مبحث درس: تبديل انرژي الكترومكانيكي

انرژی الکتریکی <table-cell-rows> انرژی مکانیکی

1) بازدهی بالای ماشین های الکتریکی

بازده موتور احتراقي

ر در حالت گذرا 10 تا 20 درصد

در حالت دائمي ماكزيمم 60 درصد

بازده موتور الكتريكي

حداقل 80 درصد

لميانه 85 درصد

ماكزيمم 95 درصد

. موتور الکتریکی حالت گذرا را از روی موتور احتراقی برمی دارد .

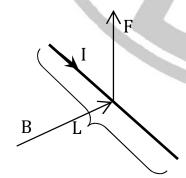
M	موتور	
111	موتور احتراقي	E
	الكتريكي	E

Total(kw)	M(kw)	E(kw)
100	50	50
70	50	02
50	50	0
20	50	-30
0	50	-50

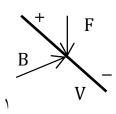
- 2) اثرات زیست محیطی
- 3) طول عمر و زمان كاركرد
 - 4) ابعاد و وزن

اثر متقابل الكتريسته و مغناطيس:

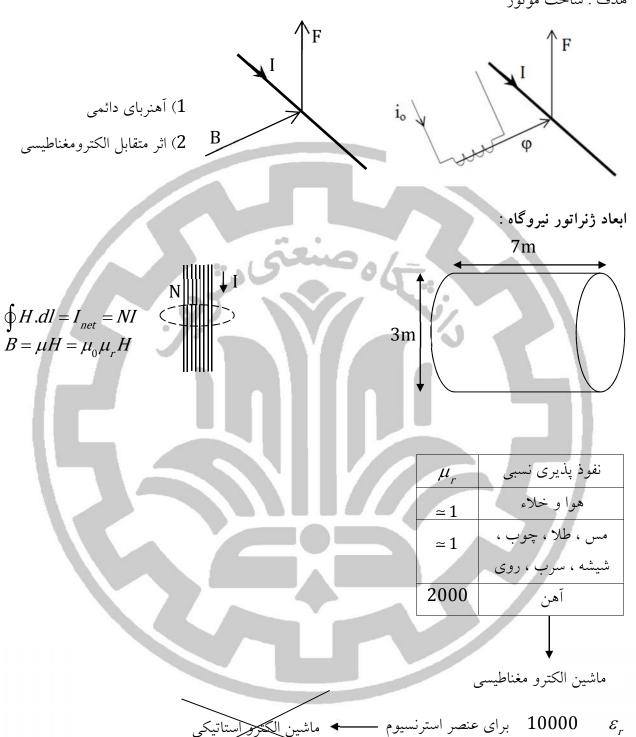
نیروی وارد بر یک سیم حامل جریان 👄 گشتاور الکترو مغناطیسی ولتاژ القایی یک سیم متحرک در یک میدان مغناطیسی F=BIL



اساس توليد پتانسيل الكتريكى:



هدف : ساخت موتور



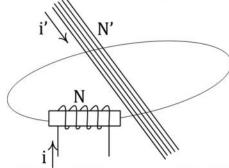
ادامه بحث اصول ساختمان ماشین های الکتریکی (تبدیل الکترو مکانیکی)



 $\oint H.dl = i_{net} = Ni$

HI = Ni: اگر مسیر یکنواخت باشد داریم

بنابراین با توجه به اثر آهن علاقه مندیم که در مسیر شار تا حد ممکن از این عنصر استفاده کنیم ، تا چگالی میدان مغناطیسی را افزایش دهیم .



اگر فرض کنیم سطح مقطع شار در طول این مسیر ثابت است (فرض کاملاً تقریبی است اما به زودی بهبود می یابد)

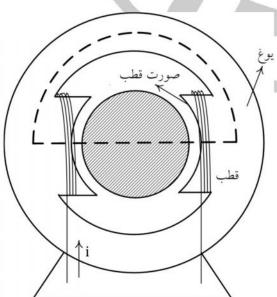
$$Ni = \oint H.dI = H_{Fe}I_{Fe} + H_{g}I_{g}$$

$$Ni = \left(\frac{I_{Fe}}{A\mu}\right)(\phi_{Fe}) + \left(\frac{I_{g}}{A\mu_{0}}\right)(\phi_{g})$$

 $\phi_{Fe}^{}=\phi_{g}^{}$: سطح مقطع ثابت است

$$Ni = \phi_{Fe} \left(\frac{I_{Fe}}{A\mu_{Fe}} + \frac{I_g}{A\mu_0} \right) \qquad \mu_{Fe} = 2000\mu_0$$

1) طول مسیر فاصله هوایی در مسیر شار باید تا حد ممکن کم باشد (تا آمپر دور کمتر صرف قسمت هوایی شود)



2) فرض ثابت بودن سطح مقطع كاملاً درست نمي باشد .

بخش ثابت ماشين : stator

بخش گردان ماشین : rotor

هدف: محاسبه چگالی میدان در فاصله هوایی

با فرض یکنواخت بودن خطوط میدان

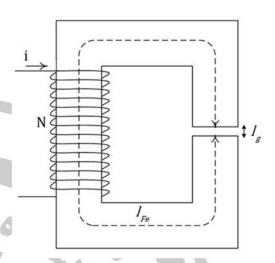
$$Ni = \oint H.dI$$

$$= H_{Fe}I_{Fe} + H_{g}I_{g}$$

$$= \left(\frac{I_{Fe}}{A\mu}\right)(\phi_{Fe}) + \left(\frac{I_{g}}{A\mu_{0}}\right)(\phi_{g})$$

$$= \phi_{Fe}\left(\frac{I_{Fe}}{A\mu_{Fe}} + \frac{I_{g}}{A\mu_{0}}\right)$$

$$\Rightarrow Ni = \left(R_{F} + R_{g}\right)\phi$$



(لوکتانس $R_m = \frac{I}{\mu A})$

می توان برای محاسبات این رابطه را به صورت یک قانون اهم حل نمود .

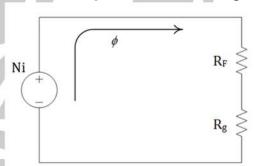
$$Ni = (R_F + R_g)\phi$$

$$V = Ri$$

$$V \to Ni$$

$$R_e \to R_m$$

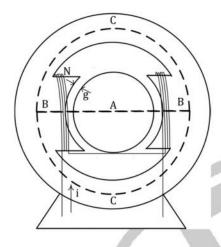
$$i \to \phi$$

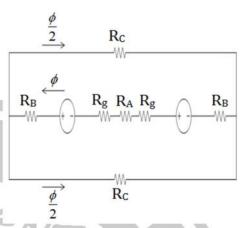


توجه: در منبع ولتاژ Ni (در مدار معادل الکتریکی هم ارز مدار مغناطیسی) ، i هیچ ربطی به جریان مدار معادل (ϕ) ندارد و تنها به صورت غیر مستقیم $\phi = \frac{Ni}{R}$ می باشد . ϕ ندارد و تنها به ϕ i ، i و ϕ مقدار های لحظه ای می باشند .

مثال : برای ماشین گردان نشان داده شده ، مدار معادل مغناطیسی را رسم کنید .

هدف محاسبه شار در نقاط مختلف ماشین است .





توجه : شار يوغ نصف شار شاخه وسط مي باشد

توجه : اگر چگالی شار را ثابت فرض کنیم >سطح مقطع یوغ نصف شاخه وسط می باشد

$$\phi_g = \frac{2Ni}{2R_g + 2R_B + R_A + \frac{R_C}{2}}$$

محاسبه شار شاخه وسط:

سوال : به چه روش می توان شار را افزایش داد؟

$$\phi_{\dot{E}_{g}} = \frac{\phi_{g}}{2} = \phi_{C}$$

 $A_{
m g}=A_{
m A}=A_{
m B}=2A_{
m C}=A$ فرض کنید

l=30cm (قطر کلی) D=15cm

برای یک موتور 500 وات:

مقايسه مقادير رلوكتانس ها:

$$l_{A} + 2l_{B} = 15cm$$

$$2l_{C} = 15\pi \approx 50cm$$

$$g = 5mm$$

$$R_{A} = \frac{l_{A}}{\mu_{0}\mu_{r}A}$$

$$R_{B} = \frac{l_{B}}{\mu_{0}\mu_{r}A}$$

$$R_{C} = \frac{2l_{C}}{\mu_{0}\mu_{r}A}$$

$$R_{G} = \frac{0.5}{\mu_{0}\mu_{r}A}$$

$$R_{R} = \frac{15}{\mu_{0}\mu_{r}A}$$

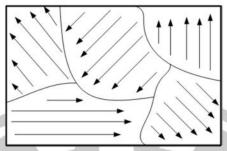
$$\sum R = \frac{1}{\mu_{0}A} \left(0.5 + \frac{40}{\mu_{0}}\right) = \frac{1}{\mu_{0}A} \left(0.5 + 0.02\right)$$

حداکثر 4 درصد تاثیر گذاری آهن

ویژگی های مواد فرومغناطیسی:

این مواد در ساختار کریستالی خود دارای حوزه های مغتاطیسی همسو می باشند که برآیند همه آنها در حالت

عادى تقريباً صفر است .

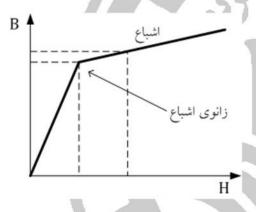


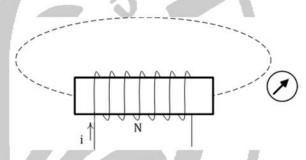
مواد دیگر (غیرفرومغناطیس) دارای این حوزه ها نیستند . این مواد به دو دسته تقسیم می شوند :

1) يارامغناطيس

2) ديامغناطيس

در ادامه برای بررسی رفتار این عناصر آزمایش زیر را انجام می دهیم .





عمدتاً به دليل اينكه:

 μ_{r} تا زانوی اشباع هنوز μ_{r} مقدار اولیه خود را دارد و بزرگ است.

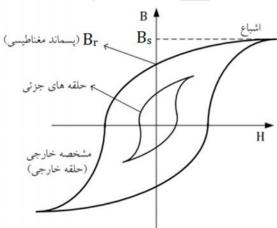
درصد افزایش B نسبت به H به شدت کاهش می یابد . B

بنابراین نقطه کار مناسب زانوی اشباع می باشد .

در مورد علت پدیده اشباع توجه کنید که در حوزه های مغناطیس کوچک داخلی چگالی میدان بسیار بالا می باشد و $\mu_r = 2000$ وقتی که شدت میدان مغناطیسی افزایش می یابد ، این حوزه ها با میدان هم خط شده و $\mu_r = 2000$ آن در داند میدان معناطیسی افزایش می بازد و تا بازد

برآیند میدان هسته را افزایش می دهند.

ادامه آزمایش: در ادامه شدت میدان مغناطیسی را کاهش می دهیم، توجه کنید که علامت هنوز ثابت است. در ادامه شدت میدان مغناطیسی را برعکس می کنیم (از نظر علامت) و مقدار آنرا در جهت معکوس افزایش می دهیم.



برای ورق های آهن متداول در بازار:

 $B_s: 1.2T...2.4T$

 $B_r: 0.1T...0.3T$

مشخصه خارجی به پهن ترین حالت منحنی B-H گفته می شود

قانون فاراده:

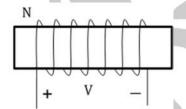
اگر یک سیم پیچ با N دور در مجاورت شدت میدان مغناطیسی قرار بگیرد ، در آن ولتاژی به به وجود می آید $e=N\frac{d\phi}{dt}$. که با شار مخالفت کند . مقدار این ولتاژ با تغییرات شار نسبت مستقیم دارد . $e=N\frac{d\phi}{dt}$. قانون فاراده یک قانون دو طرفه است ، یعنی اگر به یک سیم پیچ ولتاژی اعمال شود ، شار به وجود آمده باز هم از قانون فاراده بدست می آید .

مخصوصاً در حالت دوم (اعمال ولتاژ و تولید شار) عامل به وجود آورنده شار معلوم نمی باشد .

عامل به وجوداًورنده شار ، جریان الکتریکی است و در این رابطه هیچ اثری از آن وجود ندارد

اعمال این ولتاژ به هر سیم پیچ (با هرهسته ای از جمله هوا ، خلاء ، چوب ، مس ، آهن و...)به یک شار منجر می شود ، اما در این حالت در واقع عامل تحریک سیم پیچ یک منبع ولتاژ می باشد ، نه یک منبع جریان . بنابراین بر طبق خاصیت منبع ولتاژ هر جریانی مجاز است از آن عبور کند.

بنابراین قانون فاراده مقدار شار را نتیجه می دهد ولی نمی گوید در چه مقدار جریانی این شار تولید شده



 $V = N \frac{d\phi}{dt}$ حالت اول : هسته آهن

 $V=Nrac{d\phi}{dt}$ حالت دوم : هسته غير آهن

 $\phi=BA$ در هر دو حالت یکسان است . با فرض A یکسان و با توجه به رابطه ϕ

نتیجه می شود که B در هر دو حالت یکسان است .

$$Ni_1 = H_1 L = \frac{B}{\mu_0} L$$

$$Ni_2 = H_2 L = \frac{B}{\mu_0 \mu_r} L$$

$$\Rightarrow i_2 = \frac{i_1}{\mu_0} L$$

اما در عمل مقدار B هسته آهنی از هسته غیر آهنی بیشتر است. دلیل این موضوع مقاومت سیم پیچ است. چون منابع مستقل واقعی ما در عمل منابع ولتاژ می باشند، بنابراین وجود مقاومت سری با منابع باعث محدود تر شدن جریان آن می شود، بنابراین در حالت هسته آهنی ، مقدار شار محدود تر می شود ، چون به دلیل افت روی این مقاومت مقدار V کاهش می یابد و بنابراین ϕ کم می شود .

$$e = N\frac{d\phi}{dt} = NA\frac{dB}{dt}$$

 $B = B_m \sin \omega t$

 $e = N\omega B_m A\cos\omega t$

 $e_m = N\omega B_m A$

$$e_{rms} = \frac{e_m}{\sqrt{2}} = \left(\frac{2\pi}{\sqrt{2}}\right) NfB_m A = 4.44 NfB_m A$$

برطبق قانون فاراده اگر متغیر ها را کمی ساده کنیم اگر در حالت دائمی سینوسی فرض کنیم

مقدار rms سینوسی برابر است با:

(رابطه فوق قانون فاراده برای حالت دائمی سینوسی است)

Bm در رابطه بالا حداكثر چگالي شار مغناطيسي است.

بنابراین برطبق قانون فاراده در حالت دائمی سینوسی اگر یک ولتاژ سینوسی به سیم پیچی اعمال شود داریم :

 $V = 4.44 N f B_m A$

اگر به هسته اشباع شونده مفروضی ولتاژ V سینوسی را اعمال کنیم نتیجه مقدار شار مشخصی می شود. جریانی که منجر به این شار می شود، از قانون آمپر بدست می آید، که اگر در ناحیه خطی منحنی B-H باشیم ، مقدار آن نسبت به وقتی که هسته غیر آهنی باشد به اندازه μ_{r} کمتر است .

اگر اندازه ولتاژ را افزایش دهیم (به قدری که در ناحیه اشباع برویم) به دلیل کاهش شدید μ_r مقدار جریان بسیار زیاد می شود ، در حالی که شار فقط به اندازه ولتاژ زیاد ده است . بنابراین همواره سعی می کنیم در ناحیه زیر زانوی اشباع کار کنیم .

سوال : چرا علاقه مندیم که با وجود خطر فوق (رفتن به اشباع) درست در نزدیک زانوی اشباع کار کنیم ؟ lacksquare اگر $B \uparrow lacksquare$ (در V و f ثابت) $A \downarrow B$ lacksquare بس ابعاد ماشین کوچکتر می شود .

سوال : چرا در هواييما و ادوات نظامي قابل حمل فركانس منبع 400 هرتز است؟

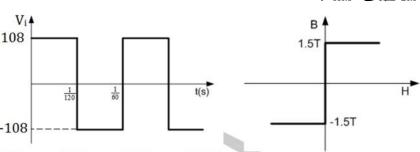
 \downarrow NA \Leftarrow (در V و f ثابت f اگر f

در فرکانس فوق ورق مغناطیسی باید نازک تر شود و در نتیجه باید درجه خلوص را زیادتر کنیم که بسیار هزینه بر می شود ، پس برق شهر را 400 هرتز نمی کنیم .

 $A=2cm^{2}$ V_{L} V_{i} $R_{L} \leq V_{O}$

 V_0 مطلوبست (Sen مثال (از فصل اول کتاب

مشخصات هسته:



 $(H=rac{Ni}{L} \quad , \quad H=0 \Rightarrow i=0 \;) :$ اگر هسته به اشباع نرفته باشد

$$KVL: -V_i + V_L + V_O = 0 \Longrightarrow V_i = V_L + V_O$$

$$V_O = 0 \Longrightarrow V_L = V_i$$

$$V=Nrac{d\phi}{dt}$$
 و یا $\Delta\phi=rac{1}{N}\int_0^{\Delta t}Vdt$

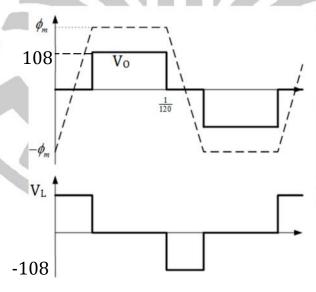
برطبق قانون فاراده:

بنابرای تا وقتی که به اشباع نرفته ایم شار هسته به صورت خطی تغییر می کند .

چک کردن شرط اشباع:

$$\phi_{m} = 1.5 \times 2 \times 10^{-4}$$

$$2\phi_{m} = \frac{1}{N} \int_{0}^{\Delta t} V dt \Longrightarrow 2 \times 1.5 \times 2 \times 10^{-4} = \frac{1}{1000} \times 108t \Longrightarrow t = \frac{1}{360} s$$



مثال : یک هسته فرو مغناطیس سیم پیچی شده با 100 دور سیم مفروض است . سطح مقطع هسته 0.01 m² و از اثرات اشباع صرف نظر می شود . مطلوبست محاسبه شار و چگالی شار در هسته؟ با استفاده از قانون فاراده در حالت دائمی سینوسی داریم :

$$V = 4.44 NfBA = 4.44 Nf \phi$$

$$\Rightarrow 220 = 4.44 \times 100 \times 50 \times \phi \Rightarrow \phi \approx 0.01 wb \Rightarrow B_m = \frac{\phi_m}{A} = \frac{0.01}{0.01} = 1T$$

$$220V$$

$$50Hz$$
N

در ادامه در هسته یک شکاف هوایی با طول 1cm ایجاد می کنیم ، مجدداً داریم :

تفاوت این دو حالت در میزان جریانی است که از منبع ولتاژ ورودی کشیده می شود . اگر طول موثر هسته را یک متر (1m) و $\mu_r = 1000$ و نوض کنیم .

$$R_{Fe} = \frac{l_{Fe}}{\mu_0 \mu_r A} = \frac{1}{1000 \mu_0 A}$$
 $R_g = \frac{l_g}{\mu_0 A} = \frac{0.01}{\mu_0 A} = 10 R_{Fe}$ در حالت بدون شکاف هوايی : $Ni_1 = R_{Fe} \phi$: بنابراین در حالت دوم میزان جریانی که از منبع کشیده می شود ، اثر قابل توجهی دارد (11 برابر) و بنابراین اگر نیازی نیست باید از شکاف هوایی پرهیز شود .

مثال : یک هسته سیم پیچی شده مفروض می باشد . سیم پیچ این هسته توسط ولتاژ برق شهر 60 هرتز تحریک می شود و در زانوی اشباع کار می کند .آیا می توان از این هسته در فرکانس های 50 هرتز و 400 هرتز استفاده نمود؟

الف: 50 هرتز:با توجه به قانون فاراده درحالت دائمی سینوسی $f \downarrow B \Leftrightarrow 1$ در نتیجه هسته به اشباع میرود. ب: 400 هرتز: می توان بدون رفتن به اشباع فرکانس را زیاد کرد . اما در این حالت قدرت موتور به شدت کم می شود (برطبق رابطه F=BIL و با توجه به کاهش B)



تلفات هسته:

در یک هسته فرومغناطیس که با ولتاژ AC تحریک می شود دو منبع برای تولید تلفات حرارتی وجود دارد . الف : تلفات هیسترزیس : این تلفات با سطح حلقه هیسترزیس (A_{B-H}) نسبت مستقیم دارد . بدین معنی که در هر بار حرکت در این حلقه به اندازه سطح حلقه انرژی تلف می شود .

$$P_h = f \times A_{B-H}$$

به طور کلی رابطه سطح حلقه B-H به صورت $k_h B^n$ می باشد که ضریب k_h تابعی از جنس ماده و حجم و ابعاد هسته است و $k_h B^n$ عمولاً $k_h B^n$ معمولاً $k_h B^n$ به صورت $k_h B^n$ معمولاً $k_h B^n$ فرض می شود .

$$P_h = k_h B^n f$$
 در نتیجه خواهیم داشت:

مثال : یک سیم پیچ روی هسته آهنی به منبع ولتاژ سینوسی مقدار موثر 220 ولت با فرکانس 50 هرتز متصل است . در این حالت توان تلفاتی برابر 100 وات ناشی از هیسترزیس می باشد .اگر فرکانس ولتاژ به 100 هرتز افزایش یابد، میزان توان تلفاتی چقدر خواهد بود ؟ (n=2)

B بر طبق رابطه P_h داریم P_h داریم بر طبق داریم بر طبق باید بودن

$$V = 4.44 N f B A$$

$$f_1 = 50Hz, f_2 = 100Hz \Rightarrow B_2 = \frac{B_1}{2}$$

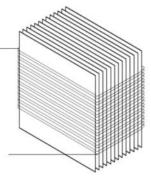
$$\frac{P_{h2}}{P_{h1}} = \left(\frac{B_2}{B_1}\right)^2 \left(\frac{f_2}{f_1}\right) = \frac{1}{2}$$

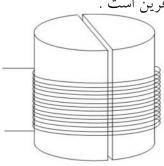
در نتیجه تلفات نصف می شود

ب) تلفات جریان های گردابی (تلفات فوکو ویا تلفات ادی(eddy))

وجود یک میدان مغناطیسی متغیر با زمان باعث ایجاد یک میدان الکتریکی متغیر با زمان می شود . جریان ناشی از این میدان الکتریکی به فرم گردابی می باشد و در مسیر خود ایجاد تلفات اهمی می کند .

 $P_e \alpha B^2 f^2$ در نتیجه $V \alpha B f$ در حالت دائمی سینوسی $V \alpha B f$ در نتیجه $P_e \alpha \frac{V^2}{R}$ از طرفی در حالت دائمی سینوسی $V \alpha B f$ در نتیجه $V \alpha B f$ میزان تلفات ناشی از جریان های گردابی به حدی زیاد است که باید برای آن فکری کرد و گرنه هسته آنقدر گرم می شود که مشکل آفرین است .





مثال : قطر ورق مورد استفاده برای ساخت هسته 1mm است . اگر در طراحی موردنظر برای سطح مقطع هسته به قطر 10mm نیاز باشد تعداد ورق ها عبارتست از : 10 عدد

اگر میدان مغناطیسی ثابت باشدنیازی به مورق کردن نیست (چون فقط میدان مغناطیسی متغیر است که ایجاد جریان گردابی می کند)

مثال : بخش چرخنده ژنراتور نیروگاه

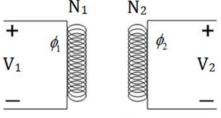
اگر فرکانس خیلی بالا باشد ، حوزه جریان های گردابی خیلی کوچک می شود .در بازار ورق به قطر های 0.2mm ، 0.15mm ، 0.1mm موجود است.



ساختمان و اصول ترانسفورماتور تكفاز:

اگر شرایطی به وجود آید که $\phi_1 = \phi_2$ باشد:

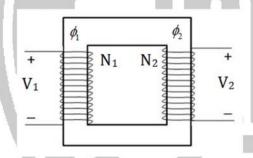
اگر دو سیم پیچ در مجاورت یکدیگر قرار گرفته و به یکی ولتاژ اعمال شود ، بر طبق قانون فاراده در آن شار به وجود می آید و این ضار در سیم پیچ مجاور القای الکترومغتاطیسی ایجاد می کند و مجدداً بر طبق قانون فاراده ایجاد ولتاژ می کند . N_1

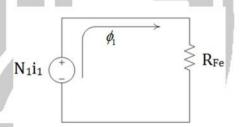


 $V_{1} = N_{1} \frac{d\phi_{1}}{dt} \qquad V_{2} = N_{2} \frac{d\phi_{2}}{dt}$ $\frac{d\phi_{1}}{dt} = \frac{d\phi_{2}}{dt} \Rightarrow \frac{V_{1}}{V_{2}} = \frac{N_{1}}{N_{2}}$

با این نسبت ولتاژ تلفات انتقال توان الکتریکی به دلیل کاهش سطح جریان (در توان ثابت) به شدت کاهش می یابد . به علاوه با استفاده از ایزوله بودن در سیم پیچ ، مسائل ایمنی و تداخل تا حد زیادی حل می شود . دو سیم پیچ باید روی مواد فرومغناطیسی پیچیده شوند .

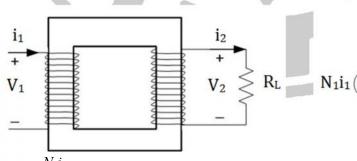
شار با استفاده از V_1 بدست می آید و مستقل از جنس هسته است.اگر سیم پیچ دوم مدار باز باشد ، در یک ترانسفورماتور واقعی میـزان جـریان i_1 حـدود یک الی دو درصد جریان نامی آن است .

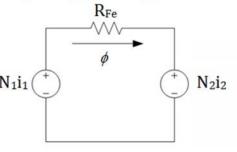




 $N_1 i_1 = R_{Fe} \phi_1$

در ادامه به ثانویه یک بار متصل می کنیم .





 $i_2 = 0 \Rightarrow \phi = \frac{N_1 i_1}{R_{r_r}}$

$$i_2 = \frac{V_2}{R_L} \Longrightarrow \phi' = \frac{N_1 \dot{l_1} - N_2 i_2}{R_{Fe}}$$

در حالت وجود بار:

در بی باری:

$$\Rightarrow N_1 i_1' - N_2 i_2 = N_1 i_1$$

توجه: رابطه فوق بر اساس قانون آمپر بدست آمده است.

$$N_1 i_1^{'} = N_2 i_2 \Rightarrow \frac{i_1^{'}}{i_2} = \frac{V_1}{V_2} \Rightarrow i_1^{'} V_1 = i_2 V_2$$
 اگر \mathbf{i}_1 ناچیز باشد:

مسئله دیگر در ترانسفورماتور تکفاز بحث اشباع هسته است . تنها به دلیل اشباع هسته ، ترانسفورماتور نمی تواند ولتاژ DC را عبور دهد .

در ادامه به کمّی کردن بیشتر ترانسفورماتور و مدل مداری آن می پردازیم . در حالت ایده آل :

$$\frac{V_1}{V_2} = \frac{i_2}{i_1} = \frac{N_1}{N_2}$$

برای واقعی کردن ترانسفورماتور باید اثرات زیر را در نظر بگیریم:

اشباع ، تلفات اهمی سیپ پیچ ها ، پراکندگی شار (یعنی بخشی از شار که توسط سیم پیچ اول تولید می شود ولی سیم پیچ دوم را دور نمی زند) ، تلفات هسته و μ_r محدود

هدف بدست آوردن یک مدار معادل الکتریکی برای سیستم الکترومغناطیسی ترانسفورماتور است.

بحث را با سیم پیچ اولیه که مولد شار است و به منبع ولتاژ متصل می شود آغاز می کنیم.

مدار پیشنهادی با استفاده از المان های فشرده ساخته شده است ، اما رفتار دقیق سیستم به صورت فشرده نیست ، به عبارت دیگر المان های مشخص شده روی مدار معادل هیچ ما به ازای فیزیکی مشخصی در ترانسفورماتور ندارند .

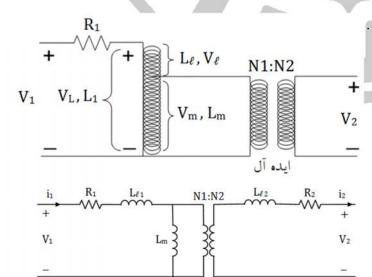
شار تولید شده توسط N_1 دور سیم پیچ اولیه را به دو بخش تقسیم می کنیم :

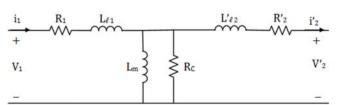
- شاری که سیم پیچ دوم را دور می زند ($\phi_{\!{}_m}$) (مغناطیسی) (1
 - (2) شاری که سیم پیچ دوم را دور نمی زند (ϕ_l) (نشتی)

 $\phi_{ ext{l}} = \phi_{ ext{m}} + \phi_{ ext{l}}$: توجه کنید

هر دو جزء شار اوليه متناسب با جريان i1 مي باشد.

$$egin{aligned} oldsymbol{\phi}_1 &= L_1 i_1 \ oldsymbol{\phi}_m &= L_m i_1 = rac{1}{N_1} \int V_m dt \ oldsymbol{\phi}_l &= L_l i_1 \end{aligned}$$





فقط برای سهولت در محاسبات می توان ثانویه ترانسفورماتور ایده آل را حذف نمود و کل مدار ثانویه را به اولیه منعکس نمود.

مقاومت Rc برای مدل کردن تلفات هیسترزیس و جریان های گردابی به مدل اضافه می شود .

چون عمدتاً ترانسفورماتور زیر زانوی اشباع طرح می شود ، پس می توان L_m را خطی فرض نمود بدست آوردن پارامتر های مدل :اگر بدانیم R_c و R_c خیلی بزرگ هستند .

(مقادیر در سمت اولیه اندازه گیری می شوند) می P_{oC} , I_{oC} , V_{oC} (الف ندازه گیری می شوند) الف : ثانویه مدار باز $P_{oC}\simeq \frac{V_{oC}^2}{R_C}\Rightarrow R_C$ \checkmark

$$Q_{OC} = \sqrt{\left(V_{OC}I_{OC}\right)^2 - P_{OC}^2} \Rightarrow Q_{OC} = \frac{V_{OC}^2}{X_m}, X_m = L_m\omega \Rightarrow L_m \checkmark$$

ب: ثانویه اتصال کوتاه :(اَزمایش اتصال کوتاه) P_{SC} , V_{SC} , V_{SC} (مقادیر در سمت اولیه اندازه گیری می شوند) با ثانویه اتصال کو $P_{SC}=\left(R_1+R_2^{'}\right)I_{SC}^2\Rightarrow R_1+R_2^{'}$

$$Q_{SC} = \sqrt{(V_{SC}I_{SC})^2 - P_{SC}^2} = (X_{l1} + X_{l2})I_{SC}^2 \Rightarrow L_{l1} + L_{l2}$$

از آنجا که مشخصه B-H غیر خطی می باشد ، بنابراین مقدار R_c و R_c تابعی از نقطه کار مغناطیسی می باشد. ضمناً آزمایش مدار باز به علت غیر خطی بودن مشخصه B-H باید در نقطه کارنامی صورت گیرد، یعنی این آزمایش باید در ولتاژ نامی انجام شود .

به دلایل فوق انجام آزمایش $^{'}$ $^{'}$ در سمت $^{'}$ $^{'}$ انجام می شود .

در مورد آزمایش اتصال کوتاه (C^3) نیز توجه کنید ، چون امپدانس ثانویه خیلی کم شده است ، انجام آزمایش در ولتاژ نامی منجر به افزایش جریان شدید خواهد شد . بنابراین این آزمایش نه در ولتاژ نامی بلکه در جریان نامی انجام می شود . مشابه با دلیل آزمایش قبلی این آزمایش در سمت HV انجام می شود.

از آزمایش اتصال کوتاه مقادیر تفکیک شده شاخه های سری بدست نمی آید . $R_1 + R_2' = R_1 + R_2'$ اما در یک ترانسفورماتور خوب طراحی شده برای هر طرف قطر سیم مناسب جریان نامی همان سمت بکار می رود

¹ Open Circuit

² Low Voltage

³ Short Circuit

⁴ High Voltage

در نتیجه:

$$R_{1} = \rho \frac{l_{1}}{A_{1}} = \rho \frac{l_{2} \left(\frac{N_{1}}{N_{2}}\right)}{A_{2} \left(\frac{N_{2}}{N_{1}}\right)} = \rho \frac{l_{2}}{A_{2}} \left(\frac{N_{1}}{N_{2}}\right)^{2} = R_{2} \left(\frac{N_{1}}{N_{2}}\right)^{2} = R_{2}^{'} \Rightarrow R_{1} = R_{2}^{'}$$

 $X_{l,1} = X'_{l,2}$: به طور مشابه

 $S_n = 20kVA, 8kv / 240v, 60Hz$

مثال :

OC:8000v, 0.214A, 400w

همه در سمت اولیه

SC: 489v, 2.5A, 240w

$$I_{nP} = \frac{20k}{8k} = 2.5A$$

اگر در مسئله ای تصریح نشود ، منظور RMS است . بدست آوردن پارامتر ها :

OC

$$R_C = \frac{V_{OC}^2}{P_{OC}} = \frac{8000^2}{400}$$

$$Q_{OC} = \sqrt{S^2 - P^2} = \sqrt{(8000 \times 0.214)^2 - 400^2} = \dots$$

$$X_m = \frac{V_{OC}^2}{Q_{OC}} = \frac{8000^2}{\dots}$$

SC:

$$(R_1 + R_2)I_{SC}^2 = P_{SC} \Longrightarrow R_1 + R_2 = \frac{240}{2.5^2}$$

$$Q_{SC} = \sqrt{(489 \times 2.5)^2 - 240^2}$$

$$(X_{l\,1} + X_{l\,2})I_1^2 = Q_{SC} \Rightarrow X_{l\,1} + X_{l\,2} = \dots$$

نمودار فازورى ترانسفورماتور:

عموماً صورت مسئله به صورت ارائه مشخصات بار مي باشد .

مثال : ترانسفورماتور فوق در بار نامي با ضريب توان 0.8 lag

بار نامی : توان ظاهری نامی ، جریان نامی 20kVA

PF=0.8 lag پس فاز \Rightarrow موجود سلفی است! Lag

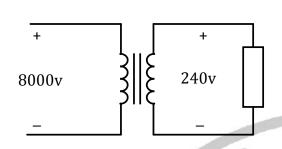
عموماً از جریان شاخه موازی صرف نظر می شود

(به دلیل بزرگ بودن امپدانس های موازی)

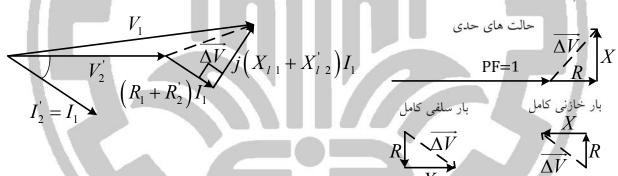
مدل ساده شده تقریبی ترانسفورماتور:

رگولاسيون ولتاژ (تثبيت ولتاژ)

 $KVL: -V_1 + (R_1 + R_2)I_1 + j(X_{l1} + X_{l2})I_1 + V_2 = 0$



نکته مهم : پس فاز یعنی جریان پس از ولتاژ می آید(در جهت مثلثاتی). همیشه مبنای فاز ولتاژ است



 $S_n = 10kVA, 2200v / 220v, 60Hz$

OC(LV): 220*v*, 2.5*A*,100*w SC(HV)*:150*v*, 4.55*A*, 215*w*

$$I_{n \, HV} = \frac{S}{V_{n \, HV}} = 4.55 A$$

مثال :

OC:

$$\begin{split} R_{C(L)} &= \frac{V_{OC}^2}{P_{OC}} = \frac{220^2}{100} = 484\Omega \\ Q &= \sqrt{S^2 - P^2} = \sqrt{\left(220 \times 2.5\right)^2 - 100^2} \Rightarrow X_{m(L)} = \frac{V_{OC}^2}{Q_{OC}} = 89\Omega \end{split}$$

$$R_{C(H)} = R_{C(L)} \times \left(\frac{2200}{220}\right)^2 = 48400\Omega$$

$$X_{m(L)} = 89 \times (10)^2 = 8900\Omega$$

SC:

$$(R_1 + R_2)I_{SC}^2 = P_{SC} \Rightarrow (R_1 + R_2)_H = \frac{215}{4.55^2} = 10.4\Omega$$

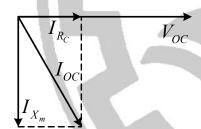
$$Q = \sqrt{(150 \times 4.55)^2 - 215^2}$$

$$(X_{l\,1} + X_{l\,2}^{'})I_{SC}^{2} = Q \Rightarrow X_{l\,1} + X_{l\,2}^{'} = 31.4\Omega$$

$$X_{eq} = (X_{l1} + X'_{l2})_L = \frac{31.4}{10^2}$$

$$\left(R_1 + R_2'\right)_L = \frac{10.4}{10^2}$$

نمودار فازوري OC:

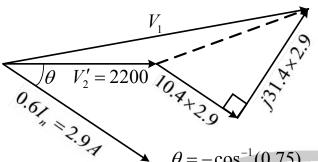


رگولاسیون ولتاژ ترانسفورماتور فوق را در بار 0.6 نامی و ضریب توان 0.75 پس فاز بدست آورید . مدار معادل را منعکس شده به یکی از دو سمت در نظر می گیریم (مثلا سمت HV) . از شاخه موازی صرف نظر می کنیم .

$$I_1$$
 10.4 31.4 I'_2
 V_1 V'_2

. فرض می کنیم بار دارای ولتاژ نامی باشد
$$V_2' = 2200v \Rightarrow I_2' = \frac{0.6 \times 10 kVA}{2200} \approx 2.9 A$$
 $|\Delta V| = \left(\sqrt{10.4^2 + 31.4^2}\right)(2.9)$

نمو دار فازورى:



 $\Rightarrow V_1 = 2306v \angle 0.9^\circ$

 $\theta = -\cos^{-1}(0.75)$

$$V.R. = \frac{2306 - 2200}{2200} \times 100 = 4.8\%$$

رگولاسيون ولتاژ:

همین مثال را با بار پیش فاز دوباره بررسی کنید!

محاسبات بر واحد (Per Unit):

در این حالت مقادیر پایه ای برای S و V در نظر گرفته می شود که معمولاً مقادیر نامی می باشد

$$S_b = S_n, V_b = V_n$$
 $\left(V_{bH} = V_{nH}, V_{bL} = V_{nL}\right)$

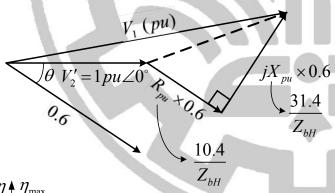
 $S_b = S_n, V_b = V_n \qquad \left(V_{bH} = V_{nH}, V_{bL} = V_{nL}\right)$. تمام مقادیر پایه جریان و امپدانس و ... از روی همین دو مقدار پایه $(\mathbf{V} = \mathbf{V})$ بدست می آیند

$$I_b = \frac{S_b}{V_b} \qquad \qquad Z_b = \frac{V_b^2}{S_b}$$

اکنون تمام پارامتر ها و متغیر ها را به مقادیر پایه خود تقسیم می

مثال :محاسبه مجدد رگولاسيون ولتاژ مثال قبل به صورت .P.U

 $Z_{bH} = \frac{V_{bH}^2}{S} = \frac{2200^2}{10k} \Rightarrow V_{1\ pu} = 1.048 \angle \dots$



بازده ترانسفورماتور:

$$\eta lack \eta_{\max}$$

$$P_{out} = VI \cos \theta$$

$$\eta = \frac{P_{out}}{P_{in}} = \frac{P_{out}}{P_{out} + P_{loss}} = \frac{P_{out}}{P_{out} + R_{eq}I^2 + P_{core}}$$

ترانسفورماتور های سه فاز:

فقط اتصال ترانسفورماتور سه فاز متعادل و متقارن مورد بررسی قرار می گیرد .

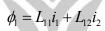
منظور از متعادل : جریان هرسه فاز سینوسی دارای دامنه

برابر و با اختلاف فاز 120 درجه نسبت به فاز دیگر

$$|I_A| = |I_B| = |I_C| = I$$

منظور از متقارن : ولتاژ ها سینوسی و با دامنه برابر و با $|V_{AN}| = |V_{BN}| = |V_{CN}| = V_P$ اختلاف فاز $|V_{AN}| = |V_{BN}| = |V_{CN}| = V_P$

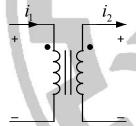
Vقانون نقطه : برای دو سلف تزویج شده با در نظر گرفتن جهت های قراردادی اگر جریان به نقطه در هرو i_1 وارد یا خارج شود شار دو سیم پیچ موافق یکدیگر می باشد .



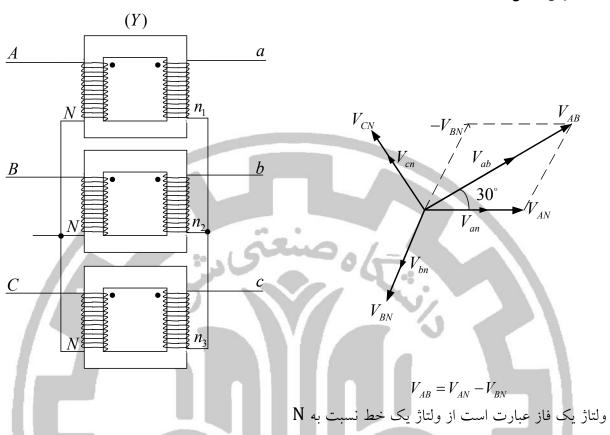
 $ightharpoonup V_{AN}$

در نتیجه در یک ترانسفورماتورتکفاز اگر در یک سیم پیچ جریان به نقطه وارد شود ، در سیم پیچ دیگر باید .

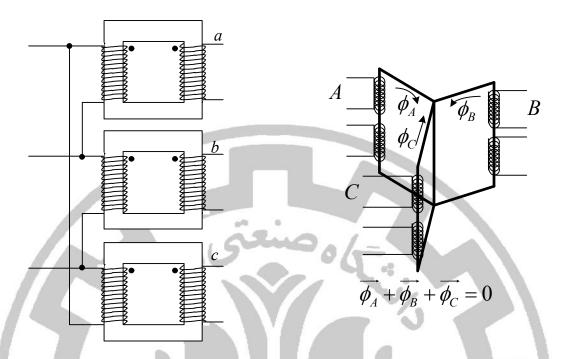
خارج شود .



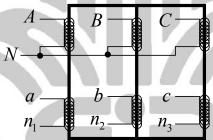
ساده ترین شکل اتصال سه فاز : (Y)



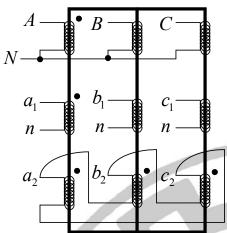
اتصال مثلث (Δ):

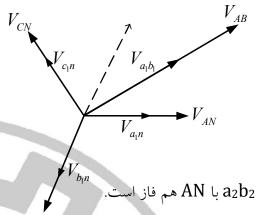


روی هر بازو سیم پیچی که به منبع ولتاژ مستقل وصل است را یافته و تمام سیم پیچ های دیگر آن بازو با ولتاژ این سیم پیچ هم فاز می شوند . $A \longrightarrow B \longrightarrow C$



مثال :

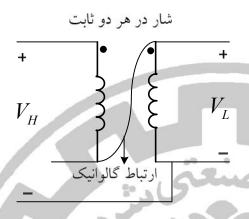


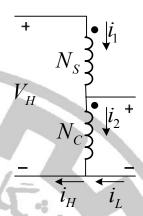


تمام بحث های مدار معادل ، رگولاسیون ولتاژ و... برای ترانسفورماتور سه فاز در حالت متقارن و متعادل کاملاً مشابه با ترانسفورماتور تکفاز است . برای حل فقط یکی از فاز ها حل می شود و بقیه با دامنه برابر و تنها نسبت به پارامتر های تکفاز معادل °120 اختلاف فاز خواهند داشت .

اتو ترانسفورماتور تكفاز:

دراین مدل از تبدیل انرژی الکتریکی به الکتریکی ایزولاسیون ولتاژ مدنظر نمی باشد و اتصال آن به صورت زیر است :





 $i_1 = i_{out}, i_L = 0$

وقتى بار نداريم:

$$\frac{V_H}{V_L} = \frac{N_S + N_C}{N_C}$$

رابطه جريانها:

$$KCL: I_2 + I_L = I_H \Rightarrow I_2 = I_H - I_L$$

$$N_S I_1 + N_C I_2 = 0 \Rightarrow N_S I_H + N_C (I_H - I_L) = 0 \Rightarrow \frac{I_H}{I_L} = \frac{N_C}{N_S + N_C}$$

شار ناشی از آمیر دور ها چون جریان در هر دو

باید صفر باشد ، زیرا شار سیم پیچ به نقطه وارد

می شود . $V_H I_H = V_L I_L$ ثابت است $V_H I_H = V_L I_L$ ثابت است آمد، نه از قانون آمیر بدست آمد، نه از قانون بقای انرژی S_W (توان ظاهری نامی سیم پیچ):

$$S_{w} = V_{S}I_{H} = V_{L}I_{2}, V_{H} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)V_{S} \Rightarrow S_{w} = \left(\frac{N_{S}}{N_{S} + N_{C}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{w}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S}}{N_{S} + N_{C}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

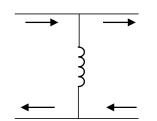
$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} = \left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)(V_{H}I_{H}) \Rightarrow S_{I} = S_{W}\left(\frac{N_{S} + N_{C}}{N_{S}}\right)$$

$$V_{S} \Rightarrow S_{W} \Rightarrow$$

مي تواند تحمل كند

 $\Rightarrow S_I > S_w$ در ترانسفورماتور تکفاز این طور نبود!



$$S_{w}=0 \Longleftrightarrow S_{I}=\infty \quad (!!) \Longleftrightarrow N_{S}=0 \; :$$
 فرض

که امکان پذیر نیست، مثل اینست که سلف را بزنیم به پریز برق! اتفاقی نمی افتد!

. ست کو چک است
$$S_I = S_w \bigg(\frac{N_S + N_C}{N_S} \bigg)$$
 های کو چک است .

مثال : تبديل ولتار 132kv به 110kv و 110kv مثال : تبديل ولتار

چون نسبت تبدیل کم است در نتیجه قابلیت اتوترانسفورماتور را داریم:

$$\frac{132}{110} = \frac{N_S + N_C}{N_S} \Rightarrow \frac{N_S}{N_C} = \frac{1}{5}$$

$$S_I = S_w \left(\frac{N_S + N_C}{N_S} \right) \Rightarrow S_w = 5000 \times \frac{1}{1+5} = 833kVA$$

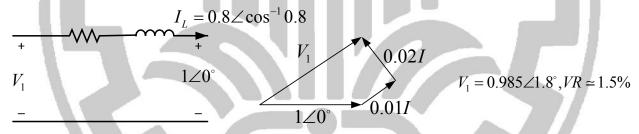
مثال : در یک ترانسفورماتور سه فاز که از سه ترانسفورماتور تکفاز با مقادیر

 $R_{eq} = 0.01 pu$ $X_{eq} = 0.02 pu$

با اتصال ستاره در ورودی 20kv / 220v

تشکیل شده است ، یک بار 0.8 مقدار نامی سه فاز تحت ولتاژ نامی در ضریب توان 0.8 پس فاز تحویل می دهد . رگولاسون ولتاژ فلز را پیدا کنید .

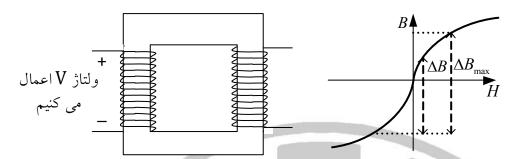
از آنجا که مسئله متعادل و متقارن است ، کافیست آن را فقط برای یکی از فازها حل کنیم (به مثلث یا ستاره بستن بستگی ندارد، چون تنها با ضریب $\sqrt{3}$ می توان این دو را به هم تبدیل کرد)



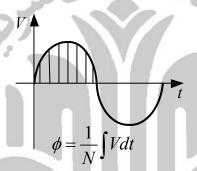
 $V_{LL} = \sqrt{3} \times 20kv \times 0.985$

سوال : ولتار سه فاز ورودي چند است ؟

حالت گذرای startup در ترانسفورماتور:

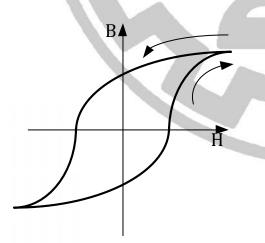


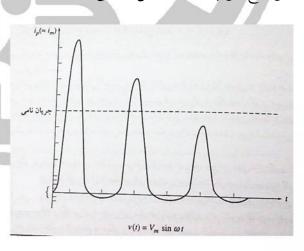
با افزایش B و گذشتن از اشباع \Rightarrow جریان \uparrow \Rightarrow افت ولتاژ روی R و X \uparrow \Rightarrow حالت گذرا خوب نیست! B=H=0 از آنجا که طراحی ترانسفوماتور برای B_M الی B_M انجام می شود بنابراین اگردر نقطه B=H=0 باشیم و کلیدزنی در ولتاژ صفر انجام شود ، ترانسفورماتور حتماً به اشباع می رود .



2) نوع(پلاریته) و میزان به اشباع رفتن ترانسفوماتور به لحظه ای که کلیدزنی انجام می شود ربط دارد و تحت کنترل نیست.

روش رفع این پدیده: در عمل منحنی B-H دارای هیسترزیس است .





اشكال هاى حالت گذرا:

افت ولتاژ غیر سینوسی (شکل فوق) و...