسه برای هر یک از رجیسترهای A و B متفاوت است. پرچم وفقه تطابق مقایسه رجیستر A، OCIA و پرچم وفقه تطابق رجیستر B، OCIB نام دارد برای پرش به رویتن وفقه تطابق مقایسه های A-B از دستور ONOCIA-B LABEL استفاده می کنیم . زمانی که محتوای رجیستر های مقایسه A یا B با محتوای تایمر یا کانتر برابر شود، زیر برنامه وفقه LABEL اجرا خواهد شد.

پیکره بندی تایمر یک در مد CAPTURE

تایمر /کانتر یک در مد CAPTURE نیز می تواند کار کند. در این مد پایه lcp به عنوان ورودی در نظر گرفته می شود و زمانی که سیگنالی به این پایه در لبه بالا رونده یا پایین رونده اعمال شود محتوای رجیستر تایمر /کانتر یک در رجیستر دو بایتی CAPTURE جای می گیرد و پرچم وقفه CAPTURE یک می شود و در صورت وقوع CAPTURE بودن وقفه مربوطه، زیر برنامه وقفه اجرا می شود.

کانتر یک و مد CAPTURE

Config TImer1=Counter, Edge=falling/ Rising,Capture Edge=falling/

Rising,Noise Cancel-=1/0,prescale=1/8/64/256/1024

در دستور فوق تایمر /کانتر یک در حالت COUNTER حساس به لبه بالا رونده یا پایین رونده در نظر گرفته می شود. لبه COUNTER نیز می تواند حساس به لبه بالا رونده یا پایین رونده قرار گیرد بطور مثال زمانی که از لبه بالا رونده (Capture Edge=rising) استفاده می کنید اعمال یک لبه بالا رونده به پایه lcp باعث می شود که محتوای تایمر /کانتر یک در همان لحظه در رجیستر COUNTER قرار گیرد. در

صورت استفاده از Noise Cancel می توانید آنرا 1 قرار دهید.

تایمر یک ومد ومد ومد ومد COUNTER

C0nfig Timer1=Timer,prescae=1/8/64/256/1024,Capture
Edge=falling/Rising,-Noise Cancwl=1/0

در دستور فوق تایمر /کانتر یک در حالت TIMER در نظر گرفته می شود لبه CAPTURE نیز می تواند حساس به لبه بالا رونده یا پایین رونده قرار گیرد به طور مثال زمانی که لبه بالا رونده (Capture Edge=falling) استفاده می کنید اعمال یک لبه پایین رونده به پایه lcp باعث می شود که محتوای تایمر /کانتر 1 در همان لحظه در رجیستر CAPTURE قرار گیرد .محتوای رجیستر ApTUREC را می توان دستور var=capture خواند وبا دستور Capture=var می تون در این رجیستر نوشت که VAR ثابت یا متغیری دو بایتی است.

طرز کار با وفقه CAPTURE

در صورت اعمال پالس مطلوب به پالین CP پرچم وفقه CAPTURE یک شده و محتوای تایمر /کانتر در رجیستر CAPTURE قرار می گیرد .با دستور ENABLEICPI به همراه دستور

ENABLE INERRUPTS می توان وفقه CAPTURE را فعال کرد
وبا دستور ONICPILABLE در زمان رخ داد CAPTURE به زیر
برنامه وفقه LABEL پرش و ISR را اجرا کرد .

**پیکر بندی تایمر /کانتر یک در مد ولسیون عرض
پالس (PWM)**

تایمر /کانتر یک دارای دو خروجی PWM,8,9,10بیتی نیز می
باشد .در این حالت پایه های OCIA و OCIB به عنوان خروجی
PWM عمل می نمایند . `confing Timer1=pwm,pwm=8/9/10,compare A`
`pwm=Clear Up/Clear Dlear Down/Disconnect. compareB pwm=Clear`
`Up/Clear Down/Disconnect,prescale=1/8/64/256/1024`

PWM می توان 8و9و10 بیتی باشد که در مد 8و9و10 بیتی
مقدار بالای تایمر به ترتیب \$3FF,\$1FF,\$FF است.

Clear Up : در صورت استفاده از این گزینه PWM به صورت IN
VERTED در پایه خروجی OCIA یا OCIB ظاهر می شود .

Clear Down : در صورت استفاده از این گزینه PWM به صورت
NoN-INVERTED در پایپ خروجی OCIA یا OCIB ظاهر می شود .

Disconnect در صورت استفاده از این گزینه PWM در زمان
تطابق مقایسه از پایه خروجی OCIA یا OCIB قطع می شود .

Prescale : برای تولید PWM با فرکانسهای مختلف از این گزینه استفاده می شود .

برای تولید PWM می توانید در رجیستر pwm که همان رجیستر های مقایسه ای A,B هستند با دستورات $pwmib=var, pwmlA=vAR$ و یا همچنین با دستورات $compA=vAr, compA=iB=var$ می تواند ثابت یا متغیری 1 یا 2 بایتی باشد .

فرکانس PWM با توجه به معادله های زیر بدست می آید که $fosc$ فرکانس کلاک سیستم است .

PWM ، 8 بیتی : $PWMFREQUNCY = f_{OSE} / (510 * Prescale)$

PWM ، 9 بیتی :

$$PWMFREQUNCY = f_{OSE} / (1022 * Prescale)$$

PWM ، 10 بیتی :

$$PWMFREQUNCY = f_{OSE} / (2046 * Prescale)$$

تایمر / کانتر دو

معرفی تایمر / کانتر دو و رجیسترها

تایمر / کانتر هشت بیتی دو قابلیت انتخاب کلاک سیستم ، تقسیمی از کلاک سیستم یا از پایه های خروجی به صورت

آسنکرون را داراست. تایمر /تایمر/کانتر دو باتوجه به تنظیمات رجیستر کنترلی (t/c2 controLregister) می تواند متوقف شود. پرچم های سرریزی (OVER FLOW) و مد مقایسه‌های (COMPARE MODE) در رجیستر TIFR موجود می باشند. فعال /غیر فعال کردن وقفه های تایمر /کانتر دو در رجیستر timsk (timer/counter mask register) قابل تنظیم می باشند از تایمر /کانتر دو در رجیستر TIMSK (timer/counter mask register) قابل تنظیم می باشند. از تایمر /کانتر دو بیشتر برای سرعت های پایین و ایجاد زمانهای دقیق با دقت ووضوح بالا استفاده می شود.

تایمر /کانتر نیز دارای یک خروجی مقایسه ای (output compare) که از رجیستر مقایسه ای خروجی ocr2 (output compare register) برای مقایسه با محتوای تایمر /کانتر دو استفاده می کند. خروجی مد مقایسه ای تایمر /کانتر دو پایه oc2 است که در زمان تطابق وضعیت پایه oc2 می توند تغییر یابد. ضمناً" تایمر /کانتر در زمان تطابق مقایسه می تواند به شمردن خود ادامه دهد و یا با عدد \$00 ری ست شود.

تایمر / کانتر 2 همچنین به عنوان pwm (pulse width modulator) 8بیتی استفاده می شود .

رجیستر کنترلی تایمر/کانتر tccr-2 [TIMER/CONTER2 CONTROL

[REGISTER

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	-	PWM2	COM21	COM21	COM20	CS22	CS21	CS20
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

بیت 7- بیت رزرو شده

بیت 6-pwm2: فعال کننده pulse width modulator enable-pwm

این بیت زمانی که یک است ، مد pwm برای TIMER/COUNTER2 فعال است.

بیت 5,4,com20,com21: خروجی مد مقایسه ای - COMPARE

OUTPUT MODE این دو بیت مشخص کننده وضعیت پایه

oc2 (OUTPUT COMPARE) در زمان تطابق مقایسه هستند.

COM1X1	COM1X0	EFFECT ON OCX1
0	0	TIMER/ COUNTER DISCONNED FROM OUT PIN OC2
0	1	TOGGLE THE OC2 OUT PUT LIN
1	0	CLEAR THE OC2 OUT PUT LINE (TO ZERO)
1	1	SET THE OC2 OUT PUT LINE (TO ONE)

جدول انتخاب عملکرد پایه های خروجی مد مقایسه ای 2

بیت 2-etc: صفر شدن تایمر/ کانتر در زمان تطابق مقایسه

در زمان تطابق مقایسه محتوای تایمر/کانتر با عدد \$00 ری

ست می شود اگر این بیت یک باشد. در غیر اینصورت یعنی زمانی که $ctc2$ صفر است تایمر/کانتر به شمارش خود ادامه می دهد.

بیت های 0,1,2, $cs20, cs21, cs22$ انتخاب کلاک $clock\ select$ این بیت ها سبق جدول زیر مشخص کننده $prescale$ برای $timre/counter2$ یا به عبارتی کلاک تایمر / کانتر 2 هستند.

COM22	COM21	COM20	EFFCT ON OC2
0	0	0	STOP , TIMER / COUNTER 2 IS STOPED
0	0	1	PCK2
0	1	0	PCK2/8
0	1	1	PCK2/32
1	0	0	PCK2/64
1	0	1	PCK2/128
1	1	0	PCK2/256
1	1	1	PCK2/1024

رجیستر تایمر / کانتر دو $tcnt2$ - [timer/counter2]

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	MSB							LSB
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

این رجیستر 8 بیتی محتوای تایمر / کانتر را در خود میدهد.

تایمر/کانتر به عنوان $up-counter$ یا $up-Down\ counter$ در حالت

pwm با قابلیت خواندن /نوشتن استفاده می شود .

تایمر /کانتر نیز دارای یک خروجی مقایسه ای (E) که از :

رجیستر مقایسه ای خروجی ocr2 (TIMER/CONTER2OUTPUT)

COMPARE|OCR2

BIT	7	6	5	4	3	2	1	0
	MSB							
Read/Write	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W	R/W
Initial Value	0	0	0	0	0	0	0	0

این رجیستر 8 بیت مقدار مقایسه را در خود جای میدهد . محتوای این رجیستر مدام با محتوای تایمر / کانتر مقایسه می شود و تغییراتی که در زمان تطابق مقایسه یعنی زمانی که محتوای OCR2 با TCNT2 یکی شود بر روی پایه OC2 می دهد در رجیستر TCCR2 مشخص شده است .

نکته : نوشتن یک مقدار یکسان در TCNT2 و OCR2 باعث می شود که هیچ تطابق مقایسه ای روی ندهد . در چرخم وقفه مقایسه (COMPARE INTERRUPT FLAG) در اولین کلاک CPU بعد از تطابق مقایسه ای یک می شود .

تایمر / کانتر 2 در حالت pwm

در مدولاسیون عرض پالس (PULSE WIDTH MODULATOR) دامنه پالس ها ثابت و عرض آن متغیر است بدین صورت که

باریک ترین پالس نشان دهنده منفی ترین مقدار و عریض ترین پالس نشان دهنده مثبت ترین مقدار است .

زمانیکه تایمر / کانتر دو در حالت PWM استفاده می شود ، رجیستر مقایسه ای OCR2 در حالت های 8 بیتی برای تولید PWM در پایه OC2 استفاده می شود .

تایمر / کانتر دو در حالت مد PWM به صورت UP/DOWN COUNTER کار می کند . تایمر / کانتر دو در زمان UP-COUNTER از \$00 تا \$FF و در زمان DOWN-COUNTER از \$FF تا \$00 می شمارد . زمانی که محتوای کانتر با محتوای OCR2 برابر شد ، پایه OC2 طبق تنظیمات بیت های Com21/com20 در رجیستر کنترلی تایمر / کانتر دو (TCCR2) ، یک (5.0V) یا صفر (0.0V) می شوند . فرکانس پالس PWM نیز با توجه به جدول زیر بدست می آید . FTCK2 فرکانس کلاک تایمر / کانتر دو است .

PWM RESOLUTION	TIMER TOP VALUE	FREQUENCY
8-BIT	\$FF(255)	FTCK2/510

جدول فرکانس های مختلف پالس PWM

می توان با تغییر بیت های COM1X1 و COM1X2 مد های مختلف PWM را طبق جدول زیر انتخاب کرد .

COM21	COM22	EFFECT ON OC2
0	0	NOT CONNECTED
0	1	NOT CONNECTED
1	0	CLEAR ON COMPARE MATCH , UP – COUTING –SET ON COMPARE MATCH , DOWN CONTING (NON _ INVERTED PWM)
1	1	CLEAR ON COMPARE MATCH , UP – COUTING –SET ON COMPARE MATCH , DOWN CONTING (NON _ INVERTED PWM)

جدول انتخاب مد های مختلف پالس PWM

برای درک بیشتر تفاوت NON _ INVERTED PWM , INVERTED PWM به جدول و شکل های زیر توجه کنید .

COM21	COM20	OCR	OUTPUT OC2
1	0	\$00	L
1	0	\$FF	H
1	1	\$00	H
1	1	\$FF	L

جدول خروجی پالس

پیکر بندی تایمر / پالس دو در محیط BASCOM

تایمر / کانتر 8 بیتی دو بسته به نوع میکرو می توان در مد های PWM, COMPARE, COUNTER, TIMER می توان کار کند . در بعضی از میکرو ها از جمله MEGA103 ، تایمر / کانتر دو بع صورت کانتر PWM نیز می تواند کار کند . و در بعضی از میکرو ها از جمله MEGA32 تایمر / کانتر دو نمی تواند در مد کانتر عمل نماید به همین منظور پیکر بندی تایمر / کانتر به دو حالت یک و دو تقسیم می شود .

پیکره بندی تایمر / کانتر دو (حالت یک)

پیکره بندی تایمر / کانتر دو در مد تایمر

تایمر UP-COUNTER دو در مد TIMER به کار برده شده و می تواند فرکانس کلاک خود را از فرکانس سیستم بخش بر 124 , 32, 8, 1, 256 , تامین کند . تایمر پس از شردن تا مقدار \$FF پرچم سر ریزی خود را با نام OVF2 یک می کند .

پیکره بندی تایمر / کانتر دو در مد مدولاسیون عرض پالس

(PWM)

تایمر / کانتر دارای خروجی PWM ، هشت بیتی نیز می باشد . در این حالت پایه OC2 به عنوان خروجی پالس PWM عمل می نماید .

Prescale : تعیین فرکانس کلاک تایمر / کانتر که برای تولید PWM با فرکانس های مختلف از این گزینه استفاده می شود .

Pwm=on/off : برای استفاده تایمر در مد Pwm گزینه ON را استفاده می نمائیم .

Clear UP : در صورت استفاده از این گزینه PWM به صورت NON- INVERTED در پایه خروجی OC2 ایجاد می وشد .

Disconnect : در صورت استفاده از این گزینه PWM در زمان تطابق مقایسه از پایه خروجی OC2 قطع می شود .

برای تولید PWM می توانید در رجستر PWM که همان رجستر های مقایسه ای است با دستور $OCR2=VAR$ بنویسید که VAR ثابت یا متغییری 1 بایستی است .

فرکانس PWM با توجه به معادله زیر بدست می آید که Fose فرکانس کلاک سیستم است :

، PWM 8 بیته :

پیکر بندی $PWMFREQUNCY = FOSE / (510 * Prescale)$

بندی تایمر / کانتر دو (حالت دو)

پیکره بندی تایمر / کانتر دو در مد تایمر

تنها تفاوت پیکره بندی تایمر در این حالت با حالت اول تنها در PRESCALE است . در این حالت مقدار های 32 و 128 موجود نمی باشد .

CONFIG TIMER 2 = TIMER , PRESCALE + 1 [8]64]256]1024

پیکره بندی تایمر / کانتر دو در مد کانتر

CONFIG TIMER 2 = COUNTER , EDGE = FALLING] RISING ,

PRESCALE = 1]8]64]256]1024

یا می توان نوشت :

CONFIG TIMER 2 = COUNTER , EDGE = FALLING] RISING

تایمر / کانتر 2 در این حالت در مد کانتر کار می کند . در این حالت کانتر از پایه ورودی T2 کلاک می خورد که می تواند نسبت به لبه بالارونده (RISING) یا پائین روند (FALLIGE) حساس باشد .

محتوای کانتر با دستور 2 AR=COUNTER خوانده می شود و با دستور COUNTER2=VAR می توان در محتوای کانتر نوشت . در هر دو حالت VAR متغیر WORD است . بعد از شمردن تعداد \$FF+1 پالس سر ریز می شود .

پیکره بندی GRAPHICAL LCD DISPLAY

برای راه اندازی LCD گرافیکی از پیکره بندی زیر استفاده می نمائیم . پیکره بندی LCD بر اساس چیپ T6963C که در اکثر LCD های گرافیکی استفاده می شود طراحی شده است .

Type : که می تواند انواع 128*64 , 128*128, 240*64, 240*128 باشد . برای LCD های نوع SED به طور مثال از 128 * 64 SED استفاده نمایید .

DATAPORT : مشخص کننده پورتی است که به عنوان ورودی داده LCD استفاده می شود . به طور مثال DATAPORT = PORTA که در این صورت پایه های D0 - D7 از LCD به ترتیب به پایه های PORTA.0 - PORTA.7 متصل می شود .

CONTROL PORT : مشخص کننده پورتی است که از پایه های آن برای کنترل LCD استفاده می شود .

(CHIP ENABLE) CE : شماره پایه ای است که برای فعال کردن چیپ موجود در LCD استفاده می شود به طور مثال اگر $\text{CONTROLPORT} = \text{PORTC}$ باشد ، $\text{CE} = 0$ به معنای اتصال PORTC.0 به پایه CE از LCD می باشد .

(CODE / DATA) CD : شماره پایه ای است که برای کنترل کردن پایه CD موجود در LCD استفاده می شود به طور مثال اگر $\text{CONTROLPORT} = \text{PORTC}$ باشد ، $\text{CD} = 1$ به معنای اتصال PORTC.1 به پایه CD از LCD می باشد .

(WRITE) WR : شماره پایه ای است که برای کنترل کردن پایه WR موجود در LCD استفاده می شود .

(READ) RD : شماره پایه ای است که برای کنترل کردن پایه $\text{RD} 1, [n, nv]$ استفاده می شود .

(FONT SELECT) FS : شماره پایه ای است که برای کنترل کردن پایه FS موجود در LCD استفاده می شود .

RESET : شماره پایه ای است که برای کنترل کردن پایه RESET موجود در LCD استفاده می شود .

MODE : مشخص کننده تعداد ستون متنی LCD است که می تواند 8 یا 6 باشد . زمانی که از عدد 6 استفاده می نمائید نهایتا 6/X-PIXEL ستون متنی خواهید داشت .
طبق مثال صفحه قبل طرز استفاده از پایه های LCD به میکرو در جدول زیر آمده است .

PIN.NUM	LCD PIN	CONNECTED TO
1	GND	GND
2	GND	GND
3	+5V	+5V
4	-9V	-9V BY POT
5	WR	PORTC.0
6	RD	PORTC.1
7	C/E	PORTC.2
8	C/E	PORTC.3
9	NC	NC
10	RESET	PORTC.4
11 - 18	D0 - D7	PORTA0-PORTA.7
19	FS	PORTC.5
20	NC	NC

جدول پایه های GRAPHICAL LCD

دستورات کار با LCD

دستور CLS

این دستور تمام صفحه نمایش LCD چه قسمتی متنی و چه گرافیکی را پاک می کند .

دستور CLS GRAPH

این دستور فقط قسمت گرافیکی را پاک می کند .

دستور CLS TEXT

این دستور فقط قسمت متنی را پاک می کند .

دستور LCD

این دستور برای نوشتن متن بر روی LCD استفاده می شود
این دستور همانند دستور LCD برای LCD های ماتریسی
عادی عمل می کند .

دستور PSET X, Y, COLOR

این دستور یک EL را در مختصات (x,y) به ازای COLOR=0
خاموش و به ازای COLOR=1 روشن می کند . X از 0-239 و
Y از 0-127 می تواند تغییر کند .

دستور LOCATE ROW, COLUMN

این دستور مکان نما را در مکان سطر (ROW) و ستون (COLUMN)
مشخص شده قرار می دهد . ROW می تواند از
1 تا 16 تغییر کند . تغییرات COLUMN بستگی به انتخاب
MODE دارد که می تواند از 1 تا 40 تغییر کند .

دستور CURSON ON / OFF BLINK / NOBLINK

برای قسمت های متنی استفاده می شود . مکان نما می
تواند در حالت های ON یا OFF و چشمک زدن و یا چشمک
نزدن باشد .

دستور Line (X0 , Y0) – (X1 , X1), COLOR

با این دستور از PIXEL اول با مختصات (X0 ,Y0) به
PIXEL دوم با مختصات (X1 , X2) خطی با رنگ COLOR
کشیده می شود . .

دستور CIRCLE (X0 , Y0) , RADIUS , COLOR

این دستور دایره ای به مختصات مرکزیت (X0 ,Y0) و شعاع
RADIUS و رنگ COLOR رسم خواهد کرد . COLEOR=0 دایره
را پاک کرده و به ازای COLOR = 255 دایره با رنگ سیاه
رسم خواهد شد .

دستور SHOWPIC x , Y , LABLE

برای نمایش عکسی که نوعی TOOLS و قسمت GRAPHIC
CONVERTER ذخیره کرده اید استفاده می شود X مکان
قرار گیری افقی و Y مکان قرار گیری عمودی عکس را نشان
می دهد . LABLE نام بر چسبی است که اطلاعات عکس مورد
نظر در آن قرار دارد .

بر چسب "\$ BGF " FILE . BGF"

اشاره به فایل BGF و یا همان عکس مورد نظر که با فرمت
BGF و با نام دلخواه FILE در کنار برنامه اصلی ذخیره
شده است ، دارد .

دستور PULSEIN

توسط این دستور می توان مدت زمان بین تغییر وضعیت پایه دخواه را از منطق 1 به 0 و یا بالعکس آشکار کرد .

PULSEIN var , PINK , PIN , STATE

Var متغیری از نوع داده WORD است که مدت زمان مذکور را در خود جای می دهد . PINK , PIN نیز مشخص کننده پایه مورد نظر برای امتحان کردن هستند . به طور مثال PINX=PIN و PIN=1 به معنای امتحان شدن 1.PIND است . STATE می تواند 0 یا 1 باشد . 0 به معنای تغییر وضعیت پایه از سطح منطقی 0 به 1 است و 1 به معنای تغییر وضعیت پایه از سطح منطقی 1 به 0 است .

این دستور از هیچ يك از تایمر ها استفاده نمی کند ولي يك کانتر بيتي به کار گرفته می شود و هر 10us يك واحد افزایش می یابد که این مقدار بستگی به کریستال دارد در صورتی که در عرض 65.535 میلی ثانیه وضعیت پایه تغییر نکند اجزای برنامه برنامه بعد از دستور Pulesein ادامه

پیدا می کند و متغیر خطا با نام ERR یک می شود . شما می توانید با تست کردن این متغیر از ایجاد خطا در اندازه گیری زمان استفاده کنید .

چگونگی اتصالات و نقشه سخت افزاری مدار :

IC شتاب سنج ADXL202 :

آرایش و اتصال المانهای خارجی به پایه های این IC و اتصال دیگر پایه ها به مدارات جانبی در نقشه مذکور آمده است.

C_3, R_3 یک مدار RC می باشد که جهت جلوگیری از اثر نویز گیری بر روی IC و همچنین جلوگیری از تاثیر منبع تغذیه روی عملکرد IC و همچنین کنترل جریان تغذیه IC شتاب سنج تعبیه گردیده است .

R_{set} یک مقاومت دلتا 470 k که برای تعیین و تنظیم پریود خروجی T_2 در PWM خروجی آن می باشد . در مورد R_{set} در دیتا شیت IC مذکور بیشتر بحث شده است .

$$T_2 = \frac{R_{set}}{125m\Omega} = \frac{470k}{125m\Omega} = 3.76ms$$

نکته قابل توجه در تعیین این مقدار زمانی این است که هرچه میزان پریود بیشتر باشد، سرعت پاسخدهی سنسور به تغییر شتاب (شیب) آبی سی بیشتر خواهد بود، اما باید توجه داشت که افزایش بیش از حد مقدار پریود باعث بروز نویز و اغتشاش در عملکرد سیستم خواهد بود.

ما در این پروژه سعی کرده ایم مقدار این پریود را تا جایی که اختلالی در عملکرد سیستم اتفاق نیافتد افزایش دهیم (۳/۷۶ میلی ثانیه) و بنابراین از مقاومت ۴۷۰ کیلو اهمی برای تعیین آن استفاده کرده ایم.

تعریف کلی

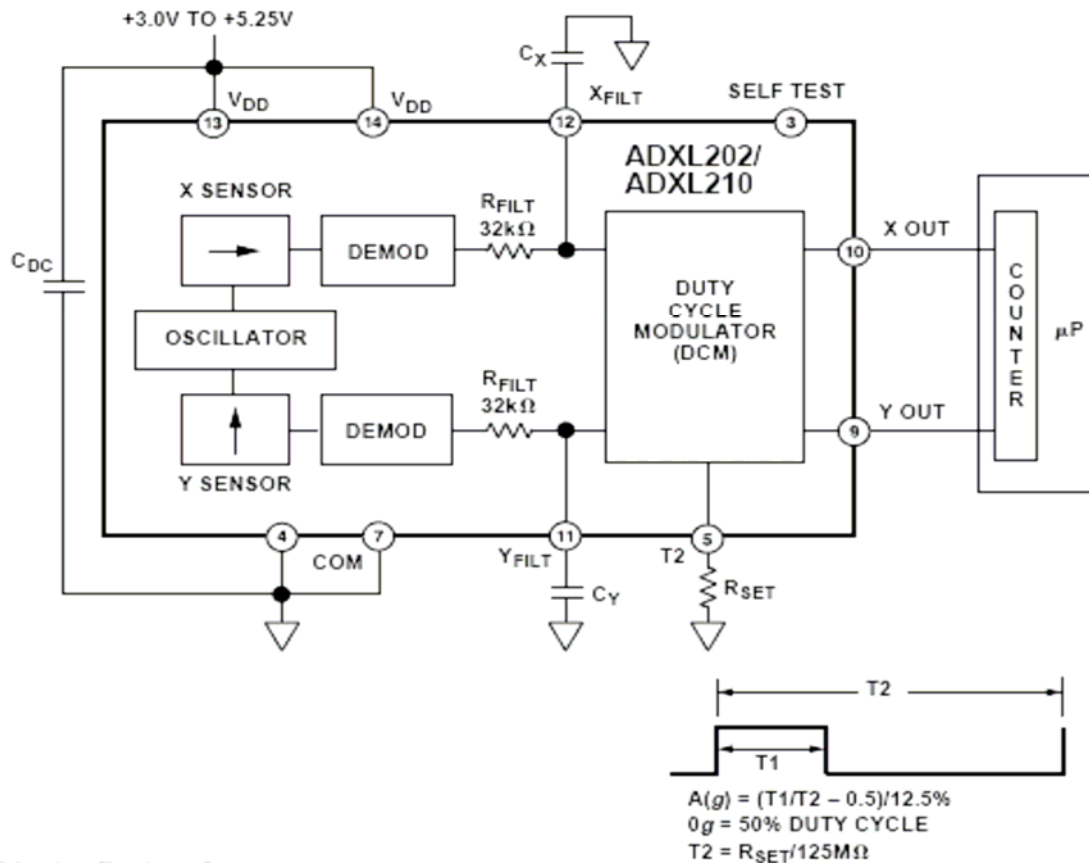
ADXL202 ها ارزان قیمت، کم مصرف و شتابسنجهای کاملاً دو محوره ای هستند که میتوانند رنج $g \pm 2g$ را اندازه گیری نمایند. این آبی سی ها قابلیت اندازه گیری شتاب دینامیکی مانند ارتعاش و همچنین شتاب استاتیکی مانند جاذبه را دارا میباشند.

خروجي هاي اين آي سي سيگنالهاي ديжитالي هستند كه نسبت عرض پالس آنها به پريود زمانيشان (ديوتي ساكل آنها) متناسب با ميزان شتاب موجود در هر يك از محورهاست.

خروجي به وسيله كانتر ميكرو كنترولر كاملا قابل اندازه گيري است و احتياجي به هيچگونه مبدل آنالوگ به ديگيتال ندارد.

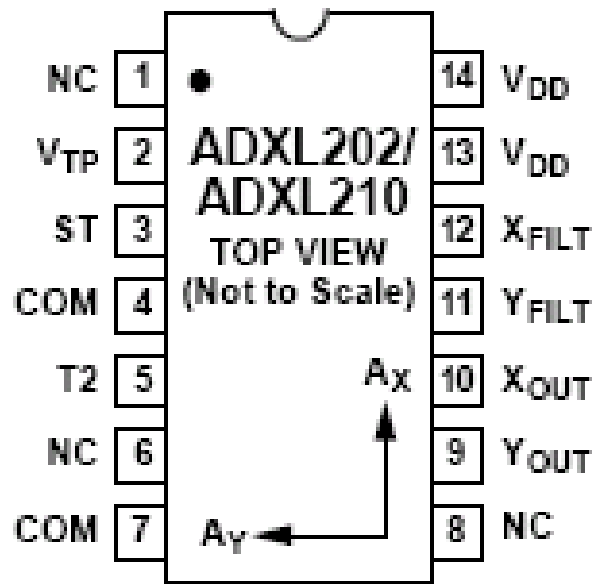
پريود خروجي از ميزان نيم ميلي ثانيه تا ميزان ده ميلي ثانيه به وسيله يك مقاومت RSET قابل تنظيم ميشود.

اگر ولتاژ خروجي مورد نياز باشد در واقع ولتاژ خروجي متناسب با ميزان شتاب از دو پايه X_{FILT} و Y_{FILT} قابل دستيابي است و يا حتي ميتوان اين ولتاژ را به وسيله بازسازي خروجي ديوتي ساكل توسط فيلترينگ بدست آورد. پهناي باند اين آي سي را ميتوان توسط خازنهاي C_X و C_Y در رنج 0.01 Hz تا 5 kHz تنظيم نمود. بلوك دياگرام اين آي سي مطابق شكل زير قابل ارائه است.



شکل پایه ها :

در شکل زیر شکل پایه ها ی این آی سی به همراه نام آنها نشان داده شده است. بعلاوه در جدول مربوطه نیز کاربرد هر یک از این پایه ها ذکر گردیده است.



NC = NO CONNECT

جدول مربوط به نام و شماره پایه ها و همچنین کاربرد

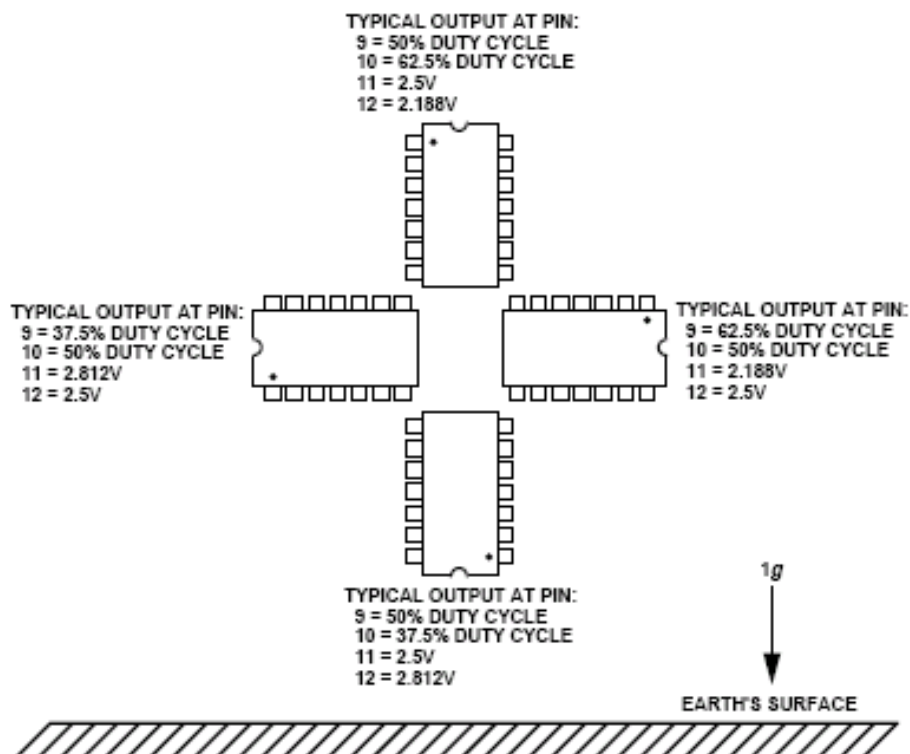
هریک از آنها:

Pin	Name	Description
1	NC	No Connect
2	V _{TP}	Test Point, Do Not Connect
3	ST	Self Test
4	COM	Common
5	T2	Connect R _{SET} to Set T2 Period
6	NC	No Connect
7	COM	Common
8	NC	No Connect
9	Y _{OUT}	Y Axis Duty Cycle Output
10	X _{OUT}	X Axis Duty Cycle Output
11	Y _{FILT}	Connect Capacitor for Y Filter
12	X _{FILT}	Connect Capacitor for X Filter
13	V _{DD}	+3 V to +5.25 V, Connect to 14
14	V _{DD}	+3 V to +5.25 V, Connect to 13

PACKAGE CHARACTERISTICS

Package	θ_{JA}	θ_{JC}	Device Weight
14-Lead CERPAK	110°C/W	30°C/W	5 Grams

شكل زير نشان دهنده مقادير خروجي در حالت نرمال بر اساس جهت گيري در هر يك از چهار سوي مشخصه ميباشد.



نکته بسیار مهم در مورد این آی سی این است که نحوه قرار گرفتن آن نسبت به افق در میزان حساسیت آن برای اندازه گیری شیب بسیار موثر است. در زمانی که این آی سی به صورت کاملاً موازی با سطح افق قرار گیرد. (یعنی زمانی که بردار گرانش به صورت کاملاً عمود بر آن اعمال گردد) این آی سی حداکثر میزان حساسیت را در تعیین میزان شیب خواهد داشت.

این مطلب در غالب جدول برای حالتهاي مختلف در زیر نمایش داده شده است.

X AXIS ORIENTATION TO HORIZON (°)	X OUTPUT		Y OUTPUT (g)	
	X OUTPUT (g)	Δ PER DEGREE OF TILT (mg)	Y OUTPUT (g)	Δ PER DEGREE OF TILT (mg)
-90	-1.000	-0.2	0.000	17.5
-75	-0.966	4.4	0.259	16.9
-60	-0.866	8.6	0.500	15.2
-45	-0.707	12.2	0.707	12.4
-30	-0.500	15.0	0.866	8.9
-15	-0.259	16.8	0.966	4.7
0	0.000	17.5	1.000	0.2
15	0.259	16.9	0.966	-4.4
30	0.500	15.2	0.866	-8.6
45	0.707	12.4	0.707	-12.2
60	0.866	8.9	0.500	-15.0
75	0.966	4.7	0.259	-16.8
90	1.000	0.2	0.000	-17.5

مطابق این جدول حداکثر میزان حساسیت این آی سی در تعیین شیب در زمانی است که کاملاً با سطح افق موازی قرار داده شود و به میزان 17.5 mg per degree می باشد.

شایان ذکر است که کلیه مطالب تکمیلی در مورد این آی سی به صورت ضمیمه در انتهای این پایان نامه ارائه گردیده است که شامل جدول مشخصات کامل، نمودارهای مربوط به خواص نمونه ای و توضیح کامل همه موارد مربوط به کلیه سی های ADXL202/ADXL210 آی می باشد.

مختصری راجع به AVR

زبانهای سطح بالا یا همان (HIGH LEVEL) HLL LANGUAGES) به سرعت در حال تبدیل شدن به زبان برنامه نویسی استاندارد برای میکروکنترلرها (MCU) حتی برای میکروهای 8 بیتی کوچک هستند. زبان برنامه نویسی BASIC و C بیشترین استفاده را در برنامه نویسی میکروها دارند ولی در اکثر کاربردها کدهای بیشتری را نسبت به زبان برنامه نویسی اسمبلی تولید می کنند. ATMEL ایجاد تحولی در معماری, جهت کاهش کد به مقدار مینیمم را درک کرد که نتیجه این تحول میکروکنترلرهای AVR هستند که علاوه بر کاهش بهینه سازی مقدار کدها به طور واقع عملیات را تنها در یک کلاک سیکل توسط معماری (REDUCED RISC INSTRUCTION SET COMPUER) انجام می دهند و از 32 رجیستر همه منظوره , (ACCUMULATORS) استفاده می کنند که باعث شده 4 تا 12 بار سریعتر از میکروهای مورد استفاده کنونی باشند.

تکنولوژی حافظه کم مصرف غیر فرار شرکت ATMEL برای برنامه نویسی AVR ها مورد استفاده قرار گرفته است در نتیجه EEPROM,FLASH در داخل مدار قابل برنامه ریزی (ISP) هستند . میکروکنترلرهای اولیه AVR دارای 8,2,1 کیلوبایت حافظه FLASH و به صورت کلمات 16 بیتی سازماندهی شده بودند.

AVR ها به عنوان میکروهای RISC با دستورات فراوان طراحی شده اند که باعث می شود حجم کد تولید شده کم و سرعت بالاتری بدست آید.

عملیات تک سیکل با انجام عملیات تک سیکل دستورات, کلاک اسیلاتور با کلاک داخلی سیستم یکی می شود. هیچ تقسیم کننده ای در داخل AVR قرار ندارد که ایجاد اختلاف فاز کلاک کند . اکثر میکروها کلاک اسیلاتور به سیستم را نسبت 1:4 یا 1:12 تقسیم می کنند که خود باعث کاهش سرعت می شود. بنابراین AVR ها 4 تا 12 بار سریعتر و مصرف آنها نیز 12-14 بار نسبت به میکروکنترلرهای مصرفی کنونی کمتر است زیرا در

تکنولوژی CMOS استفاده شده در میکروهای AVR ,
مصرف توان سطح منطقی متناسب با فرکانس است .
نمودار زیر افزایش MIPS (MILLION INSTRUCTION)
PER SECONDS را به علت انجام عملیات تک سیکل
AVR (نسبت 1:1) در مقایسه با نسبت های 1:4 یا
1:12 در دیگر میکروها را نشان می دهد .

طراحی برای زبان های C,BASIC

زبانهای C,BASIC بیشترین استفاده را در دنیای
امروز بعنوان زبانهای HLL دارند . تا امروزه
معماری بیشتر میکروها برای زبان اسمبلی طراحی
شده و کمتر از زبانهای HLL حمایت کرده اند.
هدف ATMEL طراحی معماری بود که هم برای زبان
اسمبلی و هم زبانهای HLL مفید باشد . به طور
مثال در زبانهای C و BASIC می توان یک متغیر
محلی به جای متغیر سراسری در داخل زیر برنامه
تعریف کرد , در این صورت فقط در زمان اجرای
زیر برنامه مکانی از حافظه RAM برای متغیر
اشغال می کند در صورتی که اگر متغیری به

عنوان سراسری تعریف گردد در تمام وقت مکانی از حافظه FLASH ROM را اشغال کرده است .

برای دسترسی سریعتر به متغیرهای محلی و کاهش کد , نیاز به افزایش رجیسترهای همه منظوره است . AVR ها دارای 32 رجیستر هستند که مستقیماً به (UNIT ARITHMETIC) LOGIC ALU متصل شده اند , و تنها در یک کلاک سیکل به این واحد دسترسی پیدا می کنند سه جفت از این رجیسترها می توانند بعنوان رجیسترهای 16 بیتی استفاده شوند .

نتیجه تمام موارد بحث شده , میکروکنترلرهای AVR با سرعت بالا و سازماندهی RISC هستند . میکروکنترلرهای AVR به سه نوع AT90S یا AVR , TINYAVR و MEGA AVR تقسیم بندی شده اند .

میکرو کنترلرهای TINYAVR

در این بخش به معرفی میکروکنترلرهای نوع TINYAVR از سری میکروکنترلرهای AVR شرکت ATMEL می پردازیم . در این فصل خصوصیات و قابلیت های هر یک از میکروهای نوع TINYAVR

تشریح و در ادامه فیوز بیت های هر یک به طور کامل بررسی شده اند . فیوز بیت ها قسمتی از حافظه FLASH هستند که امکاناتی را در اختیار کاربر قرار می دهند . فیوز بیت ها با ERASE میکرو از بین نمی روند و می توانند توسط بیت های قفل مربوطه , قفل شوند . کلاک سیستم هر یک از میکروها در صورت نیاز به توضیح بیشتر بلافاصله بعد از فیوز بیت ها گفته شده است .

خانواده TINYAVR جهت کاهش قیمت و کاهش صرف وقت برای پروژه های کاربران بهینه سازی شده اند .

ATtiny11: External logic, mechanical switch replacement ,

frequency controller

ATtiny12:security surveillance , remote keyless entry ,gas

engine controller

ATtiny15:refrigerator control , sensors ,emergency lighting

ATtiny26: light ballast chargers , laptop mouse

1-1 خصوصیات ATtiny10 و ATtiny11 و ATtiny12

از معماری AVR RISC استفاده می کنند

- کارایی بالا و توان مصرفی کم
- دارای 90 دستور العمل با کارایی بالا که اکثراً تنها در یک کلاک سیکل اجرا می شوند.
- 32*8 رجیستر کاربردی .

- سرعتی تا 8MIPS در فرکانس 8MHZ
- حافظه برنامه و داده غیر فرار
- 8K بایت حافظه FLASH قابل برنامه ریزی داخلی .

پایداری حافظه FLASH : قابلیت 1000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE) .

- 64 بایت حافظه EEPROM داخلی قابل برنامه ریزی .

پایداری حافظه EEPROM : قابلیت 100,000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE) .

- قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM

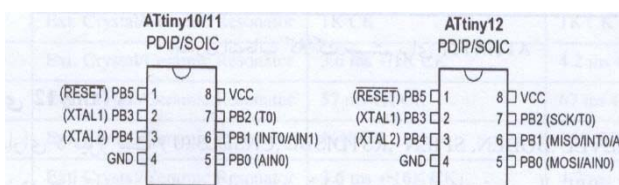
خصوصیات جانبی

- یک تایمر - کانتر (TIMER-COUNTER) 8 بیتی با PRESCALER مجزا
- یک مقایسه گر آنالوگ داخلی .
- WATCHDOG قبل برنامه ریزی با اسیلاتور داخلی .
- وقفه در اثر تغییر وضعیت پایه .
- خصوصیات ویژه میکروکنترلر
- تغذیه کم در مدهای IDLE , POWERDOWN .
- منابع وقفه (INTERRUPT) داخلی و خارجی .
- ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی ATtiny12
- در داخل مدار IN SYSTEM PROGRAMMING
- POWER -ON RESET CIRCUIT برای ATtiny12
- قابل انتخاب بودن اسیلاتور RC داخلی جهت کاهش قسمت های خارجی برای ATtiny12
- عملکرد کاملاً ثابت .
- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی CMOS

توان مصرفی در $25^{\circ}\text{C}, 3\text{V}, 4\text{MHZ}$

- حالت فعال 2.2mA (ACTIVE MODE)
- در حالت بی کاری 0.5mA (IDEL MODE)
- درحالت POWER-DOWN : $1\mu A >$
- ولتاژ عملیاتی (کاری)
- 1.5V تا 5.5V برای (ATtiny12V-1)
- 2.7V تا 5.5V برای (ATtiny11L-2 و ATtiny12L-4)
- 4V تا 5.5V برای (ATtiny11-6 و ATtiny12-8)
- فرکانسهای کاری
- 0MHZ تا 1.2MHZ برای (ATtiny12V-1)
- 0MHZ تا 2MHZ برای (ATtiny11L-2)
- 0MHZ تا 4MHZ برای (ATtiny12L-4)
- 0MHZ تا 6MHZ برای (ATtiny11-6)
- 0MHZ تا 8MHZ برای (ATtiny12-8)
- انواع بسته بندی
- پایه 8 (PIN) در انواع PIDP و SOIC.

ترکیب بسته بندی



فیوز بیت های ATtiny11 و ATtiny12

فیوز بیت ها با پاک کردن (ERASE) میکرو تاثیری نمی بینند . در تمام توضیحات زیر 0 به معنای برنامه ریزی شدن و 1 به معنای برنامه ریزی نشدن بیت است .

فیوز بیت های ATtiny11

این میکرو دارای 5 فیوز بیت (, RSTDISBL , FSTRT CKSEL2..0) به قرار زیر است :

FSTRT: این بیت با توجه به جدول زیر مشخص کننده زمان شروع (TART-UP) از ریست یا مدهای SLEEP است . این بیت به صورت پیش فرض برنامه ریزی نشده (1) است.

SELECTED CLOCK OPTION	START UP TIME	
	FSRTR UNPROGTAMMED	FSRTR UNPROGTAMMED
EXTERNAL CRYSTAL	67ms	4.2ms
EXTERNAL	67ms	4.2ms

CERMIC RESONATOR		
EXTERNAL LOW- FREQUENCY CRYSTAL	4.2s	4.2s
EXTERNAL RC OSCILLATOR	4.2ms	67 μ s
INTERNAL RC OSCILLATOR	4.2ms	67 μ s
EXTERNAL CLOCK	4.2ms	5 CLOCK FROM RESET. 2 CLOCK FORM FOWER DOWN.

جدول تعیین زمان START UP برای ATTINY11 به

ازاء $VCC=2.7v$

اسیلاتور کریستالی EXTERNAL CRYSTAL /CREAMIC

(RESONATOR

در این حالت کریستال یا نوسانگر
سرامیکی (CREAMIC RESONATOR) یا کریستال
کوارتز (QUARTZ CRYSTAL) همانطور که در شکل
زیر نشان داده شده است به دو پایه XTAL,XTAL1
وصل می شود.

شکل اتصال کریستال به میکرو در حالت اسیلاتور
کریستالی

خازنهای C2,C1 برای کریستال ها و نوسانگر
بایستی یک مقدار باشند . مقادیر خازنها بستگی
به کریستال , نوسانگر و نویزهای
الکترومغناطیسی محیط دارند که مقدار نامی 32P
مناسب است .

**اسیلاتور کریستالی فرکانس پایین (EXTERNAL
(LOW-FREQUENCY CRYSTAL**

برای استفاده از کریستال ساعت 32.768KHZ
, کریستال طبق شکل بالا به پایه های XTAL2, XTAL1
متصل می شود.

اسیلاتور RC خارجی (EXT.RC OSCILLATOR)

اتصال RC به پایه های XTAL1 در شکل زیر آمده است . مقدار خازن بایستی حداقل 20PF و مقاومت باید در رنج 3K-100K باشد . خازن و مقاومت سه فرکانس در جدول زیر آمده است .

شکل اتصال RC به میکرو در حالت اسیلاتور RC خارجی

اسیلاتور RC کالیبره شده داخلی ATTINY11 برای 1MHZ (پیش فرض میکرو) و برای ATTINY12 برابر 1.2MHZ (پیش فرض میکرو) است .

2-1 خصوصیات A Ttiny 15L

از معماری VAR RISC استفاده می کند.

- کارایی بالا و توان مصرفی کم
- دارای 90 دستور العمل با کارایی بالا که اکثراً تنها در یک کلاک سیکل اجرا می شوند.
- 32*8 رجیستر کاربردی

حافظه , برنامه و داده غیر فرار

IK- بایت حافظه FALSH قابل برنامه ریزی داخلی

پایداری حافظه FLASH: قابلیت 1000 بار نوشتن و

پاک کردن (WRITE/ERASE)

64-بایت حافظه EEPROM: داخلی قابل برنامه

ریزی

پایداری حافظه EEPROM: قابلیت 1000.00 بار

نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

- قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM

خصوصیات جانبی

- ایجاد وقفه با تغییر وضعیت پایه

- دو تایمر-کانتر (TIMER/COUNTER) 8 بیتی با

PRESCALER مجزا

- خروجی RWM و 8 بیتی با فرکانس 150 KHZ

- 4 کانال مبدل آنالوگ به دیجیتال (ADC)

یک کانال تفاضلی ADC با کنترل گین 20x

-یک مقایسه گر آنالوگ داخلی

-WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور

داخلی

خصوصیات ویژه میکروکنترلر

- تغذیه کم در مدهای IDLE و POWERDOWN

- منابع وقفه (IVTERRUPT) داخلی و خارجی
- ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی در داخل مدار (IN-SYSTEM PROGTAMMING)
- مدار POWER –ON RESET
- مدار BROWN-OUT DETECTION CIRCUIT
- اسیلاتور داخلی کالیبره شده 1.6 MHZ و قابل تنظیم برای کاهش قسمت های خارجی
- کلاک داخلی 25.6 MHZ برای TIMER/COUNTER
- عملکرد کاملاً ثابت
- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی CMOS

توان مصرفی در 25^0C , 3V, 1.6MHZ

- حالت فعال 3mA (ACTIVE MODE)
- در حالت بی کاری 1mA (IDEL MODE)
- در حالت POWER-DOWN : $1\mu A >$

ولتاژهای عملیاتی(کاری)

2.7V تا 5.5V

فرکانسهای کاری

-کلاک سیستم داخلی 1.6MHZ

خطوط I/O و انواع بسته بندی

6- خط ورودی / خروجی (I/O) قابل برنامه ریزی

8- پایه (PIN) در انواع PDIP و SOIC

فیوز بیت های ATtiny 15L

این میکرو دارای 6 فـاز بیـت

(BODLEVEL, BODEN, SPINE, RSTDIVBL, CKSEL1..0)

میکرو تاثیری نمی بینند. در تمام توضیحات زیر 0

به معنای برنامه ریزی شدن و 1 به معنای

برنامه ریزی نشدن بیت است .

SPIEN: در حالت پیش فرض برنامه ریزی شده و

میکرو از طریق SPI برنامه ریزی می شود.

BODLEVEL: زمانی این بیت برنامه ریزی نشده

(پیش فرض) باشد اگر ولتاژ پایه VCC از ولتاژ

2.7V پایین تر شود ریست داخلی میکرو فعال

شده و سیستم را ریست می کند ولی زمانی که

بیت برنامه ریزی شده باشد اگر ولتاژ پایه

VCC از 4V پایین تر شود ریست داخلی میکرو

فعال شده و سیستم را طبق شکل 1-1 ریست می

کند. لازم به تذکر است که این بیت به همراه بیت های CKSEL1..0 زمان شروع (START UP) میکرو را نیز تعیین می کند.

3-1-3 خصوصیات ATtiny26 و ATtiny26L

از معماری VAR RISC استفاده می کند.

- کارایی بالا و توان مصرفی کم .
- دارای 118 دستورالعمل با کارایی که اکثراً تنها در یک کلاک سیکل اجرا می شوند.
- 32*8 رجیستر کاربردی .
- سرعتی تا 16MIPS در فرکانس 16MHZ
- حافظه , برنامه و داده غیر فرار
- K2 بایت حافظه FLASH قابل برنامه ریزی داخلی .
- پایداری حافظه FLASH :قابلیت 1000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE) .
- 128بایت حافظه SAAM
- 128بایت حافظه EEPROM داخلی قابل برنامه ریزی .

پایداری حافظه EEPROM : قابلیت 100,000 بار
نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE) .

- قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM.

خصوصیات جانبی

- ایجاد وقفه با تغییر وضعیت بر روی 11 پایه
- یک تایمر - کانتر (TIMER8/CONUTER) بی‌تی با
PRESCALER مجزا .

- یک تایمر - کانتر (TIMER8/CONUTER) 8 بی‌تی پر
سرعت (HIGH-SPEED) با PRESCALER مجزا .

- دو خروجی PWM فرکانس بالا

- 11 کانال مبدل آنالوگ به دیجیتال (ADC)

11 کانال ADC با کنترل گین 1x و 20x

8 کانال ADC تفاضلی

7 کانال ADC تفاضلی با کنترل گین 1x و 20x

- یک مقایسه گر آنالوگ داخلی .

- WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور

داخلی .

- وقفه تغییر وضعیت بر روی 11 پایه

خصوصیات ویژه میکروکنترلر

- تغذیه کم در مدهای POWERDOWN, IDLE
- دارای مد کاهش نویز (NOISE REDUCTION)
- منابع وقفه (INTERRUPT) داخلی و خارجی .
- ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی در داخل مدار (IN-SYSTEM PROGRAMMING)
- قابلیت ارتباط سریال (USI UNIVERSAL SERIAL INTERFACE)
- مدار POWER-ON RESET CIRCUIT
- مدار BROWN-OUT DETECTION CIRCUIT
- اسیلاتور داخلی برای کاهش قسمت های خارجی برای .
- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی CMOS.
- ولتاژ های عملیاتی (کاری)
- 2.7v تا 5.5v (ATtiny 26L)
- فرکانس های کاری
- 0MHZ تا 8MHZ برای (ATtiny 26L)
- 20 پایه (PIN) در انواع PDIP و SOIC

میکرو کنترلر های AVR

این قسمت به معرفی میکروکنترلرهای نوع AT90S
ار سری میکروکنترلرهای AVR شرکت ATMEL می
پردازیم . خصوصیات و قابلیت های هر یک از
میکروکنترلرهای نوع AT90S تشریح و در ادامه
فیوز بیت های هر یک به طور کامل بررسی شده
اند . فیوز بیت ها قسمت از حافظه FLASH
هستند که امکاناتی را در اختیار کاربر قرار
می دهند . فیوز بیت ها با ERASE میکرو از
بین نمی روند و می توانند توسط بیت ها قفل
مربوطه , قفل شوند . کلاک سیستم هر یک از
میکروها در صورت نیاز به توضیح بیشتر بلافاصله
بعد از فیوز بیت ها گفته شده است .

1-2-1 خصوصیات AT90S1200

از معماری AVR RISC استفاده می کند .

- کارایی بالا و توان مصرفی کم .

- دارای 89 دستورالعمل با کارایی بالا که اکثراً تنها در یک کلاک سیکل اجرا می شوند.
- 32*8 رجیستر کاربردی.
- سرعتی تا 12MIPS در فرکانس 12MHZ.
- حافظه , برنامه و داده غیرفرار
- 1K بیت حافظه FLASH قابل برنامه ریزی داخلی .
- پایداری حافظه FLASH: قابلیت 1000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)
- 64 بیت حافظه EEPROM: داخلی قابل برنامه ریزی.
- پایداری حافظه EEPROM: قابلیت 100.000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)
- قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM.

خصوصیات جانبی

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 8 بیتی با PRESCALER مجزا .
- یک مقایسه کننده آنالوگ داخلی .

WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور داخلی .

- ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی داخل مدار (IN-SYSTEM PROGRAMMING)

خصوصیات ویژه میکروکنترلر

- تغذیه کم در مدهای IDLE و POWERDOWN
- منابع وقفه (INTERUPT) داخلی و خارجی .
- قابل انتخاب بودن اسیلاتور RC داخلی برای کاهش قسمت های خارجی .
- عملکرد کاملاً ثابت .
- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی

CMOS

توان مصرفی در 25°C , 3V, 4MHZ

- حالت فعال 2.0mA (ACTIVE MODE)
- در حالت بی کاری 0.4mA (IDLE MODE)
- در حالت POWER-DOWN $1\mu\text{A} >$

ولتاژ های عملیاتی (کاری)

- 2.4v تا 6v برای (AT90S1200-4)
- 2.4v تا 6v برای (AT90S1200-12)

فرکانسهای کاری

- 0MHZ تا 4MHZ برای (AT90S1200-4)

- 0MHZ تا 12MHZ برای (AT90S1200-12)

خطوط I/O و انواع بسته بندی

- 15 خط ورودی / خروجی (I/O) قابل برنامه ریزی

.

- 20 پایه (PIN) در انواع SSOP , SOIC, PDIP

2-2-2 خصوصیات AT90S2313

از معماری AVR RISC استفاده می کند.

- کارایی بالا و توان مصرفی کم .

- دارای 118 دستور العمل با کارایی بالا که

اکثراً تنها در یک کلاک سیکل اجرا می شوند.

- 32*8 رجیستر کاربردی.

- سرعتی تا 10MIPS در فرکانس 10MHZ.

حافظه , برنامه و داده غیر فرار

- 2K بایت حافظه FLASH قابل برنامه ریزی

داخلی .

پایداری -IK بایت حافظه FLASH قابل برنامه ریزی داخلی .

پایداری حافظه FLASH: قابلیت 1000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

-128 بایت حافظه EEPROM: داخلی قابل برنامه ریزی.

پایداری حافظه EEPROM: قابلیت 100.000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

- قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM.

خصوصیات جانبی

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 8 بیتی با PRESCALER مجزا .

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 16 بیتی با PRESCALER مجزا و دارای مدهای 9,8,PWM, CAPTURE, COMPARE یا 10 بیتی .

- یک مقایسه کننده آنالوگ داخلی .

-WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور داخلی .

- ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی داخلی مدار (IN-SYSTEM PROGRAMMING)
- UART دو طرفه (FULL DUPLEX)
- خصوصیات ویژه میکروکنترلر**
- تغذیه کم در مدهای IDLE و POWERDOWN
- منابع وقفه (INTERUPT) داخلی و خارجی .
- عملکرد کاملاً ثابت .
- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی

CMOS

توان مصرفی در 25°C , 3V, 4MHZ

- حالت فعال (ACTIVE) 2.8mA
- در حالت بی کاری (IDLE) 0.8mA
- درحالت POWER-DOWN: $1\mu\text{A}$

ولتاژ های عملیاتی (کاری)

- 2.7v تا 6v برای (AT90S2313-4)
- 2.4v تا 6v برای (AT90S2313-10)

فرکانسهای کاری

- 0MHZ تا 4MHZ برای (AT90S2313-4)
- 0MHZ تا 12MHZ برای (AT90S2313-10)

خطوط I/O و انواع بسته بندی

- 15 خط ورودی / خروجی (I/O) قابل برنامه ریزی
.

-20 پایه (PIN) در انواع SOIC, PDIP.

ترکیب پایه ها

2-3 خصوصیات AT90S2323/LS2323/S2343/LS2343

از معماری AVR RISC استفاده می کند.

- کارایی بالا و توان مصرفی کم .

- دارای 118 دستور العمل با کارایی بالا که

اکثراً تنها در یک کلاک سیکل اجرا می شوند.

-32*8 رجیستر کاربردی.

- سرعتی تا 10MIPS در فرکانس 10MHZ.

حافظه , برنامه و داده غیر فرار

- 2K بایت حافظه FLASH قابل برنامه ریزی

داخلی .

پایداری حافظه FLASH: قابلیت 1000 بار نوشتن و

پاک کردن (WRITE/ERASE)

-128 بایت حافظه SRAM.

-128 بیت حافظه EEPROM: داخلی قابل برنامه ریزی.

پایداری حافظه EEPROM: قابلیت 100.000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

- قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM.

خصوصیات دیگر

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 8 بیتی با PRESCALER مجزا.

- WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور داخلی .

- ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی داخل مدار (IN-SYSTEM PROGRAMMING)

خصوصیات ویژه میکروکنترلر

- تغذیه کم در مدهای IDLE و POWERDOWN

- منابع وقفه (INTERUPT) داخلی و خارجی .

-مدار POWER-ON RESET CIRCUIT

- قابل انتخاب بودن اسیلاتور RC داخلی برای کاهش قسمت های خارجی.

- عملکرد کاملاً ثابت .

- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی

CMOS

توان مصرفی در $25^{\circ}\text{C}, 3\text{V}, 4\text{MHZ}$

- حالت فعال 2.4mA (ACTIVE)

- در حالت بی کاری 0.5mA (IDLE)

- در حالت POWER-DOWN: $1\mu\text{A}$

ولتاژ های عملیاتی (کاری)

- 4v تا 6v برای (AT90S2323/AT90LS2343)

- 2.7v تا 6v برای (AT90S2323/AT90LS2343)

فرکانسهای کاری

- 0MHZ تا 10MHZ برای (AT90S2323/AT90S2343-10)

- 0MHZ تا 4MHZ (AT90S2323/AT90LS2343-4)

- 0 MHZ تا 1MHZ (AT90LS2343-1)

خطوط I/O و انواع بسته بندی

- 3 خط ورودی / خروجی (I/O) قابل برنامه

ریزی (AT90S/LS2323)

- 5 خط ورودی / خروجی (I/O) قابل برنامه

ریزی (AT90S/LS2343)

8- پایه (PIN) در انواع SOIC, PDIP.

ترکیب پایه ها

در تمام توضیحات زیر 0 به معنای برنامه ریزی شدن و 1 به معنای برنامه ریزی نشدن بیت است .

SPIEN : در حالت پیش فرض برنامه ریزی شده و میکرو از طریق سریال SPI برنامه ریزی می شود.

RCEN : با برنامه ریزی کردن این بیت اسپلاتور RC داخلی 1MHZ فعال می شود و دیگر نیازی به کریستال خارجی نیست . این بیت به صورت پیش فرض برنامه ریزی نشده است .

4-2-4 خصوصیات AT90S2323/LS2333/S4433/LS4433

از معماری VAR RISC استفاده می کند.

- کارایی بالا و توان مصرفی کم .

- دارای 118 دستورالعمل با کارایی بالا که

اکثراً تنها در یک کلاک سیکل اجرا می شوند . -

32*8 رجیستر کاربردی.

- سرعتی تا 8MIPS در فرکانس 8MHZ.

حافظه , برنامه و داده غیر فرار

- 2K/4K بایت حافظه FLASH قابل برنامه ریزی داخلی به ترتیب برای 2333/4433 .

پایداری حافظه FLASH: قابلیت 1000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

-128 بایت حافظه SRAM.

-128 بایت حافظه EEPROM: داخلی قابل برنامه ریزی.

پایداری حافظه EEPROM: قابلیت 100.000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

- قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM.

خصوصیات دیگر

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 8 بیتی با PRESCALER مجزا .

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 16 بیتی با PRESCALER مجزا و دارای مدهای 9,8,PWM,

CAPTURE, COMPARE یا 10 بیتی .

-یک مقایسه کننده آنالوگ داخلی.

WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور

داخلی .

UART- دو طرفه (FULL DUPLEX)

- 6 کانال مبدل آنالوگ به دیجیتال 10 بیتی

.ADC

- ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی داخل

مدار (IN-SYSTEM PROGRAMMING)

خصوصیات ویژه میکروکنترلر

- دارای مدار BROWN-OUT RESET

- مدار POWER- ON RESET CIRCUIT

- تغذیه کم در مدهای IDLE و POWERDOWN

- منابع وقفه (INTERUPT) داخلی و خارجی .

- عملکرد کاملاً ثابت .

- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی

CMOS

توان مصرفی در 25°C , 3V, 4MHZ

- حالت فعال 3.4mA (ACTIVE)

- در حالت بی کاری 1.4mA (IDLE)

- در حالت POWER-DOWN $1\mu\text{A} >$

حافظه , برنامه و داده غیر فرار

- 8K بایت حافظه FLASH قابل برنامه ریزی داخلی

پایداری حافظه FLASH: قابلیت 1000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

-512 بایت حافظه SRAM.

-512 بایت حافظه EEPROM: داخلی قابل برنامه ریزی.

پایداری حافظه EEPROM: قابلیت 100.000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

- قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM.

خصوصیات دیگر

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 8 بیتی با PRESCALER مجزا.

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 16 بیتی با PRESCALER مجزا و دارای مدهای CAPTURE,

COMPARE و دو خروجی PWM 9,8 یا 10 بیتی .

-یک مقایسه کننده آنالوگ داخلی.

-UART دو طرفه (FULL DUPLEX)

WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور داخلی .

- ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی داخل مدار (IN-SYSTEM PROGRAMMING)

- قابلیت ارتباط سریال SPI به صورت MASTER/SLAVE .

خصوصیات ویژه میکروکنترلر

- دارای مدار ODLE . POWERDPWM

- منابع وقفه (INTERUPT) داخلی و خارجی .

- عملکرد کاملاً ثابت .

- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی

CMOS

توان مصرفی در 25°C , 3V, 4MHZ

- حالت فعال 3.0mA (ACTIVE MODE)

- در حالت بی کاری 1mA (IDLE MODE)

- درحالت POWER-DOWN: $1\mu\text{A}$

ولتاژ های عملیاتی (کاری)

- 2.7v تا 6v برای (AT90S8515-4)

- 4v تا 6v برای (AT90S8515-8)

فرکانسهای کاری

- 0MHZ تا 4MHZ برای (AT90S8515-4)

- 0MHZ تا 8MHZ برای (AT90S8515-4)

خطوط I/O و انواع بسته بندی

- 32 خط ورودی / خروجی (I/O) قابل برنامه ریزی.

- 40 پایه (PIN) در انواع PDIP و 44 پایه نوع TQFP
PLCC.,

ترکیب پایه ها

2-6 خصوصیات AT90S8535/LS8535

از معماری VAR RISC استفاده می کند.

- کارایی بالا و توان مصرفی کم .

- دارای 118 دستورالعمل با کارایی بالا که

اکثراً تنها در یک کلاک سیکل اجرا می شوند. -

32*8 رجیستر کاربردی.

حافظه , برنامه و داده غیر فرار

- 8K بایت حافظه FLASH قابل برنامه ریزی

داخلی

پایداری حافظه FLASH: قابلیت 1000 بار نوشتن و

پاک کردن (WRITE/ERASE)

-512 بایت حافظه SRAM.

-512 بایت حافظه EEPROM: داخلی قابل برنامه

ریزی.

پایداری حافظه EEPROM: قابلیت 100.000 بار

نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

- قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM.

خصوصیات جانبی

- دو تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 8 بیتی با

PRESCALER مجزا و دارای مد COMPARE.

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 16 بیتی با

PRESCALER مجزا و دارای مدهای CAPTURE,

COMPARE و دو خروجی PWM 9,8 یا 10 بیتی .

- 8 کانال مبدل آنالوگ به دیجیتال 10 بیتی

-یک مقایسه کننده آنالوگ داخلی.

-UART سریال قابل برنامه ریزی

WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور داخلی .

- ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی داخل مدار (IN-SYSTEM PROGRAMMING)

- قابلیت ارتباط سریال SPI به صورت MASTER/SLAVE .

خصوصیات ویژه میکروکنترلر

- دارای مدار POWE –ON RESET CIRCUIT

- دارای RTC (REAL –TIME CLOCK) با اسیلاتور مجزا .

- تغذیه کم در مدهای POWERDOWN, IDLE .

- دارای سه مد POWER-SAVE , POWER-DOWN , IDLE :SLEEP

- عملکرد کاملاً ثابت .

- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی CMOS

توان مصرفی در 25°C , 3V, 4MHZ

- حالت فعال 6.4mA (ACTIVE MODE)

- در حالت بی کاری 1.9mA (IDLE MODE)

- درحالت POWER-DOWN: $1\mu A$

ولتاژ های عملیاتی (کاری)

- 2.7v تا 6v برای (AT90LS8535)

- 4v تا 6v برای (AT90S8535)

فرکانسهای کاری

- 0MHZ تا 4MHZ برای (AT90LS8535)

- 0MHZ تا 8MHZ برای (AT90S8535)

خطوط I/O و انواع بسته بندی

- 32 خط ورودی / خروجی (I/O) قابل برنامه ریزی.

- 40 پایه (PIN) در انواع PDIP و 44 پایه نوع 44,

PLCC پایه نوع MLF و 44 پایه نوع TQFP

میکروکنترلرهای MEGA AVR

در این فصل به معرفی میکروکنترلرهای نوع

MEGA AVR از سری میکروکنترلرهای AVR شرکت

ATMEL می پردازیم . میکروهای MEGA نسبت به

نوع قبلی (AT90S,TINY) دارای قابلیت بیشتری

هستند . خصوصیات و قابلیت های هر یک از

میکروهای نوع MEGA AVR تشریح و در ادامه
فیوز بیت های هر یک به طور کامل بررسی شده
است . فیوز بیت ها قسمتی از حافظه FALSH
هستند که امکاناتی را در اختیار کاربر قرار
می دهند. فیوز بیت ها با ERASE میکرو از بین
می روند و می توانند توسط بیت های قفل مربوطه
, قفل می شوند. کلاک سیستم هر یک از میکروها
در صورت نیاز به توضیح بیشتر بلافاصله بعد از
فیوز بیت ها گفته شده است . دو بخش کلاک سیستم
(1) و (2) به معرفی انواع کلاک سیستم میکروهای
ارجاع شده به این دو بخش پرداخته است .

1-3-3 خصوصیات ATmega323, ATmega323L

از معماری VAR RISC استفاده می کند.
- کارایی بالا و توان مصرفی کم .
- دارای 130 دستورالعمل با کارایی بالا که
اکثراً تنها در یک کلاک سیکل اجرا می شوند . -
32*8 رجیستر کاربردی.
- سرعتی تا 8MIPS در فرکانس 8MHZ.
حافظه , برنامه و داده غیر فرار

- 32K بایت حافظه FLASH قابل برنامه ریزی داخلی

پایداری حافظه FLASH: قابلیت 1000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

-2K بایت حافظه SRAM.

-1K بایت حافظه EEPROM داخلی قابل برنامه ریزی.

پایداری حافظه EEPROM: قابلیت 100.000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

- قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM.

قابلیت ارتباط JTAG (IEEE Std.)

- برنامه ریزی برنامه LOCK BITS,FUSE

BITS,EEPROM از طریق ارتباط JTAG.

خصوصیات جانبی

- دو تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 8 بیتی با

PRESCALER مجزا و دارای مد COMPARE.

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 16 بیتی با
PRESCALER مجزا و دارای مدهای CAPTURE,
COMPARE
- 4 کانال PWM
- 8 کانال مبدل آنالوگ به دیجیتال 10 بیتی
-یک مقایسه کننده آنالوگ داخلی.
- WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور
داخلی .
- ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی داخل
مدار (IN-SYSTEM PROGRAMMING)
- قابلیت ارتباط سریال SPI (SERIAL PERIPHERAL
INTERFACE) به صورت MASTER یا SLAVE.
- قابلیت ارتباط با پروتکل سریال دو سیمه
(TWO-WIRE)
- USART سریال قابل برنامه ریزی.
- خصوصیات ویژه میکروکنترلر
- دارای مدار POWE –ON RESET CIRCUIT .
- BROWN –OUT DETECTION قابل برنامه ریزی.

- دارای 6 حالت (SLEEP , ADC NOISE REDUCION ,
EXTENDED STANDBY, STANBY , POWER-SAVE , IDLE ,
(POWER-DOWN

- منابع وقفه (INTERRUPT) داخلی و خارجی
- تغذیه کم در مدهای IDLE, POWERDOWN.
- دارای اسیلاتور RC داخلی کالیبره شده
- عملکرد کاملاً ثابت.
- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی

CMOS

ولتاژ های عملیاتی (کاری)

- 2.7v تا 5.5v برای (ATmega323L)

- 4v تا 5.5v برای (ATmega323)

فرکانسهای کاری

- 0MHZ تا 4MHZ برای (ATmega323L)

- 0MHZ تا 8MHZ برای (ATmega323)

خطوط I/O و انواع بسته بندی

- 32 خط ورودی / خروجی (I/O) قابل برنامه ریزی.

- 40 پایه (PIN) در انواع PDIP و 44 پایه TQFP.

ترکیب پایه ها

2-3-2 ATmega32L, ATmega32 خصوصیات

- از معماری VAR RISC استفاده می کند.
- کارایی بالا و توان مصرفی کم .
- دارای 131 دستورالعمل با کارایی بالا که
- اکثراً تنها در یک کلاک سیکل اجرا می شوند. -
- 32*8 رجیستر کاربردی.
- سرعتی تا 16MIPS در فرکانس 16MHZ.
- حافظه , برنامه و داده غیر فرار
- 32K بایت حافظه FLASH قابل برنامه ریزی .
- پایداری حافظه FLASH: قابلیت 1000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)
- 2K بایت حافظه SRAM.
- 1024 بایت حافظه EEPROM داخلی قابل برنامه ریزی.
- پایداری حافظه EEPROM: قابلیت 100.000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)
- قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM.

قابلیت ارتباط JTAG (IEEE Std.)

- برنامه ریزی برنامه LOCK BITS, FUSE
BITS, EEPROM, FLASH از طریق ارتباط JTAG.

خصوصیات جانبی

- دو تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 8 بیتی با
PRESCALER مجزا و دارای مد COMPARE.

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 16 بیتی با
PRESCALER مجزا و دارای مدهای CAPTURE,

COMPARE

- 4 کانال PWM

- 8 کانال مبدل آنالوگ به دیجیتال 10 بیتی

دارای دو کانال تفاضلی با کنترل گین 1x, 10x, 200x.
یک مقایسه کننده آنالوگ داخلی.

- دارای RTC (REAL-TIME CLOCK) با اسیلاتور
مجزا.

- WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور
داخلی.

- ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی داخل

مدار (IN-SYSTEM PROGRAMMING)

- قابلیت ارتباط سریال SPI (SERIAL PERIPHERAL)

(INTERFACE) به صورت MASTER یا SLAVE.

- قابلیت ارتباط با پروتکل سریال دو سیمه
(TWO-WIRE)

- USART سریال قابل برنامه ریزی.

خصوصیات ویژه میکروکنترلر

- POWE -ON RESET CIRCUIT .

- BROWN -OUT DETECTION قابل برنامه ریزی.

- دارای 6 حالت SLEEP (, ADC NOISE REDUCION ,

EXTENDED STANDBY, STANBY , POWER-SAVE , IDLE ,

(POWER-DOWN

- منابع وقفه (INTERRUPT) داخلی و خارجی

- تغذیه کم در مدهای POWERDOWN, IDLE .

- دارای اسیلاتور RC داخلی کالیبره شده

- عملکرد کاملاً ثابت.

- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی

CMOS

ولتاژ های عملیاتی (کاری)

- 2.7v تا 5.5v برای (ATmega323L)

4v- تا 5.5v برای (ATmega32)

فرکانسهای کاری

0MHZ تا 8MHZ برای (ATmega323L)

0MHZ تا 16MHZ برای (ATmega32)

خطوط I/O و انواع بسته بندی

32 - خط ورودی / خروجی (I/O) قابل برنامه

ریزی.

40- پایه PDIO, 44 پایه TQFP و 44 پایه MLF.

ترکیب پایه ها

3-3 خصوصیات Amega128, Amega128L

از معماری VAR RISC استفاده می کند.

- کارایی بالا و توان مصرفی کم .

- دارای 133 دستورالعمل با کارایی بالا که

اکثراً تنها در یک کلاک سیکل اجرا می شوند. -

32*8 رجیستر کاربردی.

- سرعتی تا 16MIPS در فرکانس 16MHZ.

حافظه , برنامه و داده غیر فرار

- 128K بایت حافظه FLASH قابل برنامه ریزی .

پایداری حافظه FLASH: قابلیت 1000 بار نوشتن و

پاک کردن (WRITE/ERASE)

4K-بایت حافظه SRAM.

- قابلیت آدرس دهی 64K بایت حافظه خارجی.

4K-بایت حافظه EEPROM داخلی قابل برنامه

ریزی.

پایداری حافظه EEPROM: قابلیت 100.000 بار

نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

- قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM.

قابلیت ارتباط JTAG (IEEE Std.)

- برنامه ریزی برنامه LOCK BITS,FUSE

BITS,EEPROM,FLASH از طریق ارتباط JTAG.

خصوصیات جانبی

- دو تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 8 بیتی با

PRESCALER مجزا و دارای مد COMPARE.

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 16 بیتی با

PRESCALER مجزا و دارای مدهای CAPTURE,

COMPARE

- 2 کانال PWM هشت بیتی

- 6 کانال PWM با قابلیت وضوح 2 تا 16 بیتی

- 8 کانال مبدل آنالوگ به دیجیتال 10 بیتی

8 کانال مبدل SINGLE-ENDED

7 کانال ADC تفاضلی

دارای دو کانال تفاضلی با کنترل گین 200x, 10x, 1x.

- یک مقایسه کننده آنالوگ داخلی.

- WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور

داخلی .

- ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی داخل

مدار (IN-SYSTEM PROGRAMMING)

- قابلیت ارتباط سریال SPI (SERIAL PERIPHERAL

INTERFACE) به صورت MASTER یا SLAVE.

- قابلیت ارتباط با پروتکل سریال دو سیمه

(TWO-WIRE)

- دو USART سریال قابل برنامه ریزی.

(UNIVERSAL SYNCHRONOUS AND ASYNCHRONOUS)

(RECEIVER AND TRANSMITTER)

خصوصیات ویژه میکروکنترلر

- POWE –ON RESET CIRCUIT .

- BROWN –OUT DETECTION قابل برنامه ریزی .

- انتخاب نرم افزار فرکانس کلاک سیستم .

- دارای 6 حالت SLEEP (, ADC NOISE REDUCION ,

EXTENDED STANDBY, STANBY , POWER-SAVE , IDLE ,

(POWER-DOWN

- منابع وقفه (INTERRUPT) داخلی و خارجی

- تغذیه کم در مدهای POWERDOWN, IDLE .

- دارای اسیلاتور RC داخلی کالیبره شده

- عملکرد کاملاً ثابت.

- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی

CMOS

ولتاژ های عملیاتی (کاری)

- 2.7v تا 5.5v برای (Atmega128L)

- 4v تا 5.5v برای (Atmega128)

فرکانسهای کاری

- 0MHZ تا 8MHZ برای (Atmega128L)

- 0MHZ تا 16MHZ برای (Atmega128)

خطوط I/O و انواع بسته بندی

- 53 خط ورودی / خروجی (I/O) قابل برنامه ریزی.

- 64-lead TQFP و 64-pad MLF.

3-4 خصوصیات Atmega163L, Atmega163

از معماری VAR RISC استفاده می کند.

- کارایی بالا و توان مصرفی کم .

- دارای 130 دستورالعمل با کارایی بالا که
اکثراً تنها در یک کلاک سیکل اجرا می شوند. -
32*8 رجیستر کاربردی.

- سرعتی تا 8MIPS در فرکانس 8MHZ.

حافظه , برنامه و داده غیر فرار

- 16K بایت حافظه FLASH قابل برنامه ریزی .

پایداری حافظه FLASH: قابلیت 1000 بار نوشتن و
پاک کردن (WRITE/ERASE)

- 1024 بایت حافظه داخلی SRAM.

- 512 بایت حافظه EEPROM داخلی قابل برنامه
ریزی.

پایداری حافظه EEPROM: قابلیت 100.000 بار

نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

- قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM.

خصوصیات جانبی

- دو تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 8 بیتی با

PRESCALER مجزا و دارای مد COMPARE.

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 16 بیتی با

PRESCALER مجزا و دارای مدهای CAPTURE,

COMPARE

- 3 کانال PWM

- دارای RTC (REAL -TIME CLOCK) با اسیلاتور

مجزا.

- 8 کانال مبدل آنالوگ به دیجیتال 10 بیتی

- یک مقایسه کننده آنالوگ داخلی.

- یک مقایسه کننده آنالوگ داخلی.

- WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور

داخلی .

- ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی داخل

مدار (IN-SYSTEM PROGRAMMING)

- قابلیت ارتباط سریال SPI (SERIAL PERIPHERAL)

(INTERFACE) به صورت MASTER یا SLAVE.

- قابلیت ارتباط با پروتکل سریال دو سیمه
(TWO-WIRE)

- دو USART سریال قابل برنامه ریزی.

خصوصیات ویژه میکروکنترلر

- مدار POWE -ON RESET.

- مدار BROWN -OUT DETECTION قابل برنامه ریزی.
ریزی.

- دارای 4 حالت SLEEP (, ADC NOISE REDUCION ,
(POWER -SAVE , IDLE,POWER -DOWN

- منابع وقفه (INTERRUPT) داخلی و خارجی

- دارای اسیلاتور RC داخلی کالیبره شده

- عملکرد کاملاً ثابت.

- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی

CMOS

توان مصرفی در 25°C , 3V, 4MHZ

- حالت فعال 5.0mA (ACTIVE MODE)

- در حالت بی کاری 1.9mA (IDLE MODE)

- در حالت POWER-DOWN: $1\mu A$

ولتاژ های عملیاتی (کاری)

- 2.7v تا 5.5v برای (Atmega163L)

- 4v تا 5.5v برای (Atmega163)

فرکانسهای کاری

- 0MHZ تا 4MHZ برای (Atmega163L)

- 0MHZ تا 8MHZ برای (Atmega163)

خطوط I/O و انواع بسته بندی

- 32 خط ورودی / خروجی (I/O) قابل برنامه

ریزی.

- 40 پای PDIP و 44 پایه TQFP.

ترکیب پایه ها

3-5 خصوصیات Atmega8L, Atmega8

از معماری VAR RISC استفاده می کند.

- کارایی بالا و توان مصرفی کم .

- دارای 130 دستورالعمل با کارایی بالا که

اکثراً تنها در یک کلاک سیکل اجرا می شوند. -

32*8 رجیستر کاربردی.

- سرعتی تا 16MIPS در فرکانس 16MHZ.

حافظه , برنامه و داده غیر فرار

- 8K بایت حافظه FLASH داخلی قابل برنامه ریزی .

پایداری حافظه FLASH: قابلیت 1000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

-1024 بایت حافظه داخلی SRAM.

-512 بایت حافظه EEPROM داخلی قابل برنامه ریزی .

پایداری حافظه EEPROM: قابلیت 100.000 بار نوشتن و پاک کردن (WRITE/ERASE)

- قفل برنامه FLASH و حفاظت داده EEPROM.

خصوصیات جانبی

- دو تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 8 بیتی با PRESCALER مجزا و دارای مد COMPARE.

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 16 بیتی با PRESCALER مجزا و دارای مدهای CAPTURE,

COMPARE

- 3 کانال PWM

8- کانال مبدل آنالوگ به دیجیتال در بسته

بندی های MLF, TQFP .

6 کانال با دقت 10 بیتی

2 کانال با دقت 8 بیتی

- 6 کانال مبدل آنالوگ به دیجیتال در بسته

بندی های PDIP .

4 کانال با دقت 10 بیتی

2 کانال با دقت 8 بیتی

- دارای RTC (REAL -TIME CLOCK) با اسیلاتور

مجزا .

- یک مقایسه کننده آنالوگ داخلی .

- USART سریال قابل برنامه ریزی .

- WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور

داخلی .

- ارتباط سریال SPI برای برنامه ریزی داخل

مدار (IN-SYSTEM PROGRAMMING)

- قابلیت ارتباط سریال SPI (SERIAL PERIPHERAL

INTERFACE) به صورت MASTER یا SLAVE .

- قابلیت ارتباط با پروتکل سریال دو سیمه
(TWO-WIRE)

خصوصیات ویژه میکروکنترلر

- .POWE –ON RESET CIRCUIT -

- دارای 5 حالت SLEEP (, ADC NOISE REDUCION)

(POWER-SAVE STANDBY, IDLE, POWER -DOWN

- منابع وقفه (INTERRUPT) داخلی و خارجی

- دارای اسیلاتور RC داخلی کالیبره شده

- عملکرد کاملاً ثابت.

- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی

CMOS

توان مصرفی در 25°C , 3V, 4MHZ

- حالت فعال 3.6mA (ACTIVE MODE)

- در حالت بی کاری 1.0mA (IDLE MODE)

- در حالت POWER-DOWN: $1\mu\text{A}$

ولتاژ های عملیاتی (کاری)

- 2.7v تا 5.5v برای (Atmega8L)

- 4v تا 5.5v برای (Atmega8)

فرکانسهای کاری

- 0MHZ تا 8MHZ برای (Atmega8L)

- 0MHZ تا 168MHZ برای (Atmega8)

خطوط I/O و انواع بسته بندی

- 23 خط ورودی / خروجی (I/O) قابل برنامه ریزی.

- 28 پای PDIP و 32 پایه MLF, TQFP.

ترکیب پایه ها

فیوز بیت های ATMEGA8

ATMEGA8 دارای دو بایت فیوز بیت است که در جدول زیر نشان داده شده اند. منطق 0 به معنای برنامه ریزی شدن و 1 به معنای برنامه ریزی نشدن بیت است.

FUSE HIGT BYTE

FUSE	BIT	DESFRIPTION	DEFAULT VALUE
HIGH	NO.		
BYTE			
RSTDISBL	7	SELECT IF PC6 IS I/O PIN OR	1 (UNPROGRAMMED ,PC6 IS RESET PIN)

		RESET PIN	
WDTON	6	WDT ALWAYS ON	1(UNPROGRAMMED,WDT ENABLED BY WDTCR)
SPIEN	5	ENABLE SERIAL PROGRAM AND DATA DOWNLOADING	0(UNPROGRAMMED ,SPI PROG.ENABLE)
CKOPT	4	OSCILLATOR OPTIONS	1(UNIPROGRAMMED)
EESAVE	3	EEPROM MEMORY IS PRESEVED THROUGH THE CHIP ERASE	1(UNIPROGRAMMED EEPROM NOT PRESERVED)
BOOTSZ1	2	SELECT BOOT SIZE	0(PROGRAMMED)
BOOTSZ2	1	SELECT BOOT	0(PROGRAMMED)

		SIZE	
BOOTRST	0	SELECT RESET VECTOR	1(UNPROGRAMMED)

FUSE LOW BYTE

FUSE HIGH BYTE	BIT NO.	DESCRIPTION	DEFAULT VALUE
BODLEVEL	7	BROWN OUT DETECTOR TRIGGER LEVEL	1(UNPROGRAMMED)
BODEN	6	BROWN OUT DETECTOR ENABLE	0(UNPROGRAMMED ,BOD DISABLE)
SUT1	5	SELECT START-UP TIME	1(UNPROGRAMMED)
STU0	4	SELECT	0(PROGRAMMED)

		START-UP TIME	
CKSEL3	3	SELECT CLOCK SUORCE	0(PROGRAMMED)
CKSEL2	2	SELECT CLOCK SUORCE	0(PROGRAMMED)
CKSEL1	1	SELECT CLOCK SUORCE	0(PROGRAMMED)
CKSEL0	0	SELECT CLOCK SUORCE	1(UNIPROGRAMMED)

RSTDISBLE: در حالت پیش فرض PC6 پایه ری ست
است. با برنامه این بیت, پایه PC6 به عنوان
پایه I/O استفاده می شود.

WDTON: در حالت پیش فرض WATCHDOG غیر فعال و کاربر بایستی نرم افزاری WATCHDOG را راه اندازی کند ولی زمانی که این بیت برنامه ریزی شود WATCHDOG همیشه روشن است .

SPIEN: در حالت پیش فرض برنامه ریزی شده و میکرو از طریق سریال SPL برنامه ریزی می شود . این بیت در مد برنامه ریزی سریال قابل دسترس نمی باشد .

CKOPT: بیت انتخاب کلاک که به صورت پیش برنامه ریزی نشده است . عملکرد این بیت بستگی به بیت های CKSEL دارد که در بخش 3-14 در انتهای همین فصل آمده است .

EESAVE: در حالت پیش فرض برنامه ریزی نشده و در زمان پاک شدن (ERASE) میکرو حافظه EEPROM پاک می شود ولی در صورتی که برنامه ریزی شود محتویات EEPROM در زمان پاک شدن میکرو , محفوظ می ماند .

BOOTSZO,BOOTSZI: برای انتخاب مقدار حافظه BOOT طبق جدول زیر برنامه ریزی می شوند و در

زمان برنامه ریزی شدن فیوز بیت BOOTRST

اجرای برنامه از آدرس BOOT آغاز خواهد شد .

BOOTSZ1	BOOTSZ0	BOOT SIZE	PAGES	APPLICTATION FALSH ADDRESS	BOOT FLASH ADDRESS	BOOT RESET ADDRESS
1	1	128 words	4	0x000-0xF7F	0xF80- 0xFFFF	0xF80
1	0	256 words	8	0x000-0xE7E	0xF00- 0xFFFF	0xF00
0	1	512 words	16	0x000-0xDFF	0xE00- 0xFFFF	0xE00
0	0	1024 words	32	0x000-0xBFF	0xC00- 0xFFFF	0xC00

جدول انتخاب مقدار حافظه BOOT توسط فیوز بیت

های 0.1BOOTSZ0

BOOTRST: بیتی انتخاب بردار ری ست BOOT که درحالت پیش فرض برنامه ریزی نشده و آدرس بردار ری ست \$0000 است و در صورت برنامه ریزی آدرس بردار ری ست به آدرسی که فیوز بیت های BOOTSZ1,BOOTSZ0 مشخص کرده اند تغییر می

یابد.

BOOTRST	RESET ADDRESS
1(UNPROGRAMMED)	RESET VECTOR =APPLICATION RESET (ADDRESS \$0000)
0(PROGRAMMED)	RESET VECTOR =BOOT LONDER RESET

جدول انتخاب آدرس بردار ری ست توسط فیوز

بیت BOOTRST

BODLEVEL: زمانی این بیت برنامه ریزی نشده (پیش فرض) باشد اگر ولتاژ پایه VCC از 2.7V پایین تر شود ری ست داخلی میکرو فعال شده و سیستم را ری ست می کند. زمانی که این بیت برنامه ریزی شده باشد اگر ولتاژ پایه VCC از 4V پایین تر شود ری ست داخلی میکرو فعال شده و میکرو را طبق شکل 1-3 ری ست می کند.

BODEN: برای فعال کردن عملکرد BROWN-OUT این بیت بایستی برنامه ریزی شده باشد این بیت به صورت پیش فرض برنامه ریزی نشده است.

BODEN,BODLEVEL	BROWN-OUT DETECTION
11	DISABLE
10	DISABLE
01	AT VCC=2.7V
00	AT VCC=4.0V

جدول سطوح مختلف ولتاژ برای مدار BROWN-OUT

SUT1,SUT0 : برای انتخاب زمان START-UP بکار برده می شوند. عملکرد این دو بیت در بخش 3-14 در انتهای همین فصل کاملاً توضیح شده است .

CKSEL3... CKSEL0 : عملکرد این بیت ها در بخش 3-14 در انتهای همین فصل کاملاً توضیح داده شده است .

خصوصیات جانبی

- دو تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 8 بیتی با PRESCALER مجزا و دارای مد COMPARE.

- یک تایمر- کانتر (TIMER/COUNTER) 16 بیتی با PRESCALER مجزا و دارای مدهای CAPTURE, COMPARE

- 4 کانال خروجی PWM

8- کانال مبدل آنالوگ به دیجیتال 10 بیتی.

8 کانال SINGLE-ENDED

دارای 7 کانال تفاضلی در بسته بندی TQFP

دارای دو کانال تفاضلی با کنترل گین 200x,10x,1x

در بسته بندی TQFP

- یک مقایسه کننده آنالوگ داخلی.

- USART سریال قابل برنامه ریزی .

- WATCHDOG قابل برنامه ریزی با اسیلاتور

داخلی .

- قابلیت ارتباط با پروتکل سریال دو سیمه

(TWO-WIRE)

- قابلیت ارتباط سریال SPI به صورت

MASTER/SLAVE

خصوصیات ویژه میکروکنترلر

- POWE -ON RESET CIRCUIT و مدار BROWN-OUT

قابل برنامه ریزی.

- دارای اسیلاتور RC داخلی کالیبره شده

- منابع وقفه (INTERRUPT) داخلی و خارجی

- دارای 6 حالت (SLEEP) NOISE ADC
REDUCION,EXTENDED STANBY,STANDBY,POWER-
(SAVE,IDLE,POWER -DOWN

- عملکرد کاملاً ثابت.

- توان مصرفی پایین و سرعت بالا توسط تکنولوژی
CMOS

ولتاژ های عملیاتی (کاری)

- 2.7v تا 5.5v برای (ATMEGA8535L)

- 4.5v تا 5.5v برای (ATMEGA8535)

فرکانسهای کاری

- 0MHZ تا 8MHZ برای (ATMEGA8535L)

- 0MHZ تا 16MHZ برای (ATMEGA8535)

خطوط I/O و انواع بسته بندی

- 32 خط ورودی / خروجی (I/O) قابل برنامه ریزی.

- 40 پایه (PIN) نوع PDIP , 44 پایه نوع PLCC ,

44 پایه نوع MLF و 44 پایه نوع TQFP.

محیط برنامه نویسی

BASCOMAVR

انواع متنوعی از کامپایلرهای AVR عرضه شده اند که در این میان کامپایلرهای BASCOM , CODEVISION و FASTAVR از اهمیت و اعتبار بیشتری برخوردار هستند . در این فصل قصد داریم به معرفی یکی از قویترین آنها به نام BASCOM AVR ویرایش 1.11.7.4 بپردازیم . BASCOM تمام میکروهای AVR را حمایت کرده و از زبان BASIC برای برنامه نویسی AVR ها استفاده می نماید . در این فصل منوهای BASCOM به طور کامل تشریح شده اند . از قابلیت های بسیار ارزنده محیط BASCOM داشتن تحلیل گریا به عبارتی SIMULATOR داخلی است که برای یادگیری برنامه نویسی AVR بسیار کارآمد است .

ورودی سیگنال آنالوگ ADC و مقایسه کننده آنالوگ , ایجاد پالس بر روی پایه ای خاص , صفحه کلید LCD,4x4 , ایجاد تمام وقفه ها به

صورت اختیاری ، نوشتن و خواندن حافظه EEPROM و SRAM و رویت تمام رجیسترها و متغیر های محلی و سراسری برنامه ، اجرای برنامه به صورت خط به خط ، رویت صفر یا یک بودن تمام پایه توسط LED ، تغییر منطق پایه دخواه وبسیاری از امکانات دیگر توسط محیط تحلیل گر (SIMULATOR) و از همه مهمتر برنامه نویسی ساده باعث شده است که این کامپایلر در کنار دیگر کامپایلرهای معروف مورد تایید و استفاده برنامه نویسان قرار گیرد .

در انتهای این فصل نیز قصد داریم به ساخت STK200/300 PROGRAMER به وسیله یک بافر و ساخت نوع دیگر را که در عرض مدت بسیار کوتاهی قابل ساخت است پردازیم .

1-4 معرفی منوهای محیط BASCOM

پس از اجرای برنامه BASCOM پنجره متوسط برنامه نویسی BASCOM ظاهر خواهد شد . اگر اولین راه اندازی شما باید پنجره خالی خواهد

بود در غیر اینصورت آخرین فایلی که باز شده بود ظاهر می شود.

منوی FILE

ایجاد فایل جدید (FILE NEW)

با انتخاب این گزینه یک پنجره جدید که شما قادر به نوشتن برنامه در آن هستید ایجاد می شود.

باز کردن فایل (FILE OPEN)

با انتخاب این گزینه شما قادر به فراخوانی فایلی که در حافظه موجود است می باشید.

BASCOM فایلها را به صورت استاندارد ASCII

ذخیره می کند. بنابراین شما می توانید از

ویرایشگری مانند NOTEPAD برای نوشتن برنامه

استفاده کنید و سپس آن را به محیط انتقال

دهید.

بستن فایل (FILE CLOSE)

این گزینه پنجره برنامه فعال را می بندد. اگر

در فایل تغییری ایجاد کرده اید ابتدا باید

قبل از بستن آن را ذخیره نمایید.

ذخیره فایل (FILE SAVE)

با این گزینه شما قادر به ذخیره فایل به صورت ASCII در حافظه کامپیوتر خواهید بود.

ذخیره کرده بعنوان (FILE PRINT PREVIEW)

این گزینه نشان می دهد که فایل متنی موجود برنامه در هنگام پرینت به چه صورت خواهد بود.

پرینت فایل (FILE PRINT)

با این گزینه شما می توانید فایل برنامه موجود را پرینت نمایید .

خروج از فایل (FILE EXIT)

با این گزینه شما قادر خواهید بود از محیط BASCOM خارج شوید ولی در صورتی که شما در برنامه تان تغییری داده اید و آن را ذخیره نکرده اید ، پیش از خروج هشدار میدهد .

EDIT منوی

EDIT UNDO

با این گزینه شما می توانید دستکاری اخیرتان در برنامه را از بین ببرید.

EDIT REDO

با این گزینه شما می توانید دستکاری اخیرتان را که از بین برده بودید دوباره برگردانید.

EDIT CUT

با این گزینه شما می توانید متن انتخاب شده را برید و به محل جدیدی انتقال دهید .

EDIT COPY

با این گزینه شما می توانید متن انتخاب شده را کپی کرده و به محل جدیدی انتقال دهید.

EDIT PAST

با این گزینه شما می توانید متنی را که قبلاً COPY یا CUT کرده بودید در محل مورد نظر بچسبانید.

EDIT FIND

با این گزینه شما می توانید متنی را در برنامه تان جستجو کنید.

EDIT FIND NEXT

با این گزینه شما می توانید متن مورد جستجو را دوباره جستجو نمایید.

EDIT REPLACE

با این گزینه شما می توانید متنی را جایگزین متن موجود در برنامه نمایید. یعنی در قسمت **TEXT TO** **FIND** متن مورد جستجو که باید توسط متن دیگری جایگزین شود را تایپ کنید و در قسمت **REPLACE** **WITH** متنی را که باید جایگزین شود تایپ کنید.

EDIT GOTO

با این گزینه شما می توانید مستقیماً و به سرعت به خط دلخواهی بروید.

EDIT TOGGLE BOOKMAR

با این گزینه شما می توانید در جاهای خاصی از برنامه که مورد نظر شماست نشانه گذاری کنید و به آنها توسط دستور **EDIT GOTO BOOKMAR** دسترسی پیدا کنید.

EDIT GOTO BOOKMAR

با این گزینه شما می توانید به نشانه هایی که قبلاً گذاشته اید پرش نمایید.

EDIT IDENT BLOCK

با این گزینه شما میتوانید متن انتخاب شده را به اندازه یک TAB به سمت راست منتقل کنید.

EDIT UNIDENT BLOCK

با این گزینه شما می توانید متن انتخاب شده را به اندازه یک TAB به سمت چپ منتقل کنید.

PROGRAM منوی

PROGRAM COMPILE

با این گزینه (یا کلید F7) شما قادر به ترجمه برنامه به زبان ماشین (COMPILE) خواهید بود. برنامه شما با انتخاب این گزینه پیش از COMPILE ذخیره خواهد شد و فایل های زیربسته به انتخاب شما در OPTION COMPILER SETTING ایجاد خواهند شد.

XX.BIN فایل باینری که میتوانید در میکروکنترلر PROGRAM شود.

XX.DBG فایل DEBUG که برای نرم افزار شبیه ساز BASCOM مورد نیاز است .

XX.OBJ فایل OBJECT که برای نرم افزار AVR STUDIO مورد نیاز است .

XX.RPT فایل گزارشی

XX.HEX فایل هگزدسیمال اینتل که برای بعضی از انواع PROGRAMMER ها مورد نیاز است .

XX.ERR فایل خطا که فقط در هنگام بروز خطا ایجاد می شود .

XX.EEP داده هایی که باید در EEPROM برنامه ریزی شوند در این فایل نگهداری می گردند .

اگر خطایی در برنامه موجود باشد شما پیغام خطا را در یک کادر محاوره ای دریافت خواهید کرد و COMPILE متوقف می شود با کلیک به روی هر کدام از آنها به خطی که خطا در آن رخ داده است پرش خواهید کرد و علامت در اول خط خطا قرار می گیرد .

PROGTAM SYNTAX CHECK

بوسیله این گزینه برنامه شما برای نداشتن خطای املایی چک می شود . اگر خطایی وجود داشته باشد ، هیچ فایل ایجاد نخواهد شد .

PROGRAM SHOW RESULT

از این گزینه برای دیدن نتیجه COMPILE می توان استفاده کرد .

گزینه OPTION COMPILER OUTPUT را برای تعیین اینکه کدام فایلها باید ایجاد شوند را ببینند فایلهایی که محتوای آنها قابل مشاهده اند REPORT,ERROR می باشند.

PROGRAM SIMULATOR

با فشردن کلید F2 با این گزینه از منو PROGRAM شبیه ساز داخلی فعال خواهد شد . شما در برنامه با نوشتن کلمه کلیدی \$SIM قادر به شبیه سازی سریعتر برنامه می باشید. در صورت تمایل شما می توانید از شبیه سازی های دیگر مانند AVR STUDIO نیز استفاده کنید. برای شبیه سازی فایل های OBJ,DBG باید ایجاد شده

باشند . فایل OBJ در برنامه شبیه سازی AVR STUDIO و فایل DBG برای شبیه ساز داخلی مورد استفاده قرار می گیرد.

SEND TO CHIP

توسط این گزینه یا کلید F4 پنجره محیط برنامه ریزی ظاهر خواهد شد . شما می توانید توسط این گزینه میکرو مورد نظر خود را PROGRAM نمایید.

TOOLS منوی

TERMINAL EMULATOR

توسط این گزینه یا کلیدهای CTRL+T بالا آوردن TERMINAL EMULATOR می توانید از این محیط برای نمایش داده ارسالی و دریافتی در ارتباط سریال RS-232 بین میکرو و کامپیوتر استفاده نمایید.

LCD DESIGNER

توسط این گزینه می توانید کاراکترهای دخواه خود را طراحی نماید و بر روی LCD نمایش دهید .

پنجره محیط LCD DESIGNER

ماتریس LCD دارای 7x5 پیکسل می باشد که شما می توانید با کلیک چپ هر کدام از مربع ها را انتخاب و با کلیک دوباره آن از حالت انتخاب خارج کنید. دکمه SET ALL همه نقاط را انتخاب و CLEAR ALL همه را از همه انتخاب خارج می کند. پس از طراحی, کلیک OK را کلیک کنید. با این کار خط شامل تعدادی عدد مانند عبارت زیر به برنامه شما اضافه می گردد.

DEFLCDCHAR?,14,21,21,27,27,21,21,14

شما تنها می توانید هشت کاراکتر جدید را برای LCD تعریف کنید پس به جای علامت سوال می توانید یک عدد بین 0 تا 7 جایگزین کنید. کاراکتر طراحی شده را می توان توسط دستور LCD CHR(?) بعد از دستور CLS بر روی LCD نمایش داد.

GRAPHIC CONVERTOR

با کلیک بر روی این منو پنجره محیط GRAPHIC CONVERTOR نشان داده شده در صفحه بعد برای

تبدیل تصویر با پسوند BMP به تصویری با
پسوند PGF که قابل نمایش بر روی GRAPHIC LCD
است ظاهر می شود .
فایل دلخواه خود را با پسوند BMP توسط دکمه
LOAD وارد کرده و سپس با دکمه SAVE آن را در
کنار برنامه خود با پسوند BGF (BASCOM)
GRAPHIC FILE ذخیره کنید . فایل تبدیل شده به
صورت سیاه و سفید دوباره نمایش داده می شود و
با کلیک بر روی دکمه OK می توان از محیط خارج
شد . فایل ذخیره شده با فراخوانی در برنامه
قابل نمایش بر روی LCD گرافیکی است . انتخاب
نوع LCD توسط قسمت LCD TYPE انجام می گیرد .
فونت نوشتاری نیز میتواند 6*8 یا 8*8 پیکسل
باشد .

پنجره GRAPHIC CONVERTOR

منوی OPTIONS

OPTION COMPILER

با این منو شما می توانید گزینه های مختلف
کامپایلر را طبق زیر اصلاح نمایید :

OPTION COMPILER CHIP

انتخاب میکرو برای برنامه ریزی توسط این گزینه انجام می شود . در صورتی که از دستور \$REGFILE در برنامه استفاده کرده اید دیگر نیازی به انتخاب میکرو توسط این گزینه نیست .

OPTION COMPILER PUTPUT

با این گزینه میتوان فایل هایی که مایل به ایجاد آنها پس از کامپایل هستیم را انتخاب کرد. با این گزینه SIZE WARNING زمانی که حجم CODE از مقدار حافظه FLASHROOM تجاوز کرد کامپایلر توسط WARNING می کند.

OPTION COMPILER COMMUNICATION

نرخ انتقال (BAUDRATE) ارتباط سریال توسط این گزینه تعیین می شود که می توان یک نرخ جدید نیز تایپ کرد . گزینه FREQUENCY انتخاب فرکانس کریستال استفاده شده است که میتواند فرکانس اختیاری نیز باشد . در صورت پیکره بندی هر یک از امکانات فوق در برنامه نیازی به تنظیم کردن آنها در این منویست .

OPTION COMPILER LCD

گزینه OPTION COMPILER LCD نیز دارای قابلیت های زیر است :

در قسمت LCD TYPE نوع LCD را مشخص می کنیم .
گزینه BUS MODE مشخص می کند LCD به صورت 8 بیتی یا 4 بیتی کار کند . توسط گزینه DATA MODE تعیین می کنیم LCD به صورت PIN کار کند یا BUS و گزینه LCD ADDRESS مشخص کننده آدرس LCD در مد BUS است .
در صورت پیکره بندی هر یک از امکانات فوق در برنامه نیازی به تنظیم کردن آنها در این منو نیست .

OPTIONS PROGTAMMER

در این منو شما میتوانید PROGTTAMMER مورد نظر خود را انتخاب نمایید .

2-4 معرفی محیط شبیه سازی (SIMULATOR)

با اجرای محیط شبیه سازی پنجره زیر ظاهر خواهد شد . نوار ابزار دکمه هایی است که با فشار هر

کدام محیط خاصی انجام می شود که قصد داریم در
زیر به معرفی هر یک بپردازیم.

پنجره محیط شبیه سازی

RUN: نام این کلید **RUN** می باشد . با فشار
دادن این دکمه شبیه سازی آغاز می شود.

PAUSE: این دکمه **PAUSE** می باشد که باعث توقف
موقت شبیه سازی می شود و با فشردن دکمه **RUN**
شبیه سازی ادامه پیدا می کند.

STOP: این باعث توقف کامل شبیه سازی برنامه
جاری می شود و به این معناست که شما می توانید
برنامه را خط به خط اجرا کنید و می توان هنگام
فراخوانی توابع به داخل آنها رفته و مراحل
اجرای آنها را نیز بررسی کرد . این کار را با
فشاردن کلید **F8** نیز میتوانید انجام دهید . بعد
از هر بار اجرای این دستور شبیه سازی به حالت
PAUSE می رود .

STEP OVER: این دکمه شبیه دکمه قبلی است با
این تفاوت که در هنگام فراخوانی توابع به

داخل SUB ROUTINE نخواهد رفت. این کار را می
توانید با فشردن کلید SHIFT F8 نیز انجام دهید .
RUN TO: دکمه RUN TO شبیه سازی را تا خط
انتخاب شده انجام میدهد و سپس به حالت PAUSE
می رود (خط جاری باید شامل کدهای قابل اجرا
باشد) .

شبیه سازی سخت افزاری THE HARDWARE SIMULATOR

با کلیک روی این گزینه نمایش داده می شود.
پنجره محیط شبیه سازی سخت افزاری
قسمت بالای یک LCD مجازی می باشد که برای
نشان دادن داده های فرستاده شده LCD
استفاده می شود. نوار LED های قرمز رنگ پایین
خروجی پورتها را نشان می دهد . با کلیک روی هر
یک از LED های سبز رنگ که به عنوان ورودی
هستند وضعیت آن معکوس می شود و روشن شدن LED
به منزله یک کردن پایه پورت است . یک صفحه
کلید نیز تعبیه شده است که با دستور GERKBD()
در برنامه قابل خواندن می باشد . در ضمن

مقدار آنالوگ نیز هم برای مقایسه کننده آنالوگ و هم برای کانال های مختلف ADC قابل اعمال است .

REGISTERS: این دکمه پنجره رجیسترها را با مقادیر فعلی نمایش می دهد . مقادیرهای نشان داده شده در این پنجره هگزا دسیمال می باشد که برای تغییر هر کدام از آنها روی خانه مربوطه کلیک کرده و مقدار جدید را وارد کنید. (شکل زیر)

پنجره نمایش رجیسترهای RO-R31

I/O REGISTERS: دکمه I/O که برای نمایش رجیسترهای I/O استفاده می شود که مانند R قابل مقدار دهی است . (شکل زیر)

پنجره نمایش رجیسترهای I/O

VARIABLES گزینه

شما قادر به انتخاب متغیر با دو بار کلیک کردن در ستون VARIABLES می باشید با فشار دکمه ENTER در هنگام اجرای برنامه قادر به مشاهده مقدار جدید متغیر در برنامه خواهید بود .

همچنین می‌توانید مقدار هر متغیر را توسط VALUE تغییر دهید.

Variable	Value	Hex	Bin
Portb	0	0	00000000
WDTCR	0	0	00000000

گزینه LOCAL

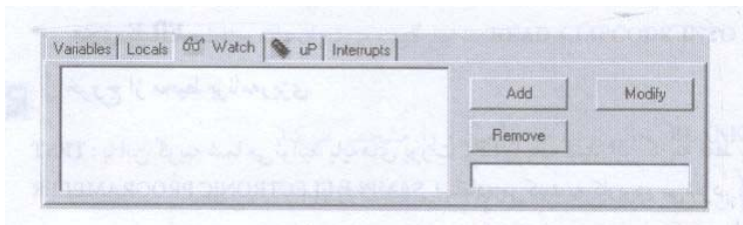
پنجره LOCAL متغیرهای محلی موجود در CUB یا FUNCTION را نشان می‌دهد. شما نمی‌توانید متغیرها را اضافه نمایید. پنجره نمایش متغیرهای محلی

Variable	Value	Hex	Bin

گزینه WATCH

گزینه WATCH می تواند برای وارد کردن وضعیتی که قرار است در خلال شبیه سازی ارزیابی شود مورد استفاده قرار گیرد و هنگامی که وضعیت مورد نظر صحیح شد شبیه سازی در حالت PAUSE قرار خواهد رفت . حالت مورد نظر در مکان متن تایپ نموده و دکمه ADD-BUTTON را فشار دهید . هنگامی که دکمه MODIFY-BOTTON فشار داده شود وضعیت مورد نظر را مورد بازنگری قرار می دهد و میتوان ارزش آن را تغییر داد . برای حفظ هر وضعیت شما باید آن را انتخاب کرده و دکمه REMOVE را فشار دهید .

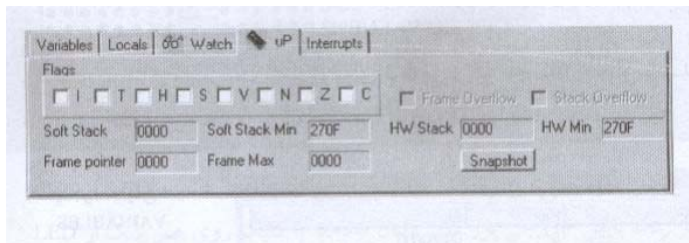
پنجره گزینه WATCH



گزینه UP

این گزینه وضعیت رجستر وضعیت (STATUS REG) را نشان می دهد . FLAG ها (پرچمها) را نشان می توان کلیک بر روی CHECK BOX ها تغییر وضعیت داد .

پنجره نمایش رجیستر وضعیت

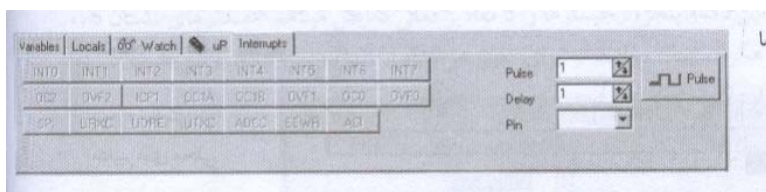


گزینه INTERRUPTS

این گزینه منابع وقفه (INTERRUPT) را نشان می دهد . هنگامی که هیچ ISR (INTERUPT) SERVICE R OUTINE بر نامه نویسی نشده باشد ,

همه دکمه ها غیر فعال خواهد بود واگر ISR نوشته شود , دکمه مربوط به آن فعال می شود وبا کلیک بر روی هر کدام از این دکمه ها مثلا OVFO برنامه وقفه مربوطه اجرا می شود . د رضمن شما می تواند روی یک پایه خالص پالس ایجاد نمایید .

پنجره نمایش انواع وقفه ها



پنجره بنفش رنگ محیط SIMULATOR همان محیط TERMINAL EMULATOR است که می تواند بعنوان خروجی و ورودی سریال تحلیل شود.

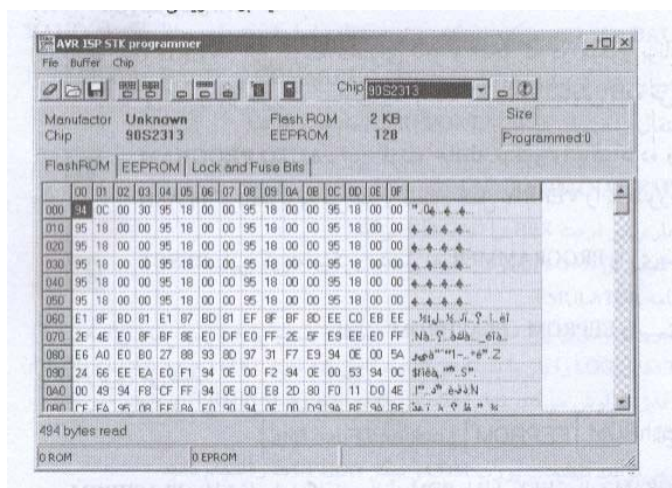
معرفی محیط برنامه ریزی

پنجره ارسال برنامه به میکرو هنگامی که RUN PROGAMMER انتخاب می شود ظاهر می گردد . با کلیک بر روی این منو و یا با فشردن کلید

F4 پنجره نشان داده شده در شکل 4-1 نمایان خواهد شد در این بخش قصد داریم به معرفی منوهای محیط برنامه ریزی بپردازیم. در صورتی که کامپایلر نتواند میکرو متصل به PROGRAMMER را شناسایی کند شکل 4-2 نشان داده خواهد شد. زمانی که میکرو متصل شده به PROGRAMMER با میکرو که برای برنامه نوشته شده است مطابقت نداشته باشد شکل 4-3 نمایش داده می شود

منوی FILE

خروج از محیط برنامه ریزی
 TEST: با این گزینه شما می توانید پایه های پورت LPT رایگ کنید. این گزینه فقط برای زمانی که شما از SAMPLE ELECTRONIC PROGRAMEE استفاده می کنید به کار برده می شود.



شکل 4-1 پنجره برنامه ریزی

منوی BUFFER

BUFFER CLEAR : این گزینه بافر را پاک می

کند .

LOAD FROM FILE : با این گزینه می توان بافر را

با فایلی پر کرد و آن در حافظه میکرو برنامه

ریزی کرد .

SAVE TO FILE : توسط این گزینه میتوان بافر

را در فایلی ذخیره کرد . بافر می تواند

محتوای حافظه یک میکرو باشد .

منوی CHIP

CHIP IDENTIFY : با این گزینه میتوان میکرو

بافر متصل PROGRAMMER را شناسایی کرد .

WRITE BUFFER TO CHIP : توسط این گزینه می

توان محتوای بافر را در حافظه ROM یا

EEPROM میکرو برنامه ریزی کرد .

RWAD CLIPCODE INTO BUFFER : با این گزینه می

توان داده حافظه کدی میکرو را خواند .

BLANK CHECK : داخلی بودن حافظه میکرو را

مشخص می کند .

ERASE: این گزینه محتوای حافظه برنامه و داده EEPROM را پاک می کند.

VERIF: این گزینه محتوای بافر و آنچه که در میکرو برنامه ریزی شده است را مقایسه می کند و در صورت تساوی پیغام **WERIFY OK** نمایش داده است .

AUTO PROGRAM: این گزینه حافظه میکرو را پاک کرده و برنامه مورد نظر را در حافظه FLASH برنامه ریزی می کند و سپس عمل **VERIFY** را به صورت خودکار انجام می دهد .

RESET: این گزینه میکرو متصل به **PROGRAMMER** را ری ست می کند.

گزینه های زیر نیز به ترتیب حافظه **EEPROM, FLASHROM** و بیت های **LOCK AND FUSE** را برنامه ریزی می کنند .

FLASHROM/ EEPROM/ LOCK AND FUSE BITS

FLASHROM: با انتخاب این گزینه حافظه **ROM** با فایل **HEX** برنامه **PROGRAM** می شود.

EEPROM: حافظه EEPROM توسط این گزینه برنامه

ریزی می شود .

LOCK AND FUSE BITS : با این گزینه شما

میتوانید در صورت سالم بودن میکرو بیت های قفل

وفیوز بیت های را برنامه ریزی کنید . توسط

دکمه های فرمان WEITE FSE میتوان LOCK را

برنامه ریزی کرد . توسط کلیدهای WRITE

FS و WRITE FSH و WRITE FSL و WRITE FSE به ترتیب می

توان FUSE BITS و FUSE BITS و FUSE BITS LOW BYTE

FUSE BITS EXTENDED BYTE و HIGT BYTE را برنامه

ریزی کرد .

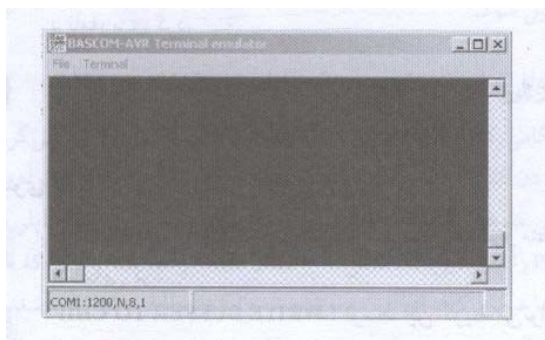
معرفی محیط TERMINAL EMULATOR

از این گزینه می توانید برای نمایش داده

ارسالی و دریافتی در ارتباط سریال RS-232

بین میکرو و کامپیوتر

استفاده نمایید .



TERMINAL EMULATOR

پنجره محیط TERMINAL EMULATOR

اطلاعاتی که شما در این محیط تایپ می کنید به میکرو ارسال و اطلاعاتی که از پورت کامپیوتر دریافت می شود در این پنجره نمایش داده می شود . هنگامی که شما در برنامه از SERIAL IN ویا SERIAL OUT استفاده می کنید , می توانید پس از PROGRAM کردن برنامه درون میکرو و اتصال آن به پورت سریال PC , داده های ارسالی توسط UART میکرو به بیرون را دریافت کرده و نمایش داد و از صحت و سقم آنها اطلاع یافت . همچنین اگر از دستوری مانند INKEY در برنامه استفاده کرده اید می توانید داده خود را از طریق پنجره TERMINAL EMULATOR به میکرو بفرستید . توجه داشته باشید که شما از نرخ انتقال BAUD مشابه در میکرو و کامپیوتر استفاده نمایید . به طور مثال اگر از BAUD برابر با 9600 استفاده میکنید میباید درگزینه COMMUNICATION SETTING نیز BAUD برابر 9600 را انتخاب کنید

. همچنین نرخ انتقال را میتوان در فایل
REPORT نیز مشاهده کرد .

منوهای محیط TERMINALEMULATOR

FILEUPLOAD: برنامه جاری در فرمت HEX را
UPLOAD می کند.

FILESCAPE: صرفنظر کردن از UPLOAD کردن فایل
.

FILEEXIT: خروج از برنامه EMULATOR

TERMINALCLEAR: پنجره ترمینال را پاک می
کند.

TERMINAL OPEN LOG: فایل LOG را باز یا بسته
می کند . هنگامی که فایل LOG وجود نداشته
باشد از شما در خواست نامی برای فایل گزارش می
کند. تمام اطلاعاتی که در پنجره **TERMINAL**
پرینت می شود . داخل فایل LOG ثبت می شود.

5-4 ساخت STK200/300 PROGRAMMER

در این بخش قصد داریم به ساخت STK200/300
PROGRAMMER در چند نوع توسط بافر 74HC244

بپردازیم . در صورت استفاده START KIT 200/300 از اتصالات J1,J2/JI طبق مدار شکل 4-4 صفحه بعد استفاده نمایید. این نوع PROGAMER از ارتباط SPI برای برنامه ریزی میکرو استفاده می کند در نتیجه میکروهایی که قابلیت ارتباط SPI را دارا هستند , می توان با آن برنامه ریزی کرد.

همانطور ه در شکل 4-4 نمایش داده شده است خروجی بافر به پایه های (POWER)VCC, RESET, GND,SCK(CLOCK),MOST,MISO از میکرو اتصال می یابد .

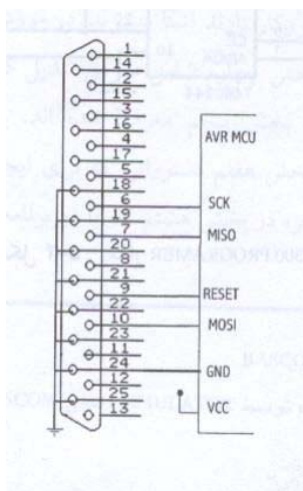
نکته

در صورت استفاده از این نوع PROGRAMMER ها , بایستی در منوی OPTION و گزینه PROGRAMMER نوع STK200/300PROGRAMMER را انتخاب نمایید .

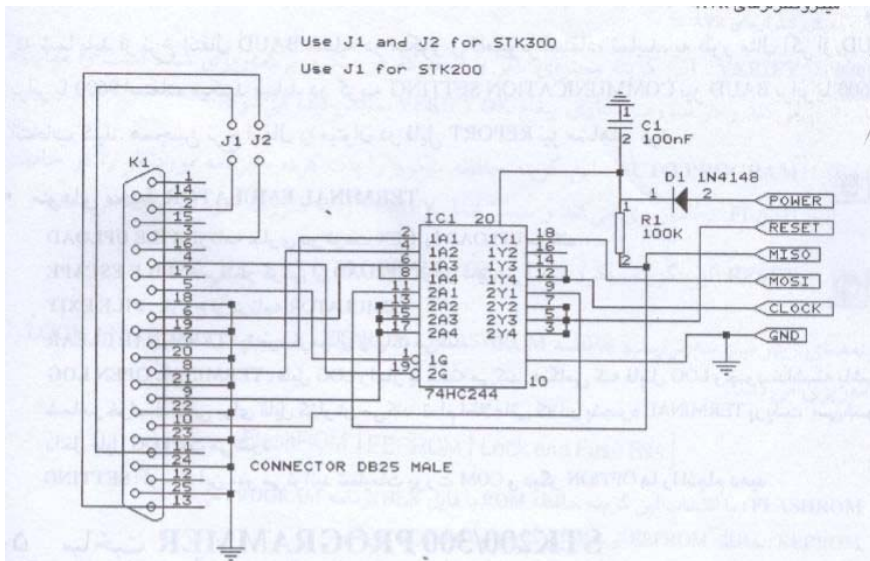
PROGRAMMER فوق را می توان به صورت مدار شکل 4-5 بهینه و به صورت مدار شکل 4-6 ساده کرد .

مدار STK200/300PROGRAMMER ساده

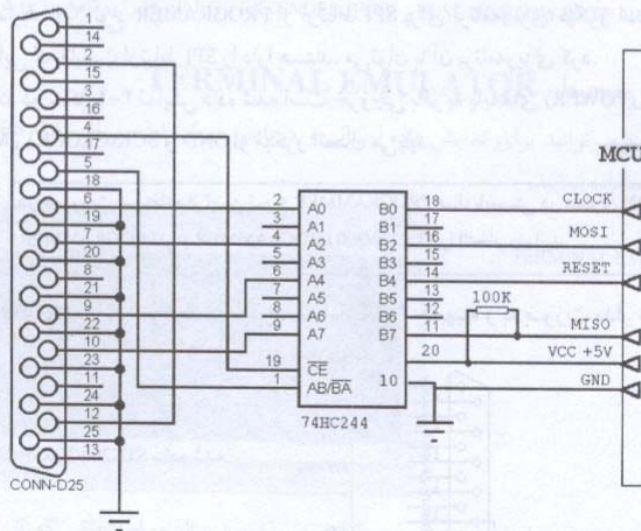
شده



مدار STK200/300PROGRAMMER



شکل ۴-۴ مدار STK200/300 PROGRAMER



شکل ۴-۵ مدار STK200/300 PROGRAMER بهینه شده

تشریح مدارات داخلی

در طراحی مدار این پروژه علاوه بر آی سی شتاب سنج ADXL202، میکرو کنترلر AVR و LCD از یک درایور دوتایی تمام پل L298 جهت درایو موتور DC گیربکسی استفاده گردیده است.

بعلاوه از دو عدد رگولاتور 7805 جهت تغذیه موتور گیربکسی و همچنین آی سی شتاب سنج استفاده شده است. تمامی این قطعات نیز به همراه مدارات مربوط به آنها در ادامه بطور کامل تشریح شده اند.

درایور دوتایی تمام پل L298

خصوصیات:

منبع ولتاژ فعال تا 45 ولت

جریان کلی DC تا 4 آمپر

ولتاژ اشباع پایین

حفاظت در برابر افزایش بیش از حد دما

ولتاژ منطقی ورودی از صفر تا سقف یک و نیم ولت. (ایمنی

بالا در مقابل نویز)

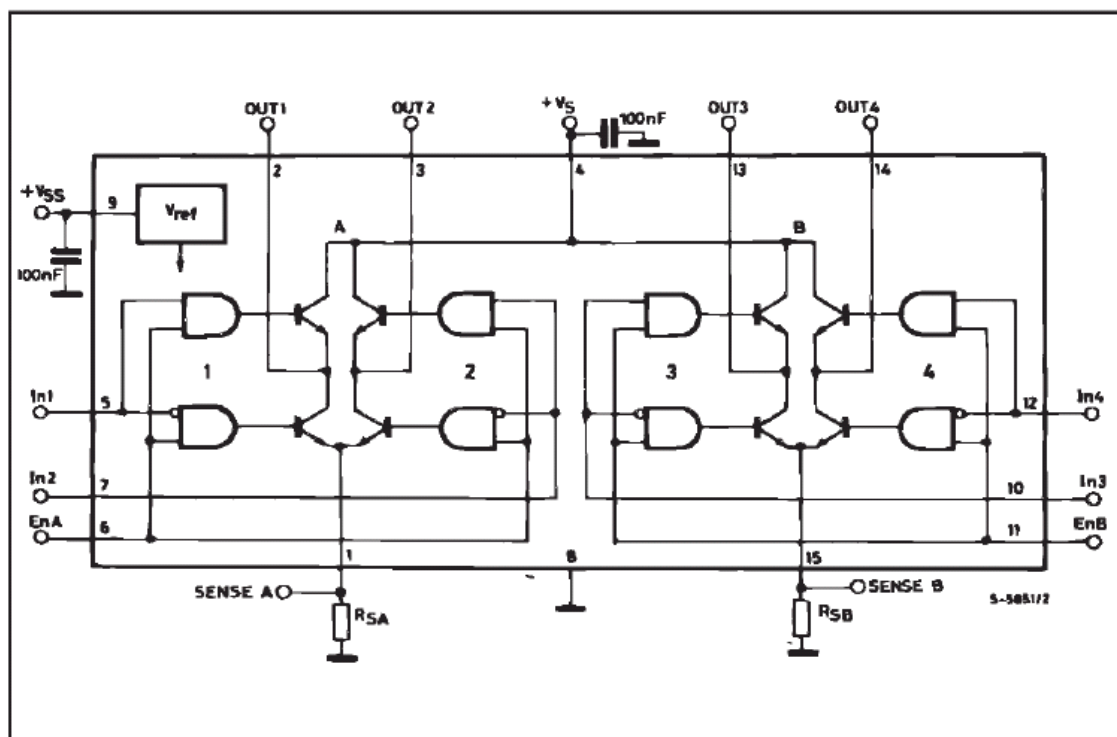
L298 یک مدار مجتمع یکپارچه با 15 پایه در دو نوع پکیج

Multiwatt و PowerSO20 میباشد. L298 یک درایور دوتایی تمام

پل با ولتاژ و جریان بالاست که برای سطوح TTL منطقی استاندارد طراحی گردیده و بارهای القایی نظیر رله ها ، سلنوئید ها ، موتور های DC و استپرموتورها را درایو میکند. دو عدد پایه فعال سازی برای این درایور طراحی شده است که توانایی فعال و یا غیر فعال کردن آن را با توجه به سیگنالهای ورودی مهیا میسازد.

امیتر ترانزیستورهای پایینی هر پل به یکدیگر متصل گردیده و ترمینالهای متناظر خروجی میتواند جهت ارتباط با یک مقاومت سنسور خروجی استفاده شود. یک منبع ولتاژ اضافی نیز جهت تامین میزان ولتاژ پایین تر برای مقادیر منطقی تعبیه شده است.

بلوک دیگر مربوط به این درایور در شکل زیر ارائه گردیده است.

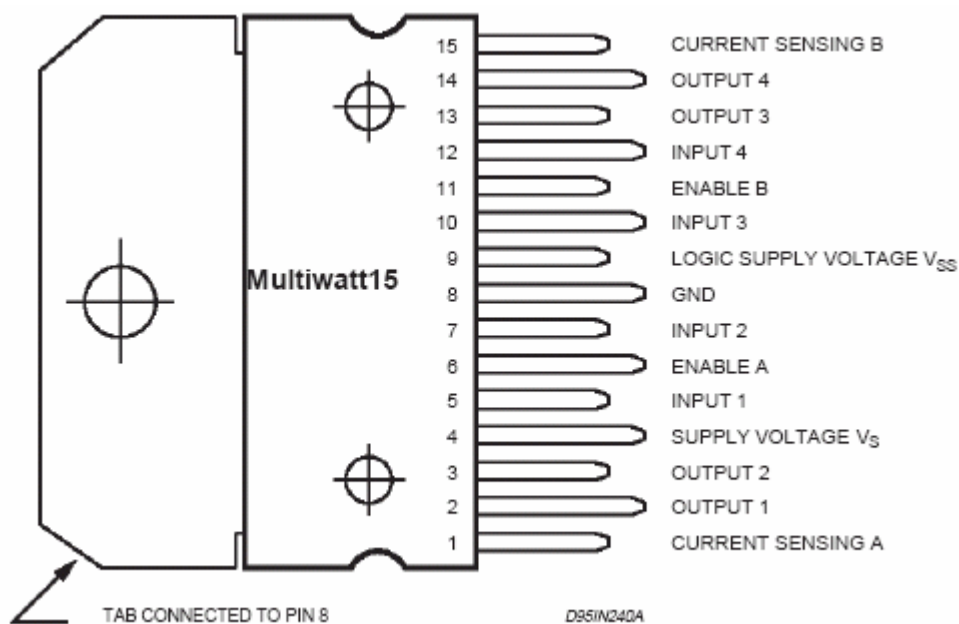


در جدول زیر مقادیر مطلق ولتاژهای بیشینه این درایور ارائه گردیده است.

جدول مقادیر ولتاژ بیشینه مطلق

Symbol	Parameter	Value	Unit
V_S	Power Supply	50	V
V_{SS}	Logic Supply Voltage	7	V
V_i, V_{en}	Input and Enable Voltage	-0.3 to 7	V
I_o	Peak Output Current (each Channel)		
	- Non Repetitive ($t = 100\mu s$)	3	A
	- Repetitive (80% on -20% off; $t_{on} = 10ms$)	2.5	A
	-DC Operation	2	A
V_{sens}	Sensing Voltage	-1 to 2.3	V
P_{tot}	Total Power Dissipation ($T_{case} = 75^\circ C$)	25	W
T_{op}	Junction Operating Temperature	-25 to 130	$^\circ C$
T_{stg}, T_j	Storage and Junction Temperature	-40 to 150	$^\circ C$

در شکل زیر نیز ترتیب و نام تمام پایه های درایور L298 ارائه گردیده است.



در جدول صفحه بعد کاربرد تك تك پایه ها توضیح داده شده است.

MW.15	PowerSO	Name	Function
1;15	2;19	Sense A; Sense B	Between this pin and ground is connected the sense resistor to control the current of the load.
2;3	4;5	Out 1; Out 2	Outputs of the Bridge A; the current that flows through the load connected between these two pins is monitored at pin 1.
4	6	V _S	Supply Voltage for the Power Output Stages. A non-inductive 100nF capacitor must be connected between this pin and ground.
5;7	7;9	Input 1; Input 2	TTL Compatible Inputs of the Bridge A.
6;11	8;14	Enable A; Enable B	TTL Compatible Enable Input: the L state disables the bridge A (enable A) and/or the bridge B (enable B).
8	1,10,11,20	GND	Ground.
9	12	VSS	Supply Voltage for the Logic Blocks. A100nF capacitor must be connected between this pin and ground.
10; 12	13;15	Input 3; Input 4	TTL Compatible Inputs of the Bridge B.
13; 14	16;17	Out 3; Out 4	Outputs of the Bridge B. The current that flows through the load connected between these two pins is monitored at pin 15.
-	3;18	N.C.	Not Connected

رگولاتور 7805

در مدار این پروژه دو عدد رگولاتور 7805 استفاده گردیده است. مشخصات این رگولاتور در زیر آمده است.

جریان خروجی تا حد يك و نیم ولت.

ولتاژ خروجی 5; 5.2; 6; 8; 8.5; 9;12; 15; 18; 24V;

حفاظت در برابر افزایش دمای بالا.

حفاظت در برابر اتصال کوتاه.

این رگولاتور میتواند رگوله سازی محلی آنکارد (ON-CARD)

را فراهم ساخته و مشکلات توزیع مربوط به رگولاسیون تك

نقطه را بر طرف سازد. این رگولاتور مجهز به محدود کننده جریان و خاموش کننده حرارتی می باشد. اگر میزان هیت سینک حرارتی کافی فراهم باشد این رگولاتور میتواند خروجی تا یک آمپر را داشته باشد.

اگرچه این رگولاتورها ابتداً به صورت رگولاتورهایی با ولتاژ ثابت طراحی شده اند، این رگولاتورها میتوانند به عنوان المانهای خروجی جهت بدست آوردن ولتاژ و جریان قابل تنظیم مورد استفاده قرار گیرند.

همانطور که گفته شد در مدار این پروژه از دو رگولاتور 7805 استفاده گردیده است. دلیل اینکار جلوگیری از انتقال نویز مدار تغذیه موتور گیربکسی به آی سی بسیار حساس شتاب سنج ما یعنی ADXL202 بوده است. در واقع با وجود اینکه آی سی شتاب سنج و موتور گیربکسی هر دو جهت تغذیه خود به ولتاژ رگوله شده برابر نیاز دارند، مابرای جلوگیری از انتقال نویز موتور گیربکسی به آی سی شتاب با استفاده از رگولاتور اول ولتاژ 5 ولت را برای تغذیه ADXL202 و با استفاده از رگولاتور دوم ولتاژ 5 ولت رگوله را جهت تغذیه موتور گیربکسی تامین کرده ایم.

همانطور نیز که در مدار پروژه ملاحظه می گردد به دلیل وجود نویزهای الکترومغناطیسی که توسط موتور DC گیربکسی ایجاد میگردد محل قرار گیری این موتور در حداکثر فاصله ممکن از آی سی شتاب تعبیه گردیده است.

علاوه بر این با استفاده از یک خازن 470 میکرو فارادی در ورودی این رگولاتور و همچنین استفاده از یک خازن 10 میکرو فارادی به موازات یک خازن 470 میکرو فارادی در خروجی آن عمل فیلترینگ به صورت کامل تری ساپورت گردیده است.

در زیر جدول مربوط به مقادیر مطلق بیشینه این آی سی ارائه گردیده است.

جدول مقادیر مطلق بیشینه

Symbol	Parameter		Value	Unit
V_I	DC Input Voltage	for $V_O = 5$ to 18V	35	V
		for $V_O = 20, 24V$	40	
I_O	Output Current		Internally Limited	
P_{tot}	Power Dissipation		Internally Limited	
T_{stg}	Storage Temperature Range		-65 to 150	°C
T_{op}	Operating Junction Temperature Range	for L7800	-55 to 150	°C
		for L7800C	0 to 150	

در اینجا نیز جدول مربوط به اطلاعات حرارتی این رگولاتور ارائه شده است.

جدول مربوط به اطلاعات حرارتی

Symbol	Parameter	D ² PAK	TO-220	TO-220FP	TO-220FM	TO-3	Unit
$R_{thj-case}$	Thermal Resistance Junction-case Max	3	5	5	5	4	°C/W
$R_{thj-amb}$	Thermal Resistance Junction-ambient Max	62.5	50	60	60	35	°C/W

شایان ذکر است که علاوه بر تدابیر مذکور در بخش قبل جهت محافظت هرچه بیشتر آی سی شتاب سنج ADXL202 در مقابل نویزهای الکترونیکی در مدار ورودی این آی سی از یک خازن 10 میکرو فاراد جهت حذف نویزهای بزرگ اعمالی از

طرف تغذيه ،موتور گيربكسي و همچنين كلاك ميكرو كنترلر
تعبيه شده است.جهت حذف نويزهاي كوچكتر(مانند ريپل ها)
نيز از يك خازن 470 نانو فاراد و همچنين يك عدد سلف 100
ميلي هانري مطابق آنچه در نقشه شماتيك مدار پزوژه نشان
داده شده استفاده گرديده است.

موتور گيربكسي DC

در انجام اين پروژه به سه دليل عمده از موتور گيربكسي
DC به جاي استپر موتور استفاده گرديده است.

الف)دقت بالاتر موتور گيربكسي نسبت به استپر موتور.

ب)حجم و وزن كمتر موتور گيربكسي نسبت به استپر موتور.

ج)قدرت بيشتر موتور گيربكسي نسبت به استپر موتور.

شايدان ذكر است موتور گيربكسي مورد استفاده در اين
پروژه از نوع DC ، 160rpm ميباشد.

```

'war car-----
$regfile = "m32def.dat"
$crystal = 8000000
'config-----
Config Lcdpin = Pin , Db4 = Porta.2 , Db5 = Porta.3 , Db6 = Porta.4 , Db7 = Porta.5 , E =
Porta.1 , Rs = Porta.0
Config Lcd = 16 * 2
Config Pinc.0 = Output : Config Pind.7 = Output
M1 Alias Portc.0 : M2 Alias Portd.7
Cursor Off
'dim-----
Dim Yin As Integer
Dim D As Integer
'main-----
Do
  Cls
  Locate 1 , 5
  Lcd "aX ="
  Lcd Yin
  Locate 2 , 8
  Lcd "***"

  Pulsein Yin , Pinb , 0 , 0
  Yin = 167 - Yin

  If Yin > 0 Then
    M1 = 1 : M2 = 0
    D = Abs(yin)
    D = D * 3
    Waitms D
    M1 = 1 : M2 = 1
    Lcd ">>"
  End If

  If Yin < 0 Then
    M1 = 0 : M2 = 1
    D = Abs(yin)
    D = D * 3
    Waitms D
    M1 = 1 : M2 = 1
    Locate 2 , 6
    Lcd "<<"
  End If

  Waitms 150
Loop
End

```

شرح عملکرد برنامه

1-تعریف متغیرها و پایه ها

در ابتدا توسط دستور زیر کامپایلر را به میکروکنترلر معرفی میکنیم.

```
$regfile = "m32def.dat"
```

سپس توسط دستور زیر کریستال اسیلاتور را تعریف میکنیم که 8مگا هرتز میباشد.

```
$crystal = 8000000
```

در اینجا به توسط دستور Config Lcdpin مطابق زیر پایه های نمایشگر را به میکرو معرفی مینماییم.

```
Config Lcdpin = Pin , Db4 = Porta.2 , Db5 = Porta.3 , Db6 = Porta.4 , Db7 =  
Porta.5 , E = Porta.1 , Rs = Porta.0
```

در اینجا نوع نمایشگر 2*16 توسط دستور زیر معرفی میگردد.

```
Config Lcd = 16 * 2
```

پایه هایی از میکرو که به وسیله مقادیر منطقی آنها جهت حرکت موتور گیربکسی به وسیله درایور آن تغیر میکند توسط دستور زیر به عنوان خروجی های میکرو به سمت درایور موتور تعریف میگرددند.

Config Pinc.0 = Output : Config Pind.7 = Output

برای تغییر نام یک پایه جهت ایجاد سهولت در کاربرد های متعدد در برنامه از دستور Alias استفاده مینمایم که در اینجا مطابق ذیل خروجیهای میکرو به سمت موتور را به ترتیب M1 و M2 نام گذاری کرده ایم.

M1 Alias Portc.0 : M2 Alias Portd.7

دستور زیر خط چشمک زن موجود بر روی نمایشگر را خاموش مینماید.

Cursor Off

Yin متغییری است که برای نمایش پهنای پالس خروجی مورد استفاده قرار میگیرد. در این پروژه مقدار صحیح این متغیر مورد استفاده است که به وسیله دستور Dim ...As Integer مطابق زیر مقدار صحیح آن به دست می آید.

Dim Yin As Integer

D متغیر دیگری از نوع متغیر Yin میباشد که بر اساس مقدار Yin مطابق آنچه که در ادامه ذکر خواهد شد بدست میآید. از این متغیر مقدار صحیح آن مورد استفاده قرار میگیرد که به وسیله دستور زیر بدست میآید.

Dim D As Integer

توضیحات مربوط به قسمت اصلی برنامه

به وسیله دستور Cls صفحه نمایشگر پاک میشود.

Cls

بر روی صفحه نمایشگر محل نمایش میزان شیب در سطر اول و ستون پنجم در نظر گرفته شده که مطابق زیر با دستور Locate در محل مورد نظر نمایش داده میشود.

Locate 1 , 5

Lcd "aX ="

Lcd Yin

برای زیبایی بیشتر نمایش شیب علامت ** را قبل از نمایش میزان شیب به وسیله دستور زیر قرار میدهیم.

Locate 2 , 8

Lcd "***"

دستور Pulsein

توسط این دستور می توان مدت زمان بین تغییر وضعیت پایه دلخواه را از منطق 1 به 0 و یا بالعکس آشکار کرد:

PULSEIN var , PINX , PIN , STATE

که در آن:

var یک متغیر حرفیست که برای نتیجه به کار میرود.

PINX یک پین رجیستر مانند PIND است.

PIN شماره پینی است که پالس را دریافت میکند و میتواند عدد (1-7) باشد.

و STATE که در میتواند مقدار صفر یا یک را داشته باشد.

صفر به معنای نمونه سیگنال گذرنده از حالت صفر تا یک و یک به معنای نمونه سیگنال گذرنده از حالت یک تا صفر میباشد.

در اینجا بوسیله دستور **Pulsein** مطابق زیر مقدار **Yin** (برای لبه پایین رونده) به **Pinb 0** اختصاص میابد (پایه **PORTB0**).

شایان ذکر است میزان **Yin** برابر **Yin-167** در نظر گرفته شده است. در واقع عدد **167** در اینجا مشخص کننده عددی است که ما به ازای شیب صفر در خروجی بدست آورده ایم. مقدار **167** از طریق کالیبراسیون آی سی **ADXL202** در شیب صفر بدست آمده است. در واقع این مقدار اندازه ای است که به وسیله برنامه زیر در ازای شیب صفر بر روی **LCD** به عنوان مقدار **Yin** نمایش داده میشود.

```
'calibration-----
$regfile = "m32def.dat"
$crystal = 8000000
'config-----
Config Lcdpin = Pin , Db4 = Porta.2 , Db5 = Porta.3 , Db6 = Porta.4 , Db7 = Porta.5 , E =
Porta.1 , Rs = Porta.0
Config Lcd = 16 * 2
Config Pinc.0 = Output : Config Pind.7 = Output
M1 Alias Pinc.0 : M2 Alias Pind.7
'dim-----
Dim Yin As Integer : Dim Xin As Integer
'main-----
Cls

Do
  Cls
  Lcd Xin
  Locate 2 , 1
  Lcd Yin
  Pulsein Yin , Pinb , 0 , 0
  Pulsein Xin , Pinb , 1 , 0
  Waitms 150
Loop
End
```


در واقع در حالي كه اي سي ADXL202 به صورت موازي با سطح زمين قرار دارد يعني بردار شتاب گرانش بر آن كاملا عمود مي باشد، مقدار پالس حالت صفر ما (قسمت پايين رونده) حدود $1/67$ ميلي ثانيه مي باشد. ميدانيم كه كانتر ميكرو به ازاي هر 10 ميكرو ثانيه يك واحد افزايش مي يابد و بنابراين در مدت $1/67$ ميلي ثانيه مقدار 167 را خواهد شمرد و اين همان عددي است كه مطابق مطالب ذكر شده در بالا توسط برنامه calibration بدست آمده و بر روي LCD نمايش داده شده است.

بنابراين مطابق آنچه ذكر گرديد در اين قسمت از برنامه ما ميكرو راپس از كايبراسيون نرم افزاري مطابق زير قادر به اندازه گيري ميزان اختلاف اندازه پالس فرستاده شده از آي سي شتاب سنج با ميزان آن در حالت شيب صفر به ازاي هر تغيير شيب در هر يك از دو جهت مثبت و منفي مي نماييم.

Pulsein Yin , Pinb , 0 , 0

Yin = 165 - Yin

پس از تعيين ميزان اختلاف اندازه پالس بايتسي جهت حركت موتور گيربكسي بر اساس ميزان مشخص و در جهت لازمه حلقه هاي نرم افزاري با عملکرد كنترلي P نوشته شود.

با استفاده از دستور شرطي IF ...THEN ...END IF مطابق زير حلقه هاي مربوطه را مينويسيم.

در حلقه نخست مطابق زیر با شرط مثبت بودن حاصل Yin با تعیین مقادیر منطقی M1 و M2 جهت حرکت موتور مشخص میشود.

If Yin > 0 Then

M1 = 1 : M2 = 0

برای تعیین میزان حساسیت (سرعت حرکت موتور) از ضریب $k = 3$ به عنوان ضریب کنترل تناسبی استفاده مینماییم و آن را در مقدار ورودی یعنی جزئی صحیح Yin ضرب مینماییم. در واقع مقدار نهایی حاصل که به عنوان مقدار D نهایی به میکرو معرفی میگردد تعیین کننده زمان حرکت موتور گیربکسی بر اساس واحد میلی ثانیه است. پس از انجام این مرحله در پایان هر حلقه مدت انتظار 150 میلی ثانیه به عنوان زمان انتظار برای دریافت تغییرات جدید بوسیله دستور Waitms150 منظور گردیده است.

در انتهای هر جزء حرکت با قرار دادن دو مقدار M1 و M2

برابر 1 منطقی موتور از حرکت باز ایستاده و منتظر فرمان بعدی حرکت میماند.

در مدت حرکت به هر کدام از دو جهت منفی و مثبت بوسیله علامت <> و یا << جهت حرکت مشخص میگردد.

D = Abs(yin)

D = D * 3

Waitms D

M1 = 1 : M2 = 1

Lcd ">>"

End If

If Yin < 0 Then

M1 = 0 : M2 = 1

D = Abs(yin)

```
D = D * 3
Waitms D
M1 = 1 : M2 = 1
Locate 2 , 6
Lcd "<<"
End If
Waitms 150
Loop
End
```