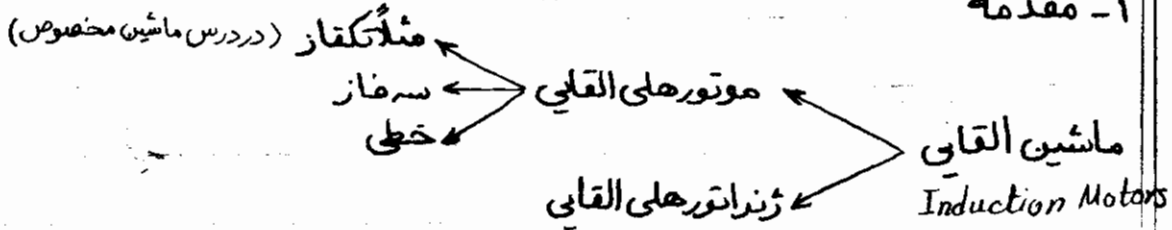
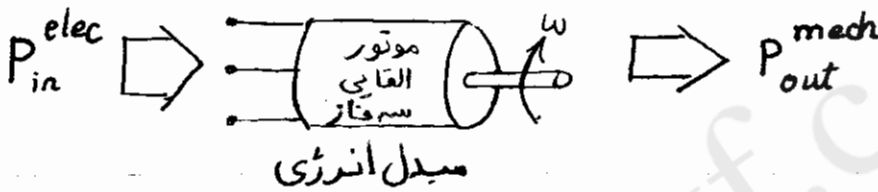


فصل دوم: ماشین‌های القایی سه فاز

۱- مقدمه



نام دیگر ماشین القایی، ماشین آسنکرون است.



در موتور القایی خطی P_{in}^{elec} مستقیماً به P_{out}^{mech} تبدیل می‌شود و حرکت چرخشی نخواهد

بود، بلکه بر روی یک خط حرکت خواهیم داشت. (در این ماشینها حرکت چرخشی به خطی

تبدیل نمی‌شود و مستقیماً حرکت خطی را بوجود می‌آوریم).

stator	استاتور	ایستنا
Rotor	روتور	چرخان

اهمیت و مزایای این موتورها:

- ارزانی

- قابلیت اطمینان بالا

- محکم و استقامت مکانیکی بالا

- سرعت نسبتاً ثابت

۱- بازدهی نسبتاً خوب

۲- مقدمه‌ای بر اجزای موتور القایی سه فاز

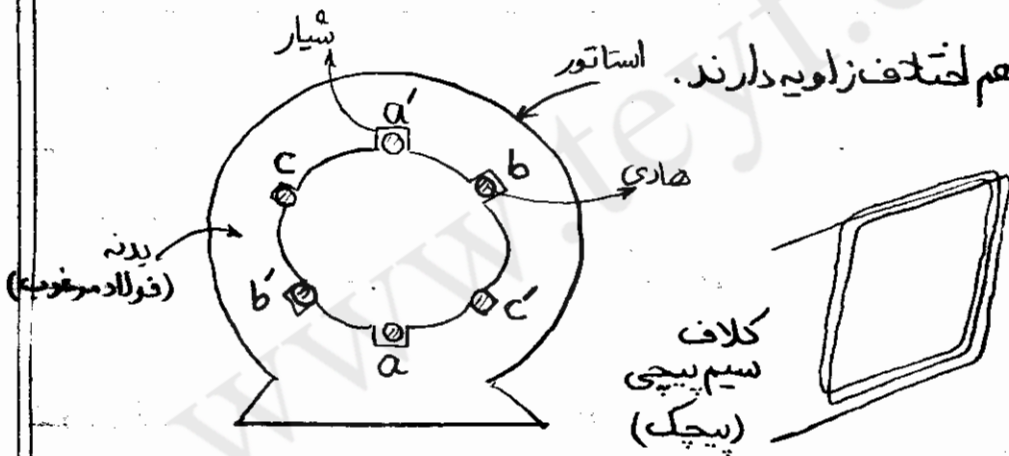
۲-۱ استاتور

سه ترمینال سه فاز با یکی از انواع اتصالها به شبکه وصل می‌شوند و اولین وظیفه

استاتور این است که بتواند سیم پیچی‌های سه فاز را در بر بگیرد. برای قرار گرفتن

هایها در استاتور نیاز به شیار داریم. چون سیستم سه فاز است شیارها از نظر

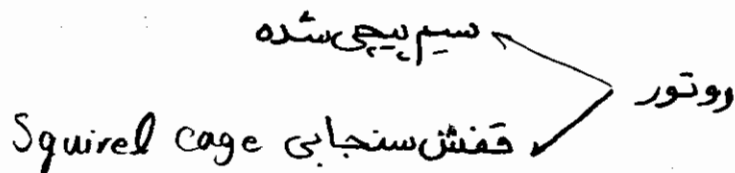
فیزیکی 120° با هم اختلاف زاویه دارند.



در عمل تعداد شیارها بسیار زیاد است چون تعداد سیم‌های زیاد را در یک شیار نمی‌توان

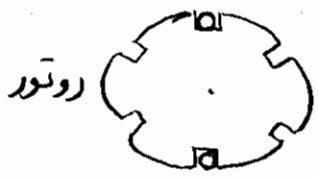
قرار داد. لذا برای هر فاز چند شیار وجود دارد.

۲-۲ روتور

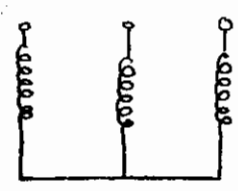
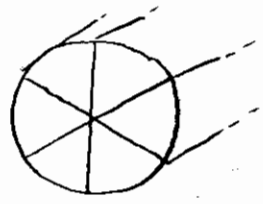


روتور سیاهی شده، کلافهای فازها با اختلاف 120° بر روی روتور قرار دارند

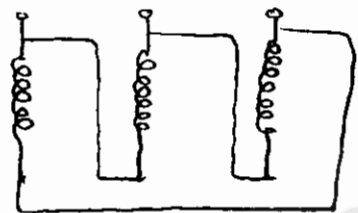
(به جای اینکه در بدنه استاتور قرار بگیرند)



روتور



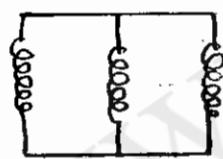
اتصال ستاره



اتصال مثلث

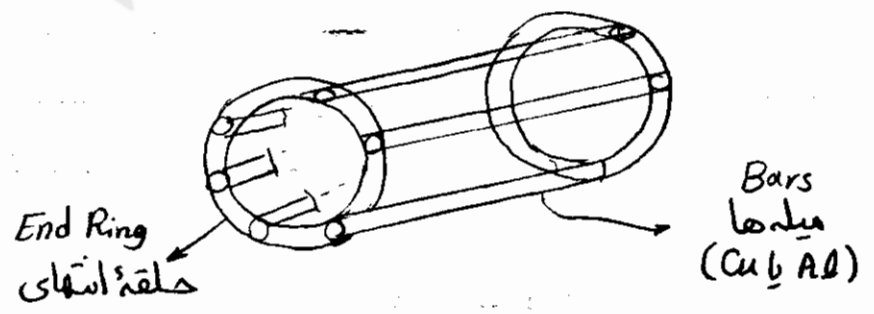
اتصالات در مورد استاتور یا به صورت مثلث است یا به صورت ستاره .

در روتور اتصالات در دو انتها اتصال کوتاه هستند . (در واقع اتصال شماره است که

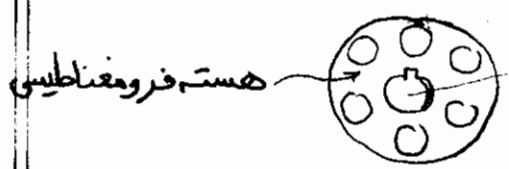


در یک انتها اتصال کوتاه شده است).

روتور قفس سنجایی به جای استفاده از هادی از میله های استفاده می شود



مشاهده می کنیم میله ها در دو انتها اتصال کوتاه شده اند و میله ها جای هادی را در



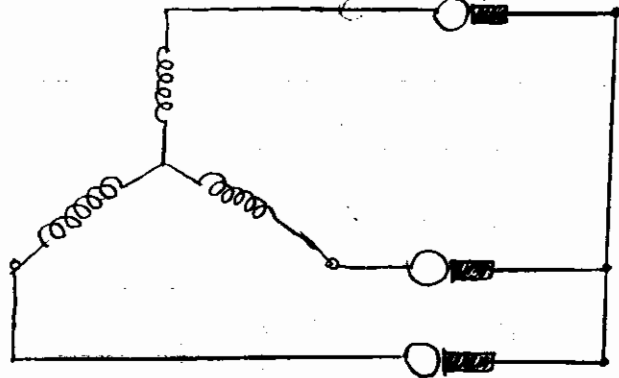
محل عبور شفت موتور

هسته فرو مغناطیسی

روتور گرفته اند.

حلقه های لغزان: چیزی از اجزای روتور محسوب نمی شوند. که برای اتصال کوتاه کردن

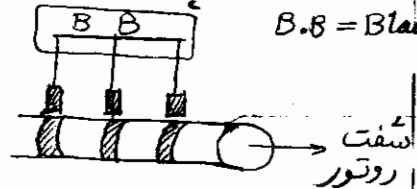
حلقه های ثابت نسبت به روتور (لغزان نسبت به استاتور) جاروبک اتصال کوتاه



به کاری روند.

در روتور سیم پیچی شده:

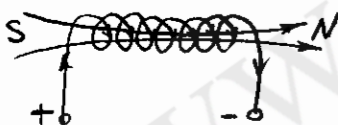
B.B = Black Box



۳- میدان مغناطیسی گردان (Rotating Magnetic field):

Fixed ثابت
pulsating ضربانی (نوسانی)
Rotating گردان

انواع میدان های مغناطیسی



میدان ثابت:

سیم پیچ مقابل اگر بایک برق dc تغذیه شود، میدان ثابت تولید خواهد شد.

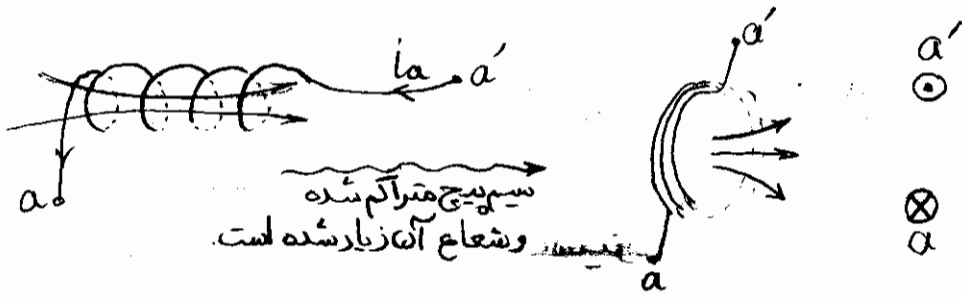
با توجه به اینکه جریان ثابت است، میدان نیز ثابت خواهد بود. (آنچه که در قطب

های ماشین dc تولید می شود میدان ثابت است.

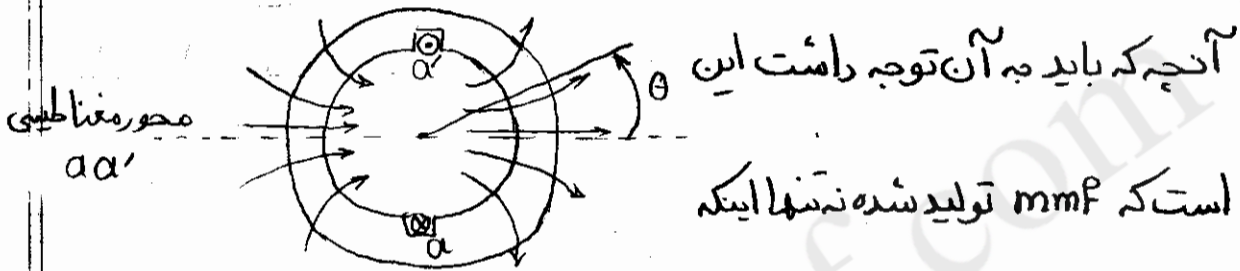
۱-۲ موج mmf از نوع pulsating:

$$mmf = N \cdot i \quad , \quad mmf = N \cdot i_a = N I_m \sin \omega t$$

در اینجا جریان با زمان تغییر می کند و میدان تابع زمان خواهد بود.



a و a' در داخل شیارهای بدنه استاتور قرار می گیرند.

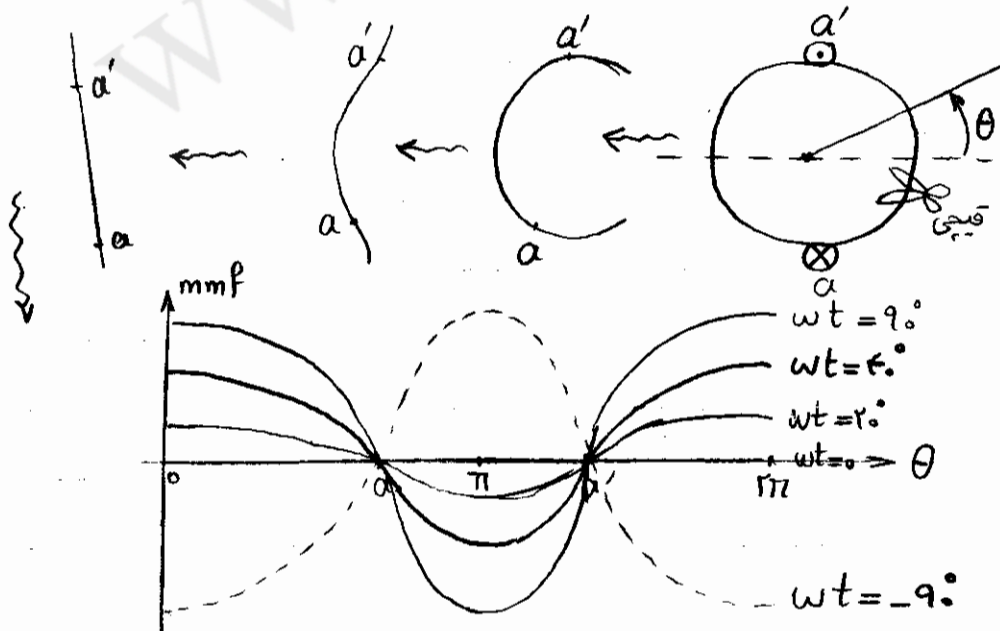


آنچه که باید به آن توجه داشت این است که mmf تولید شده تنها اینک

تابع زمان است بلکه تابع مکان نیز خواهد بود به طوری که حداکثر مقدار mmf در

راستای محور مغناطیسی $a-a'$ و حداقل آن در راستای عمود بر این محور است.

$$mmf_a = N i_a \cos \theta \rightarrow mmf_a = N I_m \sin \omega t \cos \theta$$



نکات :

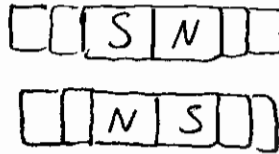
- در هر لحظه از زمان mmf دارای یک توزیع کسینوسی در فضای استاتور است.

- (از دیدگاه مکان) در هر محلی mmf به صورت سینوسی تغییر می کند.

معادل سازی میدان ثابت با آهنربا :



معادل سازی میدان متغیر با آهنربا :

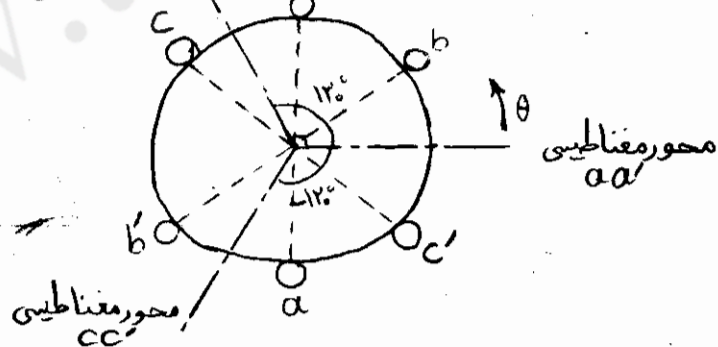


۲-۳ ترکیب سه موج mmf - میدان گردان
محور مغناطیسی bb'

$$i_a = I_m \cos \omega t$$

$$i_b = I_m \cos(\omega t - 120^\circ)$$

$$i_c = I_m \cos(\omega t - 240^\circ)$$



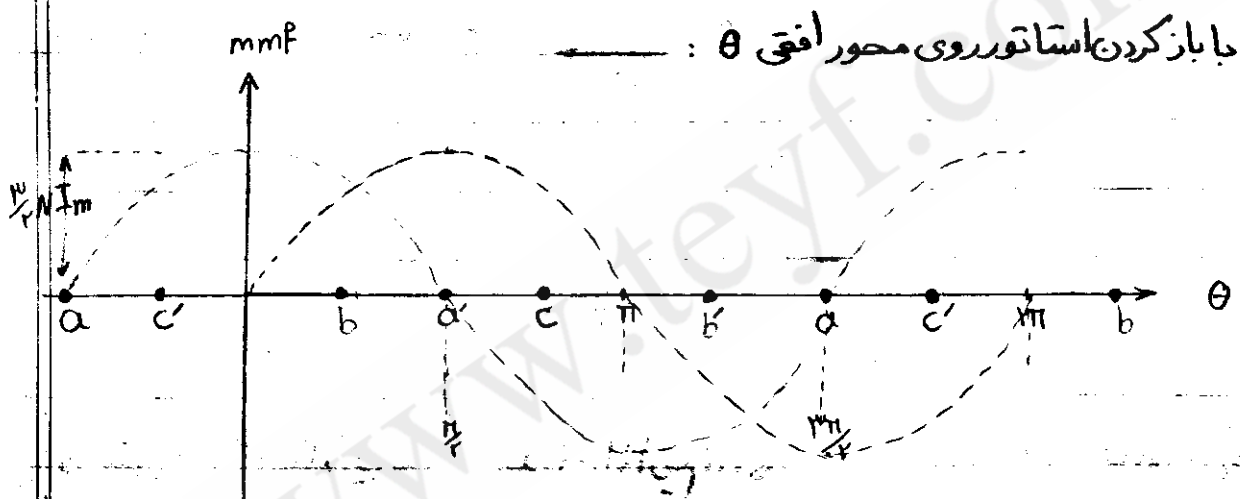
از لحاظ مکانی سه سیم بیچ اختلاف 120° دارند و از لحاظ الکتریکی نیز به همین گونه

$mmf = mmf_a + mmf_b + mmf_c$ است.

$$= N i_a \cos \theta + N i_b \cos(\theta - 120^\circ) + N i_c \cos(\theta - 240^\circ)$$

$$\begin{aligned}
 \text{mmf} &= N I_m \cos \omega t \cos \theta + N I_m \cos(\omega t - 120^\circ) \cos(\theta - 120^\circ) + \\
 \text{mmf}(\theta, t) &+ N I_m \cos(\omega t - 240^\circ) \cos(\theta - 240^\circ) \\
 &= \frac{N}{\sqrt{3}} I_m \cos(\omega t - \theta) + \frac{1}{\sqrt{3}} N I_m \cos(\omega t + \theta) + \frac{1}{\sqrt{3}} N I_m \cos(\omega t + \theta - 240^\circ) \\
 &+ \frac{1}{\sqrt{3}} N I_m \cos(\omega t - \theta) + \frac{1}{\sqrt{3}} N I_m \cos(\omega t - \theta) + \frac{1}{\sqrt{3}} N I_m \cos(\omega t + \theta + 240^\circ) \\
 \text{mmf} &= \frac{\sqrt{3}}{\sqrt{3}} N I_m \cos(\omega t - \theta) \quad \leftarrow \textcircled{1} + \textcircled{2} + \textcircled{3} = 0
 \end{aligned}$$

$$\text{mmf} = \frac{\sqrt{3}}{\sqrt{3}} N I_m \cos(\omega t - \theta)$$



$$\omega t = 0 \rightarrow \text{mmf}(\theta, 0) = \frac{\sqrt{3}}{\sqrt{3}} N I_m \cos \theta$$

$$\omega t = \frac{\pi}{2} \rightarrow \text{mmf}(\theta, \frac{\pi}{2}) = \frac{\sqrt{3}}{\sqrt{3}} N I_m \sin \theta$$

- در هر لحظه mmf دارای یک توزیع سینوسی در فاصله هوایی است

- دامنه mmf دارای یک ماکزیمم دامنه ثابتی است.

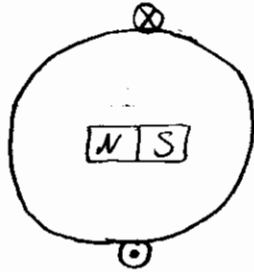
- در طول زمان موج mmf در امتداد محور θ حرکت می کند.

در ماشین دو قطبی $n = 2p$ سرعت میدان گردان را مشخص می کند.

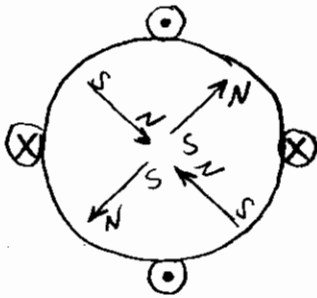
به عنوان مثال: $f = 50 \text{ Hz} \rightarrow n = 3000 \text{ rpm}$

منظور از ماشین دو قطبی تعداد قطبهای در حال چرخش آهن ربا است.

سیستم دو قطبی:



مربوط به یک فاز:



(هر فاز در ۴ شیار قرار می گیرد و جهت جریانها

مطابق شکل است.)

میدان ۴ قطبی ثابت



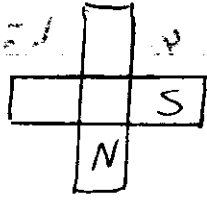
در واقع آنچه که بوجود می آید یک سیستم ۴ قطبی است. لذا اگرسیم بندی سه فاز

را به شکل بالا داشته باشیم میدان ۴ قطبی فوق شروع به چرخش خواهد کرد و

یک میدان ۴ قطبی گردان داریم.

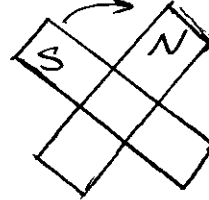
حال یک هلی ناظر بر روی استاتور را

در نظری بگیریم:



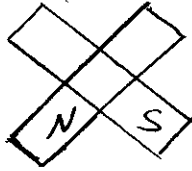
$$\omega t = \frac{\pi}{2}$$

*



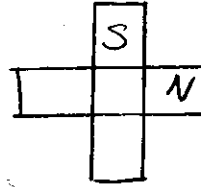
$$\omega t = 0$$

*
ناظر
هادی



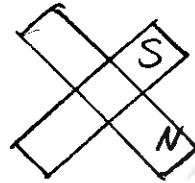
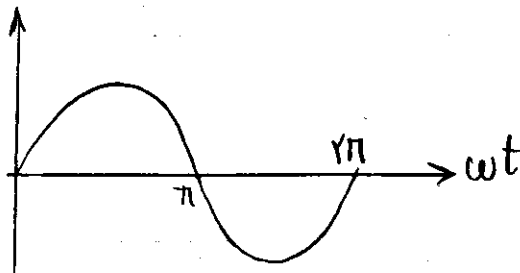
$$\omega t = \pi$$

*



$$\omega t = \frac{\pi}{4}$$

*



$$\omega t = \pi$$

*

حال اگر یک سیکل بر ثانیه تغذیه استاتور انجام شود، سرعت میدان گردان

خواهد بود و اگر f هرتر تغذیه استاتور انجام شود، سرعت میدان گردان $\frac{1}{p} \text{ rev/s}$

سرعت میدان

$$n = \left(\frac{40f}{p} \right) \text{ rpm}$$

ماشین قطبی گردان در یک

خواهد بود و نهایتاً $\frac{f}{p} \text{ rev/s}$

سرعت میدان گردان در یک ماشین p قطبی از رابطه زیر بدست می آید:

$$n = \frac{40f}{\left(\frac{p}{p} \right)} \text{ (rpm)}$$

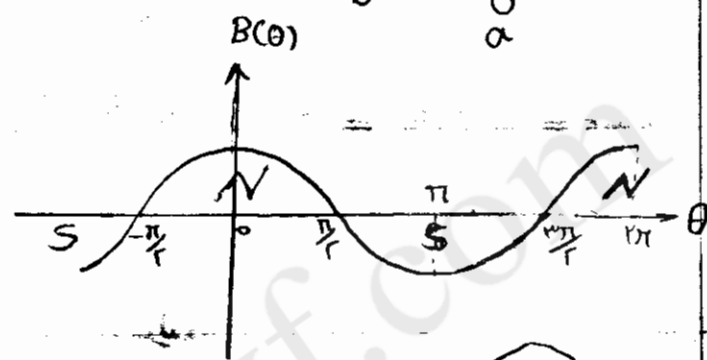
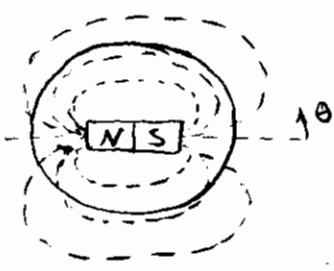
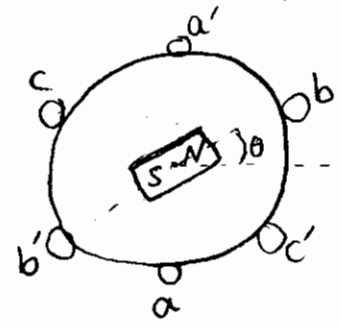
این سرعت میدان گردان، سرعت سنکرون نامیده می شود. این بدان معنی است که (همزمان)

میدان گردان همزمان با فرکانس شبکه (تغذیه) تغییری کند. لذا سرعت و فرکانس

معادل یکدیگر خواهند بود.

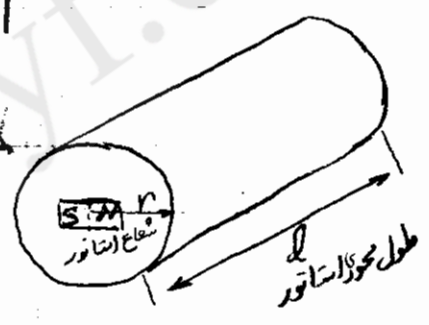
۴- ولتاژ القاشده در استاتور (E_s)

$$B(\theta) = B_{max} \cos \theta$$



سطح جانبی استاتور = $l \cdot (2\pi r)$

سطح مقابل یک قطب = $A_p = l \pi r^2$



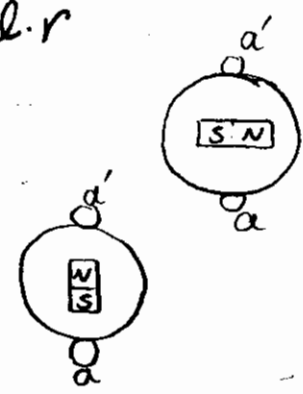
شماره بوی قطب $\mathcal{P}_p = B_{av} \cdot A_p$

$$\mathcal{P}_p = \frac{1}{\pi} \int_{-\pi/4}^{\pi/4} B(\theta) \cdot d\theta \cdot A_p$$

$$\mathcal{P}_p = \frac{2}{\pi} B_{max} \cdot l \pi r = 2 B_{max} l \cdot r$$

for $wt = 0$: شماره بوی گیرنده = $N \mathcal{P}_p$

for $wt = \pi/4$: شماره بوی گیرنده = 0



شماره برگزیده
 $\lambda_a = N \cdot \phi_p \cos \omega t$

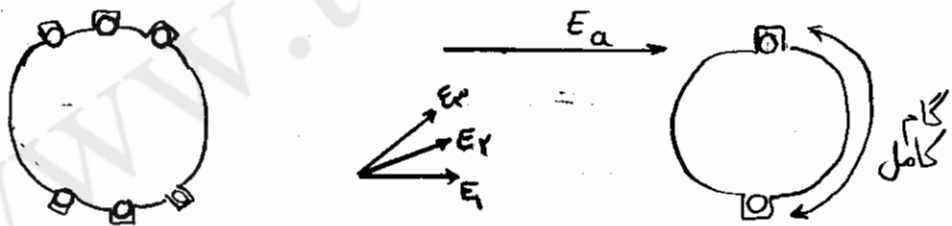
$$e_a = -\frac{d\lambda_a}{dt} \rightarrow e_a = \underbrace{\omega N \phi_p}_{E_{max}} \sin \omega t$$

$$\begin{cases} e_a = E_{max} \cdot \sin \omega t \\ e_b = E_{max} \cdot \sin(\omega t - 120^\circ) \\ e_c = E_{max} \cdot \sin(\omega t - 240^\circ) \end{cases}$$

$$E_{rms} = \frac{E_{max}}{\sqrt{2}} = 1,11 \cdot \underbrace{N \phi_p f}_{\text{تعداد کل حلقه های فاز (در یک شیار)}} \cdot \underbrace{P}_{\text{شماره یویست قطب}}$$

از نظر تئوری تمام کلافهای یک فاز در یک شیار قرار دارند و لذا در رابطه بالا N_{ph} بیانگر این

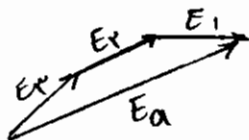
امر است. اما در عمل این امر امکان پذیر نیست و رابطه بالا باید اصلاح گردد:



همچنین خواهیم دید که اگر تمام کلافها در یک شیار قرار داشته باشند شکل موج mmf

سینوسی نخواهد شد و به همین علت در جهت بهبود این امر کلافها را در چند شیار

قرار می دهیم. با توجه به اینکه کلافها در حالت بالا سری با هم قرار گرفته اند لذا



E_x, E_y, E_z باید با هم جمع شوند.

باتوجه به اینکه طول E_a حاصل در چند شیار کوچکتر از E_a یک شیار است، لذا مفهوم

ضریب سیم پیچی مطرح می شود:

Winding factor

$K_w =$ ضریب سیم پیچی

$\rightarrow E_{rms} = 4.44 \cdot N_{ph} \cdot \Phi_p \cdot f \cdot K_w$ ، $0.185 < K_w < 0.195$

هرچه تعداد شیارهای بیشتری شود، سیمها (کلافها) باز تر شده و K_w کمتری شود.

۵- عملکرد موتور در حالت سکون

۱-۵ نسبت تبدیل



$E_{p1} = 4.44 N_1 \cdot \Phi_p f_1 \cdot K_{w1}$

اولیه - استاتور

فرض کنیم روتور مدار باز باشد (این شرط برای این است که روتور نچرخد و ساکن بماند)

چون تغییرات شار در استاتور داریم لذا در سیم پیچی روتور ولتاژ القا خواهد شد:

$E_{p2} = 4.44 N_2 \cdot \Phi_p \cdot f_2 \cdot K_{w2}$

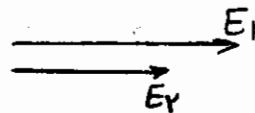
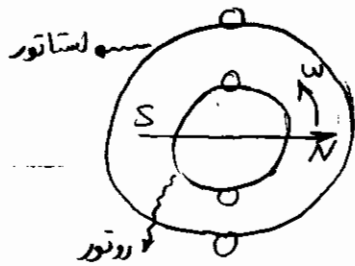
ثانویه - روتور



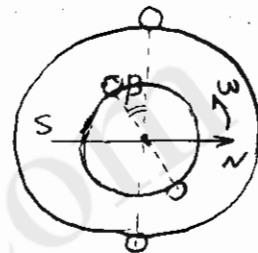
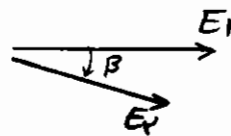
در حالت سکون: $f_2 = f_1$

$$\frac{E_1}{E_2} = \frac{N_1 \cdot K_{W1}}{N_2 \cdot K_{W2}} \quad \text{نسبت تبدیل}$$

$$\frac{K_{W1}}{K_{W2}} \approx 1 \quad \rightarrow \quad \frac{E_1}{E_2} = \frac{N_1}{N_2} \quad \text{نسبت تبدیل موتور القایی}$$

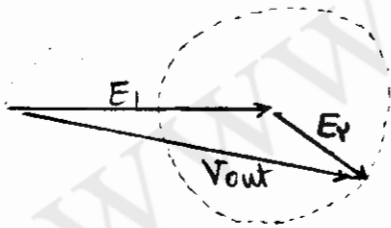
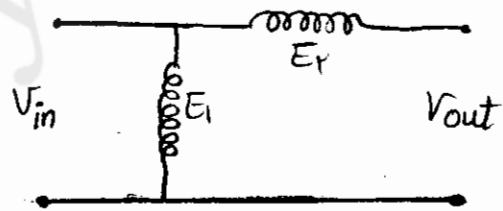


۲-۵ جای فاز



۳-۵ رگولاتور ولتاژ القایی Induction Voltage Regulator

E_1 و E_2 با هم سری شده اند:



می بینیم که دامنه ولتاژ خروجی نیز مانند فاز آن در حال تغییر است. تبدیل دستگای

مسا به دستگاه بالادیده ایم که همان اتوترانس بود.

مقایسه نسبت به اتوترانسفورماتور:

* در اتوترانس کیفیت فاز نداشتیم و در اینجا داریم.

* در اتوترانس ولتاژ پله ای بود ولی در اینجا تغییرات ولتاژ پیوسته است.

* جریان مغناطیس کننده در اینجا بیشتر از اتوترانس است چون فاصله هوایی در

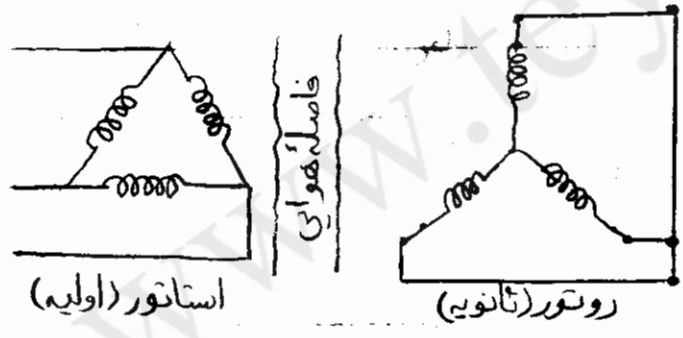
اینجا باعث این امری شود.

* به علت وجود فاصله هوایی نیز اندوکتانس نشی بیشتر از اتوترانس است

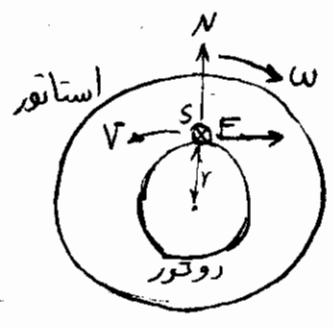
* چنین دستگاهی دارای هزینه بیشتری از اتوترانس است. لذا در عمل از این دستگاه

استفاده نمی شود.

۶- عملکرد موتور القایی سه فاز در حالت کار عادی



حال چون روتور را اتصال کوتاه کرده ایم علاوه بر القا ولتاژ، چون مسیر جریان بسته



است. در روتور جریانی نیز القای شود.

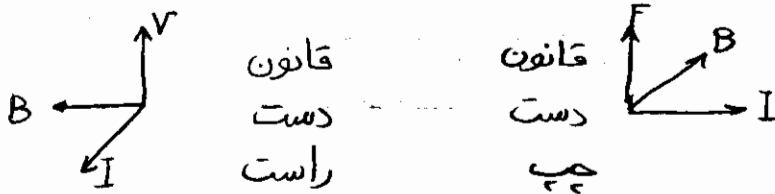
بنابر قانون دست راست اگر یک هادی

در داخل میدانی حرکت کند در آن جریان بوجود می آید. حال در اینجا خود میدان

حرکت می‌کند. بنابراین از دید ناظری که بر روی میدان گردان سوار است، اگر میدان

در جهت عقربه‌های ساعت می‌چرخد، هادی در جهت خلاف آن خواهد چرخید.

لذا بنا بر قانون دست راست جریان هادی به سمت داخل صفحه خواهد بود.



بنابراین قانون دست چپ اگر یکی هادی در داخل میدان جریانی عبور کند، به آن نیرو وارد

خواهد شد. لذا نیروی F طبق این قانون به هادی روی روتور وارد می‌شود. لذا

* روتور هم جهت با میدان گردان ولی با سرعت کمتر از سرعت میدان گردان (سرعت

سنکرون) می‌چرخد. به همین دلیل به آن موتور سنکرون گفته می‌شود.

حال ببینیم چرا روتور نمی‌تواند با سرعت سنکرون بچرخد؟ چون اگر هادی با همان

سرعت سنکرون بچرخد دیگر تغییرات میدان را احساس نخواهد کرد و در نتیجه

نیروی به آن وارد نمی‌شود. در واقع روتور در هر لحظه دارای لغزش است.

۷- لغزش s (Slip)

۱-۷ تعریف لغزش همان نسبت اختلاف دو سرعت به سرعت سنکرون است:

$$S = \frac{n_s - n_r}{n_s} \quad (\text{rpm})$$

$$\begin{aligned} 1 \text{ rpm} &= 2\pi \text{ rad/min} \\ n \text{ rpm} &= 2n\pi \text{ rad/min} \\ n \text{ rpm} &= \omega = \frac{2n\pi}{60} \text{ rad/s} \end{aligned}$$

$$\rightarrow S = \frac{\omega_s - \omega_r}{\omega_s} \quad (\text{rad/s})$$

۷-۲ حدود تغییرات لغزش (در حالت موتور)

حالت راه اندازی یا سکون: در این حالت سرعت روتور صفر است. $n_r = 0$

$$\rightarrow S = \frac{n_s - 0}{n_s} = 1$$

با توجه به اینکه در نهایت سرعت روتوری تواند نزدیک به سرعت سنکرون بشود لذا:

$$n_r \rightarrow n_s \rightarrow 0 < S < 1 \quad , \quad 0 < n_r < n_s$$

$$S \% = \frac{n_s - n_r}{n_s} \times 100$$

۷-۳ درصد لغزش

$$S = n_s - n_r$$

۷-۴ لغزش rpm یا rad/s

۷-۵ ولتاژ و فرکانس روتور

$$n_s = \frac{40f}{P_r}$$

در حالت سکون $S=1$, $f_1 = f_r$

$$\xrightarrow{S=0} f_r = 0$$

بر فرض در حالت $n_s = n_r$ باشیم:

$$\rightarrow f_r = S f_1$$

در نتیجه سرعت روتور میزان فرکانس الکتریکی در روتور را تعیین می کند

رابطه بالا بیان می کند که هر چه S کوچکتر باشد کثافت تغییرات میدان استاتور را

کمتر احساس می کند

$$E_{rs} = 4.44 N_r \phi_p \frac{P_r}{P} K_w r \quad \leftarrow \text{در حالت سکون}$$

ولتاژ القاشده در روتور در حالت سکون \rightarrow

$$= E_r = 4.44 N_r \phi_p \frac{P_r}{P} K_w r$$

$$E_{rs} = S E_r \quad \text{ولتاژ القاشده در روتور در حالت لغزش } S$$

۷-۶ سرعت میدان گردان ناشی از جریان روتور

$$\text{سرعت میدان گردان استاتور } n_s = \frac{4. f}{(P_r)} = \frac{120 f_1}{P}$$

هنگامیکه از هادی های روتور جریانی عبوری کند همانند استاتور میدان گردانی نیز

توسط روتور تولید می شود.

$$\text{سرعت میدان گردان روتور } = n_r = \frac{4. f_r}{(P_r)} = \frac{120 S f_1}{P}$$

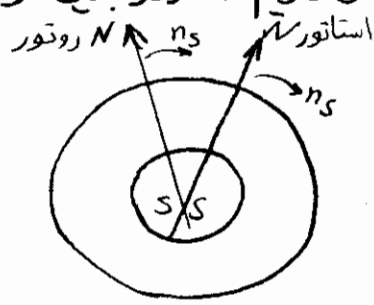
$$\rightarrow n_r = S n_s$$

$$S = \frac{n_s - n_r}{n_s} \quad \rightarrow n_r = (1 - S) n_s$$

$$n_r + n_r = S n_s + (1 - S) n_s = n_s$$

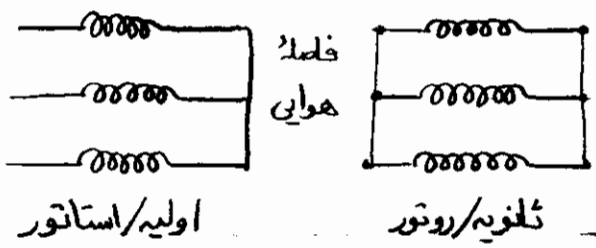
در نتیجه سرعت میدان گردان روتور نسبت به ناظر ساکن در استاتور همان سرعت سکون

است. پس در این موتور دومیدان داریم که هر دو با یک سرعت می چرخند

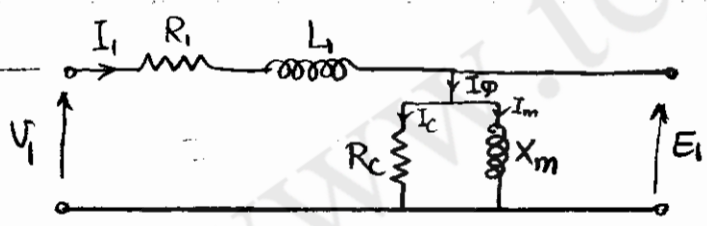


۸- موتور القایی سه فاز معکوس؟

۹- مدار معادل



۹-۱ مدار استاتور :



V_1 : ولتاژ مربوط به یک فاز استاتور که در حالت مثلث همان ولتاژ خط است.

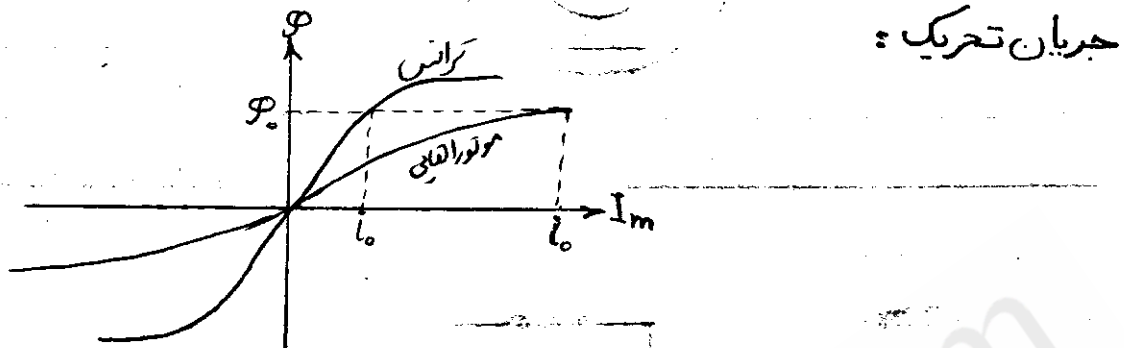
R_1 : مقاومت هر فاز سیم پیچ استاتور است.

L_1 : اندوکتانس نشتی هر فاز سیم پیچ استاتور است.

L_m : اندوکتانس مغناطیس کننده در هر فاز استاتور است.

R_0 : مقاومت معادل تلفات هسته در هر فاز سیم پیچ استاتور است.

E_1 : ولتاژ القاشده حاصل از میدان گردان در استاتور.



* مشاهده کنیم که جریان تحریک در موتور القایی در مقایسه با ترانس خیلی بیشتر است و

لذا در مدار معادل شاخه ωL_m را نمی توان حذف کرد. جریان تحریک در موتور القایی حدود

۳ تا ۴ درصد جریان نامی است.

* از آنجائیکه شیب نمودار نشان دهنده L_m است مشاهده می کنیم L_m در موتور کوچکتر

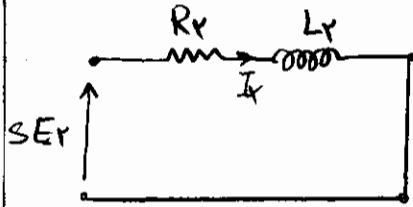
از ترانس است. چون رلوکتانس در موتور القایی بزرگتر از ترانس است.

* X_1 (سازشی) در موتور بیشتر از ترانس است چون:

۱- فاصله هوایی در موتور بیشتر است. ۲- توزیع سیم پیچی ها در بیش از یک شیار که

باعثی شود سیم ها تمام شار را نتوانند در بر بگیرند.

۹-۲ مدار معادل روتور



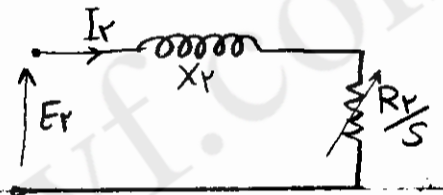
ولتاژ القاشده در روتور برابر SE_r است. فرکانس روتور برابر $s f_1 = f_r$

$$\rightarrow L_r \omega_r = L_r \cdot 2\pi f_r = L_r \cdot 2\pi s f_1 = s X_r$$

$$\rightarrow \text{واکنش ناشی از هر فلز روتور در حالت سکون} : X_r = L_r \cdot 2\pi f_1$$

$$\rightarrow I_r = \frac{SE_r}{R_r + j s X_r} \quad , \quad \text{تلفات مس روتور} : P_r = R_r I_r^2$$

$$\div s \rightarrow I_r = \frac{E_r}{\frac{R_r}{s} + j X_r}$$



$\frac{R_r}{s}$ مقاومت متغیر است. چون s تغییر می کند.

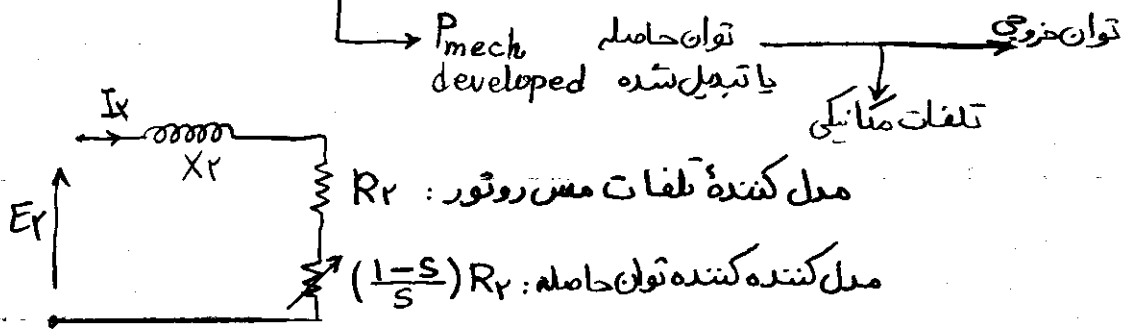
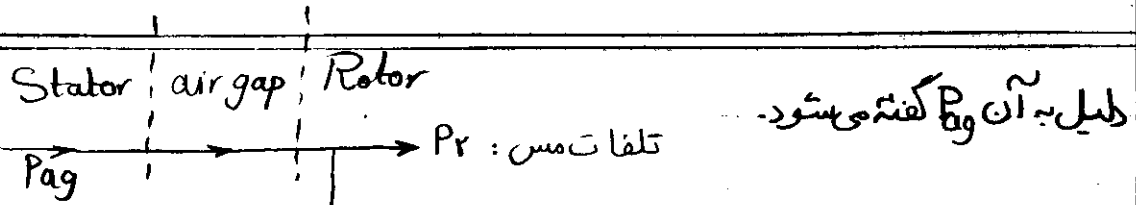
با توجه به X_r می توان فهمید که فرکانس مدار f_1 است. در نتیجه با عمل تقسیم بر s ،

فرکانس روتور و استاتور را برابر کرده ایم و حال می توانیم آنها را به هم وصل کنیم. مدار معادل

بالا از دیدگاه استاتور است.

$$\text{نشان مصرفی در مدار روتور از دید استاتور} = P_{\text{ag}} = \frac{R_r}{s} (I_r)^2$$

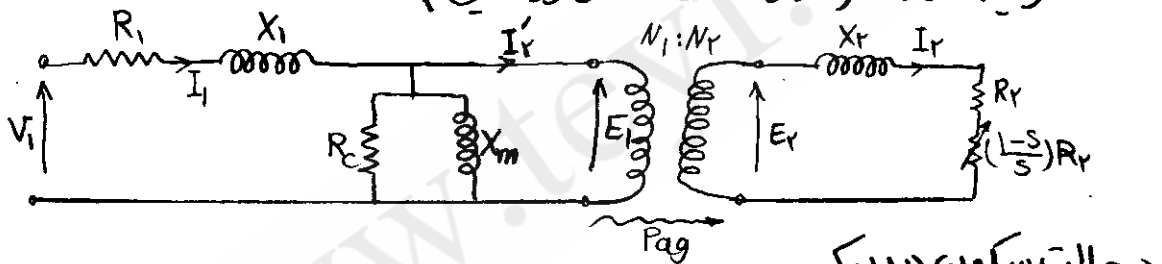
چنین توان مصرفی از طریق فاصله هوایی از استاتور به روتور منتقل شده است و به همین



$$P_{mech} = (1-s) P_{ag} \quad , \quad P_r = s P_{ag}$$

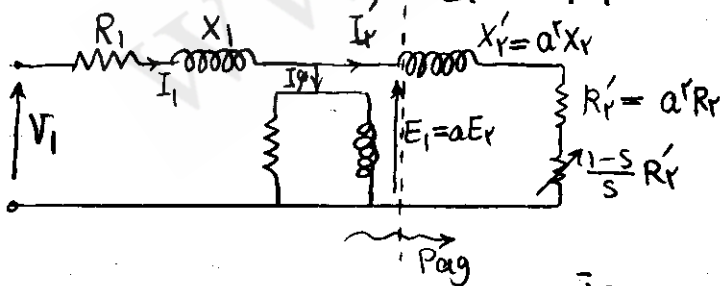
در نتیجه هرچه s کوچکتر باشد توان مکانیکی بیشتری منتقل می شود.

۹-۳ ترکیب مدارها (مدار معادل T موتور القایی)



در حالت سکون دیدیم که:

$$\frac{E_1}{E_r} = \frac{N_1}{N_r}$$



با انتقال پارامترهای ثانویه

به اولیه (همانند ترانس):

* مدار معادل بدست آمده مربوط به یک فاز القایی است و لذا تمام پارامترهای آن مربوط

به یک فاز است. در این صورت فرکانس برابر فرکانس تغذیه است.

$$P_{ag} = \frac{R_r'}{s} I_r'^2 \quad , \quad P_r = s P_{ag} \quad , \quad P_{mech} = (1-s) P_{ag}$$

۱۰- مدارهای معادل ساده شده

۱۰-۱ مدار معادل تقریبی L و L ساده.

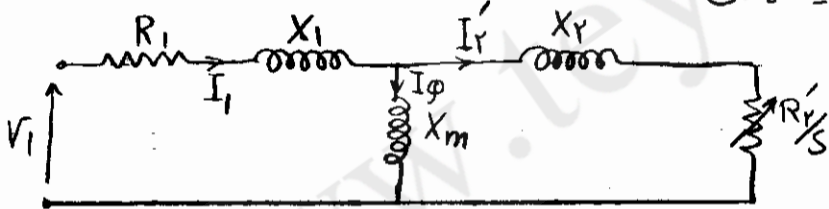
باتوجه به اینکه X_1 موتور بزرگتر از ترانس است لذا افت ولتاژ دوسر X_1 بیشتر از ترانس است.

همچنین چون X_m موتور کوچکتر از ترانس است لذا جریان عبوری از آن بیشتر از ترانس خواهد

بود. در نتیجه نمی توانیم شاخه X_m را به اول مدار بیاوریم (مدار معادل L) و اگر این کار

را انجام دهیم خطای بزرگی را مرتکب می شویم.

۱۰-۲ مدار معادل پیشنهادی IEEE :



در مقایسه با مدارهای قبلی می بینیم که R_c حذف شده است. چون فرکانس ثابت است

اگر V_1 ثابت باشد و شار ثابت بوده و در نتیجه تلفات هسته مقدار ثابتی خواهد داشت.

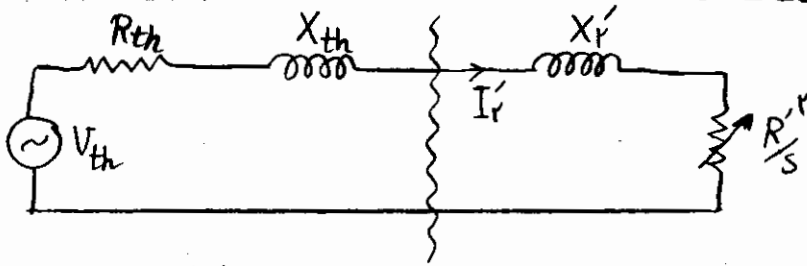
$$\left. \begin{aligned} v_1 &= cte \\ f_1 &= cte \end{aligned} \right\} \longrightarrow P_{core} = cte$$

$$\left. \begin{aligned} n &= cte \longrightarrow P_{f \& w} = cte \end{aligned} \right\} \text{تلفات ثابت}$$

$$\longrightarrow P_{out} = P_{mech} - P_{core} - P_{f \& w}$$

چون فرکانس روتور کمتر از استاتور است لذا تلفات هسته روتور قابل صرف نظر کردن است.

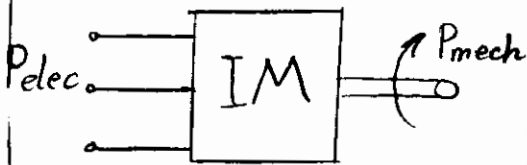
مدار معادل تونن IEEE:



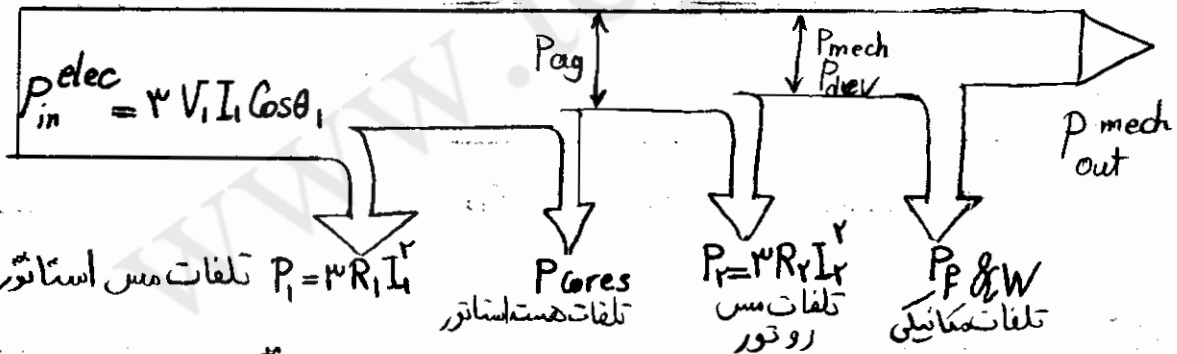
$$V_{th} = V_1 \cdot \frac{jX_m}{R_1 + j(X_m + X_1)} \approx V_1 \cdot \frac{X_m}{X_m + X_1} \quad , \quad R_1 \ll X_m + X_1$$

$$Z_{th} = R_{th} + jX_{th} = \frac{jX_m(R_1 + jX_1)}{R_1 + j(X_1 + X_m)}$$

$$R_1 \ll X_m + X_1 \rightarrow R_{th} = R_1 \left(\frac{X_m}{X_1 + X_m} \right)^2 \quad , \quad X_{th} = \frac{X_1 X_m}{X_1 + X_m} \approx X_1$$



II- رانندگی / بازده



$$P_{rotating} = P_{f \& W} + P_{core}$$

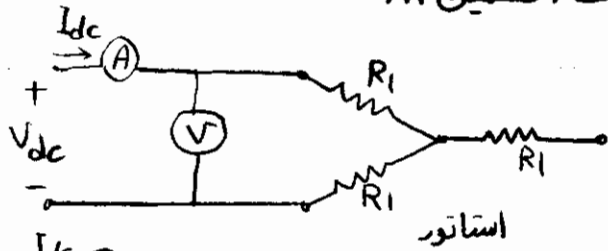
$$T_{mech} = \frac{P_{mech}}{\omega_r} = \frac{(1-s) P_{ag}}{(1-s) \omega_s} = \frac{P_{ag}}{\omega_s}$$

$$T_{out} = \frac{P_{out}}{\omega_r}$$

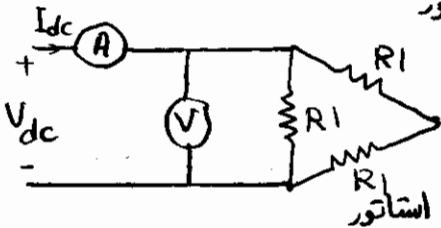
۱۲- تعیین/تخمین پارامترهای مدار معادل

هدف: R_1, R_2, X_1, X_2, X_m

۱۲-۱ آزمایش DC ... هدف: تخمین R_1



$$R_{1dc} = \frac{V_{dc}}{I_{dc}}$$

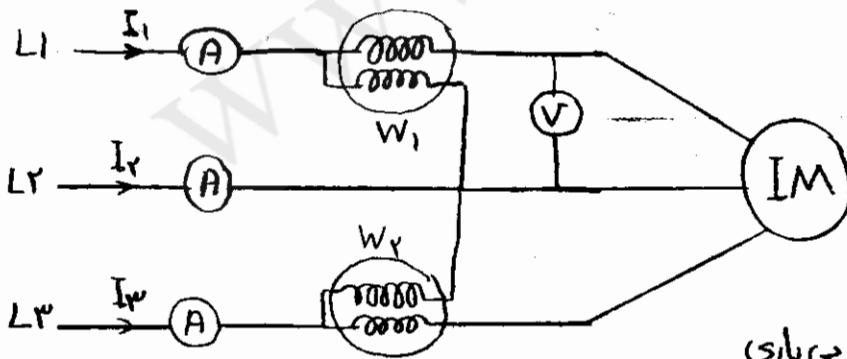


$$R_{1dc} = \frac{3}{2} \cdot \frac{V_{dc}}{I_{dc}}$$

$$R_1 = 1.3 R_{1dc}$$

چون جریان dc و ثابت است X_1 دیده نمی شود و چون میدان ثابت است روتور دیده نمی شود.

۱۲-۲ آزمایش بی باری

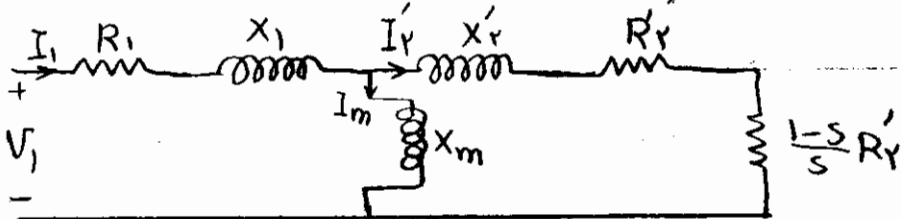


هدف: تلفات چرخشی

شرایط آزمایش:

ولتاژ و فرکانس نامی و بی باری
بخط تلفات هست

$$P_{in} = P_1 + P_{core} + P_r + P_{f \& w} + P_{out}$$



در وضعیت بی باری سرعت روتور به سرعت سنکرون نزدیک می شود.
 $n_r \rightarrow n_s$
 $s \rightarrow 0$

در نتیجه مقاومت $\frac{1-s}{s} R_r'$ بسیار بزرگ شده و I_r' به سمت صفر میل می کند. در نتیجه

تلفات مس روتور به صفر میل می کند. $P_r \rightarrow 0$, $R_r I_r'^2 \rightarrow 0$, $I_r' \rightarrow 0$

از دیدگاه این آزمایش معادل آزمایش مدار باز ترانس است. چون ثانویه مدار باز شده

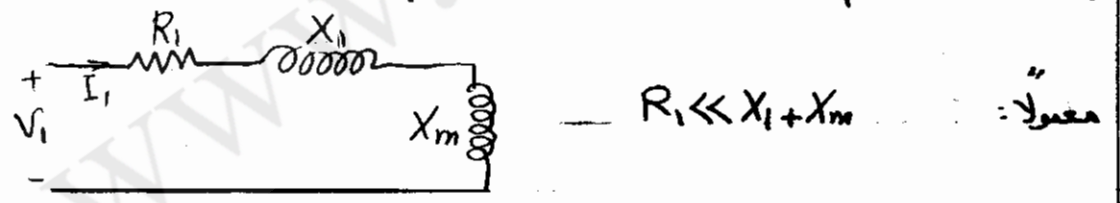
است. $P_{rotating} = P_{core} + P_{f\&w}$

$\rightarrow P_{in} = P_i + P_{rotating}$ $\leftarrow P_{in}$ را اولتورها مشخص می کنند.

$P_i = 3R_1 I_1^2$

P_i برابر $3R_1 I_1^2$ است که R_1 از آزمایش dc و I_1 از آمپر متر بدست می آید. در اینجا

دقت است که $I_1 = \frac{I_A + I_B + I_C}{3}$ (نکته آزمایشگاهی). پس تلفات چرخش بدست می آید.



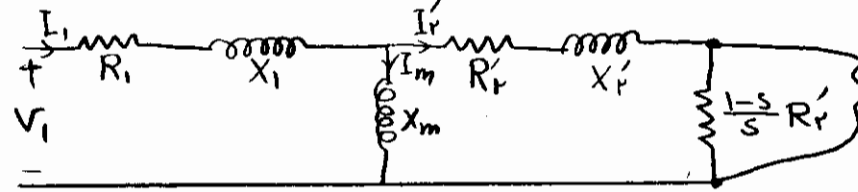
$\rightarrow Z_{NL} \approx X_1 + X_m \rightarrow$ ولتاژ انرژی گیری شده تقسیم بر جریان انرژی گیری شده.

۳-۱۲ آزمایش روتور قفل شده. Locked Rotor/Blocked Rotor Test.

هدف: پارامترهای باقی مانده:

شرایط آزمایش: $n_r = 0$, اعمال ولتاژی به استاتور جهت عبور جریان اسبی.

مدار آزمایش همان مدار آزمایش بی باری است با این تفاوت که در این حالت روتور قفل شده

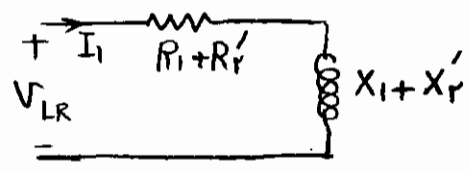


است.

اتصال کوتاه ثانویه $n_2 = 0 \rightarrow s = 1 \rightarrow \frac{1-s}{s} R_2' = 0$

بنابراین این آزمایش مشابه آزمایش اتصال کوتاه ترانس است.

$I_0 \ll I_2$



بنابراین مدار معادل به شکل مقابل

دری آید: $P_{in} = \frac{V_{LR}^2}{R_{LR}} = 3(R_1 + R_2') I_1^2$

P_{in} از واترها بیستی آید. جریان نامی I_1 از آمپرمترها خوانده و شود و لذا آنچه که بدست

می آید R_{LR} است. $Z_{LR} = \frac{|V_{LR}|}{I_1} \rightarrow X_{LR} = \sqrt{Z_{LR}^2 - R_{LR}^2}$

$\rightarrow \begin{cases} R_{LR}' = R_1' + R_2' \\ X_{LR}' = X_1 + X_2' \end{cases}$

آزمایش در فرکانس ۵۰ Hz نمی تواند انجام شود:

X_2'	X_1	نوع روتور
$\frac{1}{4} X_{LR}$	$\frac{1}{4} X_{LR}$	روتور سیم پیچی شده
$\frac{1}{3} X_{LR}$	$\frac{1}{3} X_{LR}$	نوع قفس سنجایی کلاس A کلاس B کلاس C کلاس D
$\frac{1}{4} X_{LR}$	$\frac{1}{4} X_{LR}$	
$\frac{1}{3} X_{LR}$	$\frac{1}{3} X_{LR}$	
$\frac{1}{2} X_{LR}$	$\frac{1}{2} X_{LR}$	

$n_2 = 0 \rightarrow s = 1$

$\rightarrow P_1 = P_2$

$f_r = s f_1$ در شرایط نامی:

s حدود چند درصد است.

$f_{test} =$ فرکانس آزمایش (تغذیه استاتور) $\frac{1}{\epsilon}$ فرکانس نامی.

$$\hat{X}_{LR} = \frac{F_1}{F_{test}} X_{LR} = \frac{F_1}{F_{test}} (X_1 + X'_r) = \hat{X}_1 + \hat{X}'_r$$

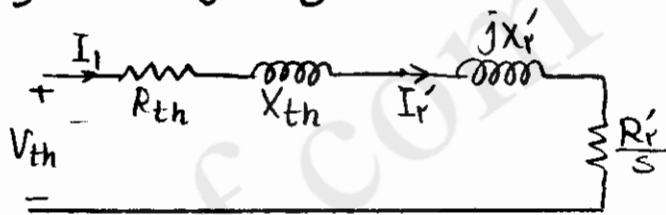
اگر آزمایش در فرکانس نای انجام نشود باید \hat{X}_{LR} محاسبه شود.

۱۳- منحنی مشخصه های موتور القایی

۱۳-۱ رابطه $T-s$

$$T_{mech} = \frac{P_{mech}}{\omega_r} = \frac{(1-s) P_{ag}}{(1-s) \omega_s}, \quad P_{ag} = \frac{R'_r}{s} I_r'^2$$

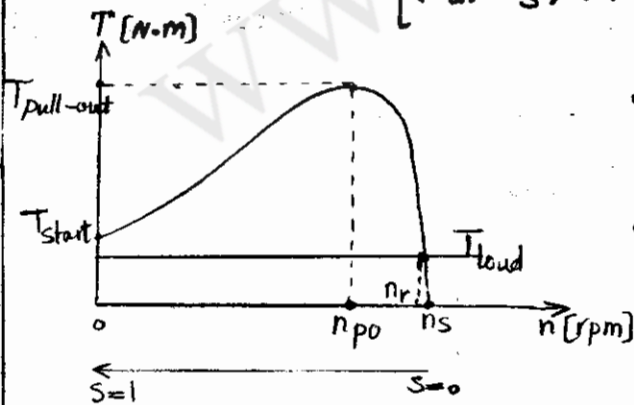
$$\rightarrow T_{mech} = \frac{3 R'_r I_r'^2}{s \omega_s}$$



$$|I_r'| = \frac{V_{th}}{\sqrt{(R_{th} + \frac{R'_r}{s})^2 + (X_{th} + X'_r)^2}}$$

$$\rightarrow T_{mech} = \frac{3 V_{th}^2 \frac{R'_r}{s}}{\omega_s \left[(R_{th} + \frac{R'_r}{s})^2 + (X_{th} + X'_r)^2 \right]}$$

یک رابطه مهم کاربردی در موتورهای القایی:



محل تقاطع منحنی مشخصه بار و منحنی

گشتاور سرعت موتور نشان دهنده سرعت

چرخش روتور است.

$$n_r \rightarrow n_s \quad , \quad s \rightarrow 0$$

$$\rightarrow T_{mech} = \frac{3 V_{th}^2 \frac{R'_r}{s}}{\omega_s \left(\frac{R'_r}{s} \right)^2} \rightarrow T_{mech} \approx \frac{3 V_{th}^2}{\omega_s R'_r} s$$

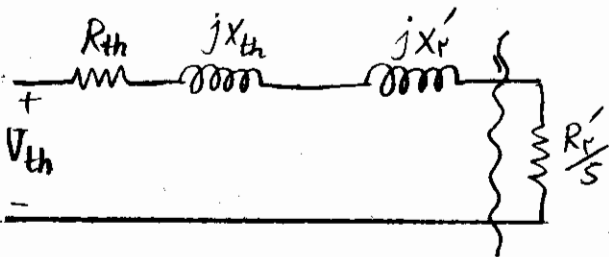
رابطه تقریبی فوق نشان می دهد وقتی که $s \rightarrow 0$ آن گاه رابطه سرعت - گشتاور یک رابطه ^{کنگوری}

$$\frac{T_{load 1}}{T_{load 2}} = \frac{S_1}{S_2}$$

تقریباً خطی است.

۲-۱۳ گشتاور حدالکتز Pull-out Torque

یک راه ریاضی برای محاسبه گشتاور حدالکتز مشتق گیری از رابطه گشتاور نسبت به s و بدست آوردن



s در حالت ماکزیمم گشتاور است.

راه دیگر اعمال شرط حدالکتز انتقال توان در

مدارهای الکتریکی است:

$$\frac{R_r'}{s_{po}} = \sqrt{R_{th}^2 + (X_{th} + X_r')^2}$$

$$s_{po} = \frac{R_r'}{\sqrt{R_{th}^2 + (X_{th} + X_r')^2}} \quad T_{po} = \frac{3 V_{th}^2}{\omega_s [R_{th} + \sqrt{R_{th}^2 + (X_{th} + X_r')^2}]}$$

روابط تقریبی $R_{th} \ll X_{th} + X_r'$

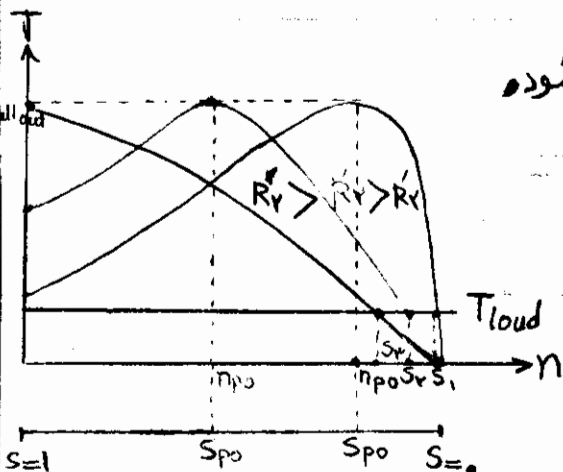
$$s_{po} \approx \frac{R_r'}{X_{th} + X_r'} \quad T_{po} = \frac{1}{\omega_s} \cdot \frac{3 V_{th}^2}{X_{th} + X_r'}$$

فرض کنیم به ازای یک R_r' ثابت منحنی گشتاور سرعت را رسم کرده ایم. حال R_r' تغییری کند.

(مثلاً افزایش می یابد) در این صورت s_{po} زیاد می شود.

ولی T_{po} تغییری نمی کند چون به R_r' بستگی

ندارد.



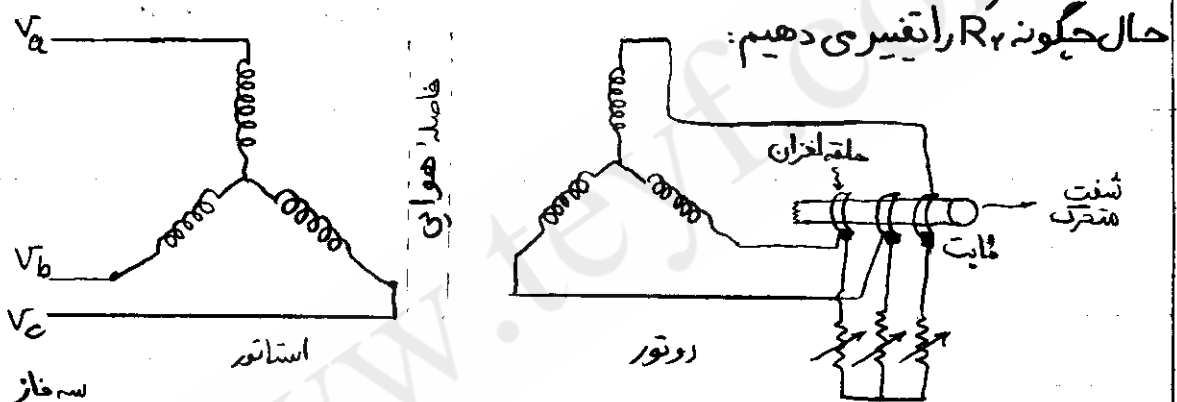
نکته ای که مطرح می شود این است که برای اینکه در لحظه وصل برق شروع به کار نکند، T_{load}

باید همواره کوچکتر از T_{start} باشد. در غیر این صورت موتور نمی چرخد.

نکته دیگر این است که مشاهده می کنیم برای یکبار خاص با T_{load} با تغییر R_r می توان آن

را با سرعت های مختلفی به چرخش در آورد و این یک نوع کنترل سرعت است. یعنی اگر R_r

را تغییر بدهیم می توانیم سرعت چرخش بار را تغییر دهیم.



در واقع مقاومت های سیم پیچی ثابت هستند و تغییر R_r توسط مقاومت های متغیر خارجی

صورتی پذیرد.

$$T = \frac{3 V_{th}^2 S}{\omega_s R_r}$$

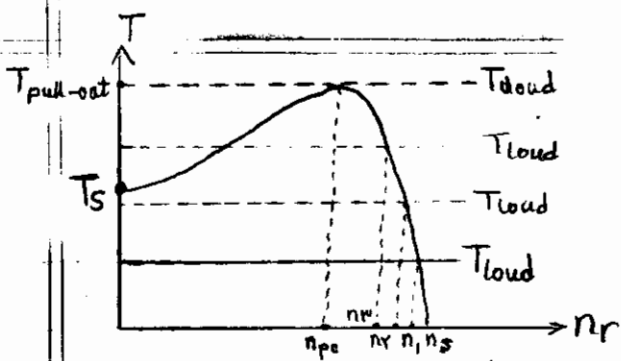
$$T_1 = T_{load} = \frac{3 V_{th}^2 S_1}{\omega_s R_{r1}}$$

$$T_r = T_{load} = \frac{3 V_{th}^2 S_r}{\omega_s R_{rr}}$$

رابطه کنونی

$$\frac{S_1}{R_{r1}} = \frac{S_r}{R_{rr}}$$

حداقل سرعت در حالت دائم:



فرض می‌کنیم موتوری با مشخصه گشتاور-سرعت

روبرو داریم. حال آن را به یک بار مکانیکی وصل

می‌کنیم. حال بار را زیاد می‌کنیم. با افزایش بار مشاهده می‌کنیم سرعت کمتری شود. این

وضعیت نهایتاً تا $T_{pull-out}$ می‌تواند ادامه پیدا کند. حال اگر بار را از این مقدار بیشتر کنیم دو

منحنی دیگر هم بگیرا قطع نمی‌کنند و در نتیجه موتور کم شده وی ایستد. لزوماً محدود

سرعت موتور بین n_s و n_{po} است. در واقع سرعت pull-out حداقل سرعتی است که

به ازای آن ماشین می‌تواند بچرخد بدون آنکه به حالت سکون سوق داده شود.

۳-۱۳ گشتاور راه اندازی:

در لحظه وصل کلید موتور به برق سرعت موتور صفر است: $s=1$, $n_r=0$

$$T_s = T|_{s=1} = \frac{3 V_{th}^2 \cdot R'_r}{\omega_s [(R_{th} + R'_r)^2 + (X_{th} + X'_r)^2]}$$

$$\rightarrow T_s = \frac{3 V_{th}^2 \cdot R'_r}{\omega_s [(R_{th} + R'_r)^2 + (X_{th} + X'_r)^2]}$$

افزایش R'_r باعث

$$\sum F = ma$$

$$\sum T = J\alpha \rightarrow T - T_{load} = J\alpha$$

در لحظه راه اندازی $T - T_{\text{load}}$ مقداری مثبت است و لذا مثبت بوجود آمده و بار در گرفته

و سرعت آن افزایش می یابد و مرتباً $T - T_{\text{load}}$ افزایش یافته و α نیز افزایش می یابد

تا نهایتاً $T - T_{\text{load}}$ صفر شود که در این نقطه ماشین با سرعت معینی می چرخد:

$$T - T_{\text{load}} > 0 \rightarrow \alpha > 0$$

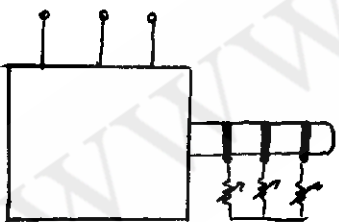
$$T - T_{\text{load}} = 0 \rightarrow \alpha = 0$$

حال فرض کنیم T_{load} بزرگتر از T باشد در نتیجه در هنگام راه اندازی $T - T_{\text{load}}$ منفی

بوده و بار دور نمی گیرد. بنابراین باید T_{load} را کمتر از T بگیریم تا ماشین دور بگیرد.

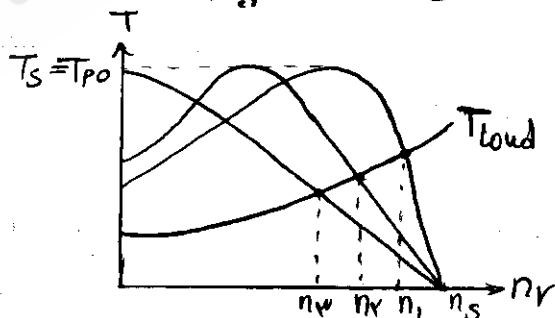
۱۴- مقاومت روتور و دسته بندی موتورها.

ترسیمال های استاتور



$$P_{\text{mech}} = (1-s) P_{\text{ag}}$$

۱۴-۱ موتور القایی با روتور سیم پیچی شده:



مشخصه بار بالا با توان دوم سرعت تغییر می کند. (معمولاً پسها و فن ها که با موتور القایی

کاری کنند از این نوع هستند). مقاومت روتور اطوری تغییر می دهیم که گشتاور راه اندازی

بیشتری داشته باشیم. دلیل این است که در موقع راه اندازی جریان زیادی از شبکه کشیده

می‌شود و اگر گشتاور راه اندازی را بیشتر کنیم (با تغییر مقاومت) این جریان کمتری شود. اما از طرفی در حالت $T_s = T_{po}$ سرعت موتور خیلی کمتر از سرعت سنکرون است و این مطلوب نیست. لذا در ابتدای راه اندازی مقاومت را زیاد می‌کنیم تا جریان کمتری کشیده شود، سپس پس از راه اندازی مقاومت را کم می‌کنیم تا سرعت چرخش بیشتر شود. در عمل سیستم‌های **سورثچینگ الکترونیک** صنعتی چنین کاری را انجام می‌دهند.

۲-۱۴ موتور القایی قفس سنجایی با میله‌های عمیق :
 Deep Bar Squirrel Cage $I M^{Motor}$
 Induction

در اینجا دیگر مقاومتی بزرگ وجود ندارد. در حالت کار دائم حدود ۱٪ و در هنگام

راه اندازی حدود ۱ است. $(P_2 = S P_1)$. از این پدیده استفاده شده و میله‌های روتور را



عمیق درست می‌کنند.

در این موتور فضای خالی بین میله‌ها با یداز

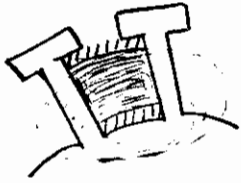
یک ماده فرو مغناطیس پر شود تا مسیر برای عبور شار بسته شود. خود این ماده به صورت

مورق ساخته می‌شود. همچنین به دلایل فنی خلر و میله‌ها زاویه دار در موتور قرار می‌گیرند.

چرا X_2' چیست؟ با توجه به محل قرارگیری میله‌های توان می‌توان به وجود شارنشستی برد که این شار

نشستی وجود X_2' را تأیید می‌کند. مشاهده می‌کنیم که هر چه میله‌های درشیارها عمیق‌تر قرار

بگیرند مقدار شارنشستی بیشتری شود.



در هنگام راه اندازی با توجه به اینکه فرکانس بالا است شارنشستی در قسمت‌های داخلی روتور

بیشتر بوده و در نتیجه جریان عبوری از‌های به‌طور یک‌نواخت از آن عبور نمی‌کند بلکه

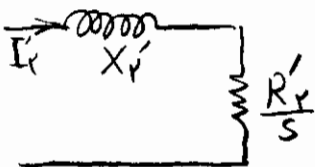
مقدار بیشتری از آن از لایه بیرونی (بالایی) و مقدار کمی از آن از قسمت پایینی می‌گذرد.

یعنی چگالی جریان تغییر پیدا کرده است و این به مفهوم تغییر مقاومت است. پس به این

شیوه مقاومت R_2' تغییر می‌یابد (افزایش می‌یابد) و باعث کم شدن جریان راه اندازی

خواهد شد.

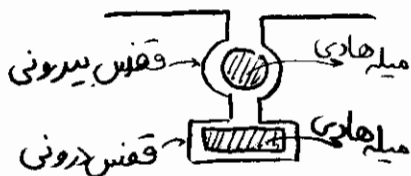
نکته: دلیل اینکه در موتور القایی جریان راه اندازی زیاد است که این است که در لحظه راه اندازی



$s=1$ است و با توجه به مزار معادل جریان بیشتر خواهد شد.

Double Cage IM

۲-۱۴ روتور قفس منجایی دابل



در این موتور برای بهبودی

وضعیت در هر شیردومیده قرار می دهیم. میله ها از یک جنس انتخاب نمی شوند.

در میله بیرونی $A \downarrow, P \uparrow \rightarrow R \uparrow, X_r' \downarrow$

در میله درونی $A \uparrow, P \downarrow \rightarrow R \downarrow, X_r' \uparrow$

در لحظه راه اندازی چون فرکانس بالا است X_r' غالب خواهد بود و چون رقیق بیرونی X_r'

بیشتر است جریان به ناچار از قفس بیرونی عبور می کند. از طرفی رقیق بیرونی مقاومت

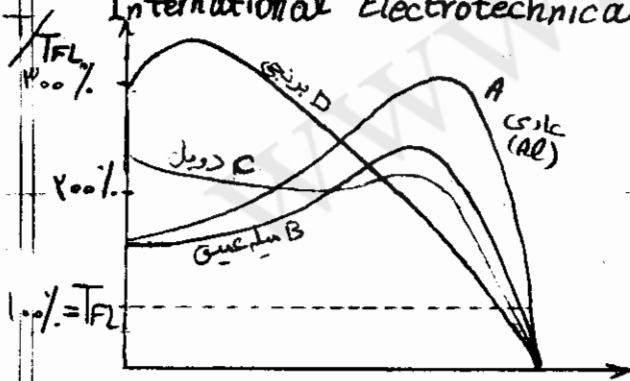
اهمی بیشتر است و این باعث می شود جریان راه اندازی به مقدار مطلوب خود برسد. پس

از زمان راه اندازی جریان به طور مساوی در دو قفس بخش می شود.

۴-۱۴ طبقه بندی موتورهای القایی

Natural Electrical Manufactures Association (NEMA)

International Electrotechnical Commission (IEC)



مشاهده می کنیم که تقریباً در تمام موتورها

گشتاور ماکزیمم چند برابر گشتاور نامی

است.

۱۵- روشهای کنترل سرعت IM

هدف چرخاندن یک بار در سرعتهای متفاوت. مزیت یک ماشین c d کنترل سرعت مناسب آن

و عبءش گرانی آن است. در ماشین القایی سرعت ثابت (عبء) ولی ارزانتر است.

۱۵-۱ تغییر تعداد قطبها Pole changing

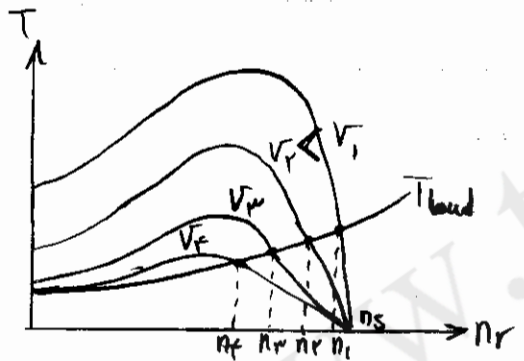
$$n_s = \frac{4 \cdot f}{P/2}$$

باتوجه به رابطه مقابل اگر به روشی بتوانیم تعداد قطبها را عوض

کنیم سرعت سنکرون و در نتیجه سرعت نقطه کار تغییر می یابد. مشکلی که وجود دارد این است

که تعداد قطبها را می توانیم به صورت زوج زوج تغییر دهیم. لذا تغییرات پله ای بزرگی در

سرعت خواهیم داشت.



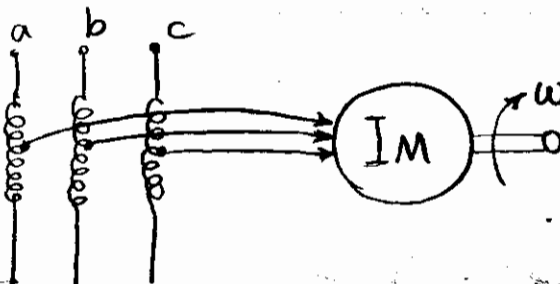
۱۵-۲ روش تغییر ولتاژ استاتور

$$T \propto (V_{th})^2$$

مشاهده می کنیم که با کاهش ولتاژ مشخصه

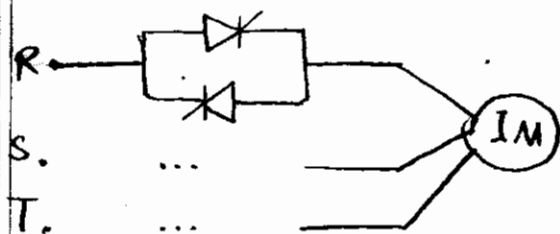
موتور عیناً به یائین انتقال می یابد و به این ترتیب سرعت تغییر می کند. نکته ای که مطرح

می شود این است که افت ولتاژ شدید حتی برای مدت زمان بسیار کوتاه باعث می شود که



موتور به حالت ایست کامل درآید. در عمل

تغییر ولتاژ توسط یک اتوترانس انجام می شود.



روشهای امروزی و نوین تغییرولتاژ توسط

عناصر الکترونیک قدرت و ... انجام می گیرد.

۱۳-۱ تغییر فرکانس خط

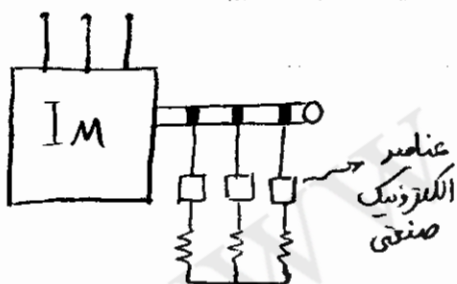
$$\Delta n_s = \frac{40 \Delta f}{P_r}$$

به کمک اینورترهای سه فاز می توان تغییرات فرکانس خط را

داشت که منجر به کنترل سرعت ماشین القایی خواهد شد. از مهمترین اینورترها،

اینورترهای PWM هستند.

۱۳-۲ روش تغییر مقاومت روتور

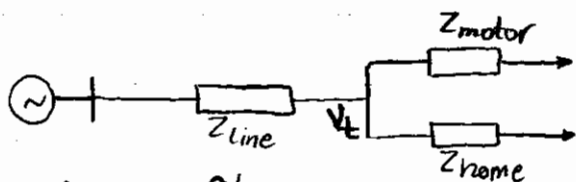


در روشهای نوین تغییر مقاومت روتور به کمک

عناصر الکترونیک می باشد.

۱۲- راه اندازی موتورهای القایی

در هنگام راه اندازی $n_r = 0$ و $s = 1$ است و در نتیجه امپدانس دیده شده از طرف استاتور



حداقل Z_{min} خواهد شد

باتوجه به اینکه V_t ثابت است لذا وقتی Z_{motor} کم می شود جریان آن سازه بیشتر

خواهد شد:

KVA/hp min - max	کد راه اندازی (NEMA)	۱-۱۶ کد راه اندازی
۰ - ۳,۱۵	A	هر کد نشان می دهد که موتور در هنگام راه اندازی
۳,۱۵ - ۳,۵۵	B	
⋮	⋮	
۵,۱۰۰ - ۵,۱۴	F	به ازای هر اسب بخار آن چند KVA از شبکه
⋮	⋮	
۲۲,۴ به بالا	W	نیاز دارد.

مثال: جریان راه اندازی یک موتور القایی ۳ فاز، ۱۵ اسب بخار، ۲۰۸ ولت با کد راه اندازی

max \rightarrow ۵,۱۴ KVA/hp

F چند راست؟

$\rightarrow S_{start} = 15 \text{ hp} \times 5,14 = 77 \text{ KVA}$

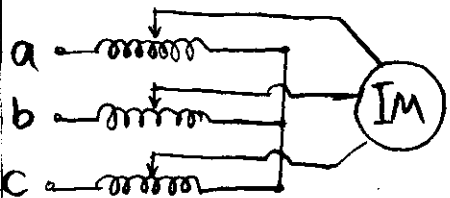
$I_{start} = \frac{S_{start}}{\sqrt{3} V_L} = \frac{77 \text{ KVA}}{\sqrt{3} \times 208} = 213 \text{ A}$ جریان لحظه راه اندازی

$I_{FL} = \frac{S_{FL}}{\sqrt{3} V_L} = \frac{15 \times 744}{\sqrt{3} \times 208} = 51 \text{ A}$ جریان نامی

۱-۱۶ راه اندازی به کمک مقاومت متغیر روتور

با افزایش مقاومت روتور توسط یک رئوستا، R_2' و در نتیجه $\frac{R_2'}{s}$ افزایش می یابد

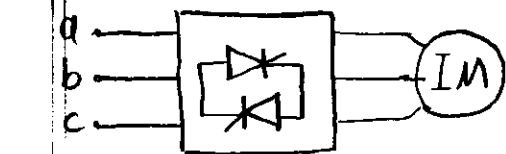
۱-۱۶ راه اندازی با ولتاژ کاهش یافته Reduced Voltage



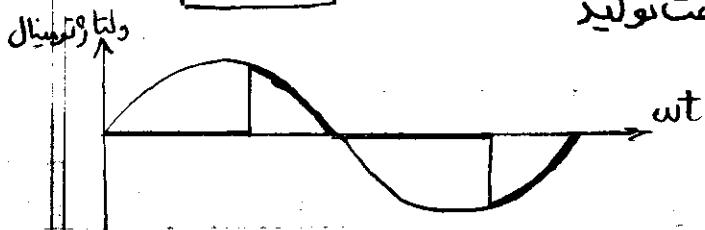
(A) در هنگام راه اندازی ولتاژ را کم می کنیم تا جریان راه اندازی I_{start}

کمتر شود که با توجه به شکل دستی انجام می شود.

(B) راه اندازی توسط برشگر سه فاز



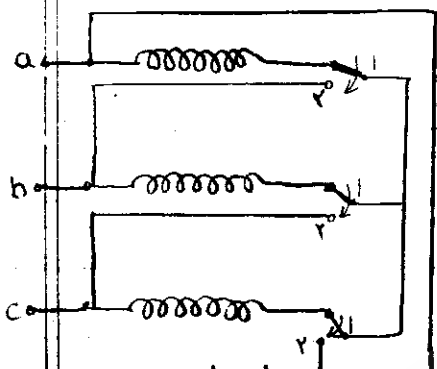
دادن شکل موج مقابل به موتور القایی باعث تولید



میدان گردان خواهد شد.

نکته: با کم شدن جریان راه اندازی گشتاور راه اندازی نیز کم خواهد شد.

(C) راه اندازی ستاره مثلث



(I) اتصال ستاره

$$n_r = 1/18 n_{FL} \quad (II)$$

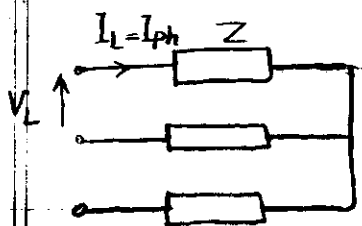
(III) اتصال مثلث

در ابتدا کلید در وضعیت اقلاری می گیرد در این حالت استاتور

اتصال ستاره دارد. بعد از اینکه موتور راه اندازی شد و دور گرفت، هنگامی که سرعت به $1/18 n_{FL}$

رسید کلیدها به وضعیت ۲ رفته و استاتور اتصال مثلث می گیرد. این روش برای ولتاژهای بیش

از 3^{kv} مناسب نیست. چون در حالت مثلث ولتاژ زیادی روی استاتور می افتد و باید از نظر عایق

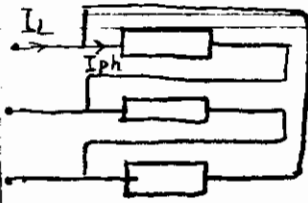


$I_{ph} = I_L$ بندی نکات ایمنی رعایت شود که هزینه

$$V_{ph} = \frac{V_L}{\sqrt{3}}$$

بالایی را متقبل می شود.

$$I_{st} \lambda = \frac{V_L}{\sqrt{3} \cdot Z}$$



$$I_L = \sqrt{3} I_{ph}$$

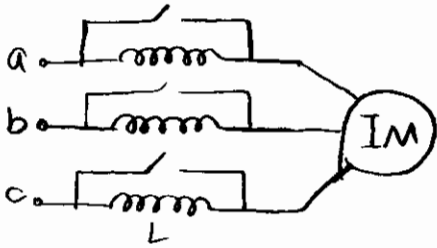
$$V_{ph} = V_L$$

$$I_{st \Delta} = \sqrt{3} I_{ph} = \sqrt{3} \frac{V_{ph}}{Z} = \frac{\sqrt{3} V_L}{Z}$$

مشاهده می کنیم که جریان راه اندازی کاهش یافته $\rightarrow \frac{I_{st \Delta}}{I_{st \Lambda}} = \frac{1}{\sqrt{3}}$

$$T_{s \Lambda} \propto (V_{ph})^2 = \left(\frac{V_L}{\sqrt{3}}\right)^2 \rightarrow \frac{T_{s \Lambda}}{T_{s \Delta}} = \frac{1}{3}$$

داریم گشتا و راه اندازی هم به همان نسبت کم شده است. (این روش بیشتر در صنعت استفاده می شود)



د راه اندازی از طریق القاگرها

در این روش در هنگام راه اندازی کلیدها باز بوده

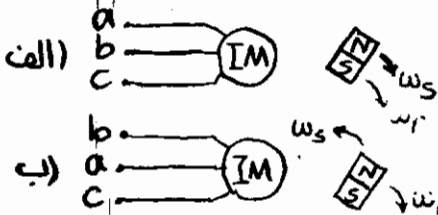
وسلف ها در مدار قرار می گیرند و پس از راه اندازی کلیدها بسته می شوند. تفاوت این

روش با روش C این است که در روش C به دو سر هر سیم بیجی نیاز مندیم ولی در این روش

فقط سر بیرونی هر سیم بیجی را نیاز داریم.

۱۷- توقف موتورهای القایی

۱۷-۱ توقف با اعمال فشار مخالف (Plugging)



اگر به طور ناگهانی جای دو فاز را عوض کنیم، سرعت موتور تغییر می

نی کند ولی جهت چرخش میدان گردان عوض می شود.

$$s = \frac{n_s - n_r}{n_s} \quad \text{(الف)}$$

$$s = \frac{-n_s - n_r}{-n_s} = \frac{n_s + n_r}{n_s}, \quad s > 1 \quad \text{(ب)}$$

مشاهده می کنیم با این کار لغزش بزرگتر از یک می شود.

$$T_{mech} = \frac{P_{mech}}{\omega_r} = \frac{(1-s) P_{ag}}{(1-s) \omega_s} < 0$$

در نتیجه جهت گشتاور عوض می شود (گشتاور منفی) و این باعث می شود دور موتور کم شده و به

سرعت صفر برسد و سپس در جهت دیگر شروع به چرخش می کند. لذا نیاز است که در این روش

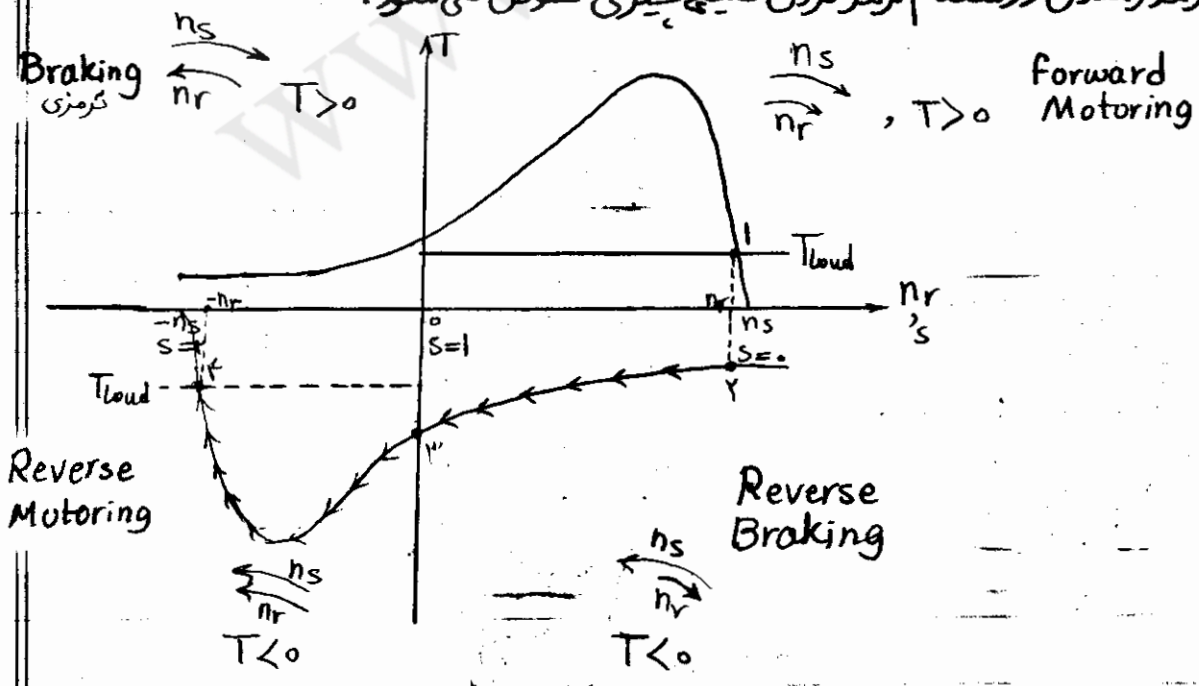
هنگامی که سرعت موتور صفر شد برق را قطع کنیم.
$$F_r = s f_1, \quad s > 1$$

مشاهده می کنیم که با این کار فرکانس روتور از فرکانس استاتور (ω^H) نیز بیشتری شود و این

باعث گرم شدن روتور خواهد شد. لذا از این روش فقط در موتورهای القایی سیم پیچی شده

استفاده می کنیم چون انتقال گرما به بیرون از موتور در این نوع موتورها راحت تر است.

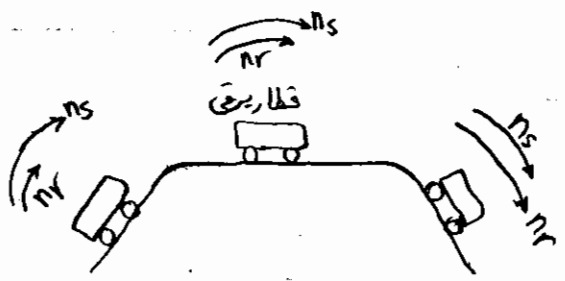
از نظر مدار معادل در هنگام ترمز کردن هیچ چیزی عوض نمی شود.



پس از تعویض دو فاز به حالت ۲ می رویم و سپس سرعت صفر شده و به حالت ۳ می رسم. اگر برق

را قطع نکنیم موتور دور گرفته و به حالت ۴ خواهیم رسید که حالتی نامطلوب است.

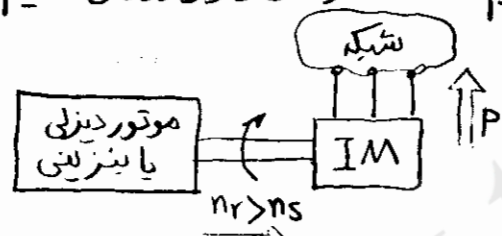
۱۸- ژنراتور القایی



در قطار برقی در هنگام سرزبری اگر قطار را

رها کنیم nr بیشتر از ns خواهد شد. (همین طور در آسانسور هنگام پائین آمدن). در این

حالت قطار به شبکه انرژی خواهد داد. از این مفهوم استفاده کرده و ژنراتور برای سازیم:



$$s = \frac{n_s - n_r}{n_s}$$

$n_r > n_s$

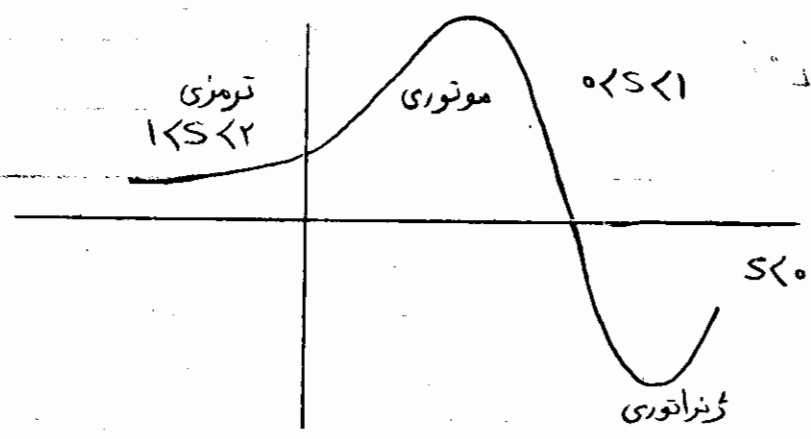
$$\rightarrow s < 0$$

$$\rightarrow P_{mech} = (1 - s) P_{ag} = (1 - s) \frac{R_r'}{s} \cdot I_r'^2 < 0$$

به این ترتیب توانی که به موتور القایی به عنوان ژنراتور القایی داده می شود به شبکه منتقل خواهد شد.

در نیروگاههای بادی چون سرعت باد متغیر است تنها ژنراتورهای القایی این تغییر سرعت را می تواند

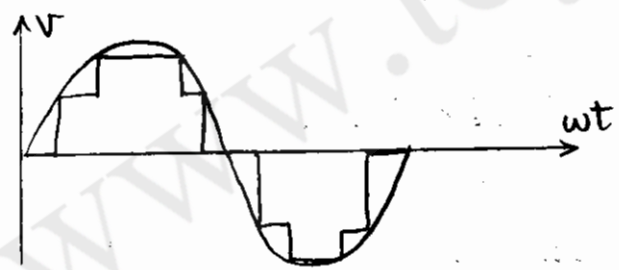
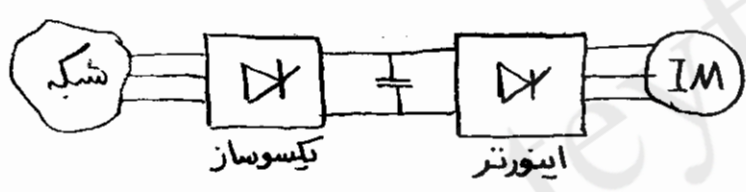
تحمل کند و لذا این ژنراتورها در نیروگاههای بادی کاربرد دارند.



اشکالی که ژنراتور القایی دارد این است که چون موتور القایی نمی تواند توان را الکترو تولید کند و لذا هنگامی که به شبکه توان الکتریکی دهد باید توان را الکتور دریافت کند. در حالی که ژنراتور سنکرون خودی تواند توان را الکتور تولید کند و به همین دلیل در نیروگاهها از ژنراتور سنکرون استفاده می شود.

۱۹- هارمونیک های فضایی و زمانی Time & space Harmonics

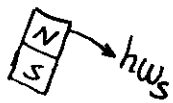
۱-۱۹ اثر هارمونیک های زمانی بر مشخصه T-n



از آنجا که شکل موج v کاملاً سینوسی نیست، لذا دارای هارمونیک ها خواهد بود که شامل هارمونیک اصلی، هارمونیک های مضارب ۳، هارمونیک های مضارب غیر ۳ است.

هارمونیک اصلی میدان گردان با سرعت ω ایجاد می کند. هارمونیک های مضارب ۳ چون هم فاز هستند در یک جهت قرار می گیرند نمی توانند میدان گردان ایجاد کنند. هارمونیک های مضارب

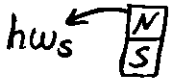
غیر شامل دوسری $h = 4m + 1$ و $h = 4m - 1$ هستند. این هارمونیک‌ها میدان گردان



$$h = 4m + 1$$

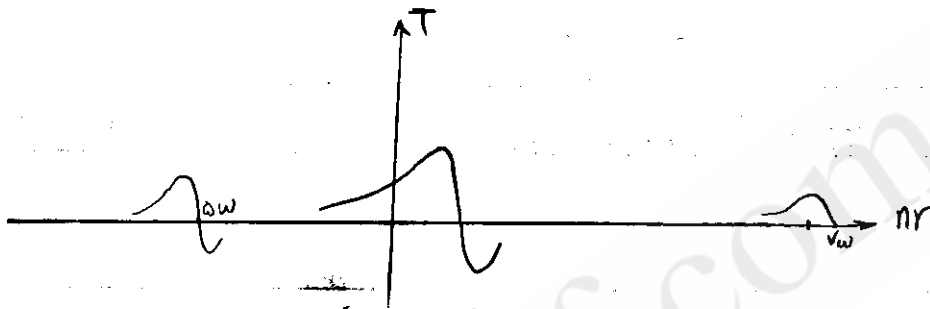
, $m = 1, 2, \dots$

تولید خواهند کرد.



$$h = 4m - 1$$

به ازای $m = 1$ دو میدان گردان با سرعت‌های $7\omega_s$ و $5\omega_s$ تولید خواهند شد.



مشاهده می‌کنیم که هارمونیک‌های توانی تأثیری در عملکرد سیستم نخواهند داشت چون ناحیه کار

ما (نقطه کار) در ناحیه هارمونیک اصلی (ناحیه وسط) است.

۱۹-۲ اثر هارمونیک‌های مکانی (فضائی) بر مشخصه $T-n$

توزیع سیم پیچی استاتور به دلیل محدود بودن تعداد سیم‌ها دارای اعوجاج است.

رلوکتانس فاصله هوایی به علت وجود سیم‌ها در استاتور و روتور یکسان نیست.

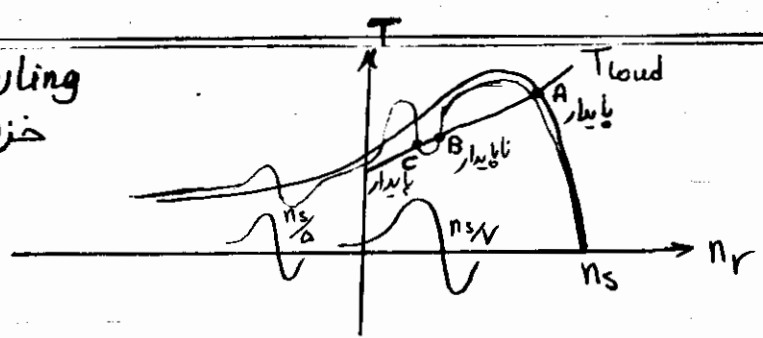
در نتیجه mmf فاصله هوایی غیر سینوسی خواهد بود و هارمونیک‌ها ایجاد خواهند شد.

هارمونیک اصلی $\leftarrow n_s$

راستگرد $\frac{n_s}{h} \leftarrow h = 4m + 1$

چپگرد $\frac{n_s}{h} \leftarrow h = 4m - 1$

Crawling
خزش



مشاهده می کنیم سه نقطه کار بوجود می آید که یکی از آنها ناپایدار است و A و C پایدار

هستند اگر موتور به نقطه کار C بود سرعت بسیار کمی خواهیم داشت که به این پدیده

خزش گفته می شود. برای خارج شدن از این حالت باید بار را سنگین کنیم و بعد به حالت قبل برگردانیم.

www.teyfa.com