

Gdzie:  $X_1 = L_1 \omega - \frac{1}{C_1 \omega}$ , a  $X_2 = L_2 \omega - \frac{1}{C_2 \omega}$ ;

Ze wzoru na  $J$  widzimy, że prąd wzrasta do nieskończoności przy dwóch wartościach  $\omega$ .

Gdy:  $\omega^2 = \omega_1^2 = \frac{1}{L_1 C_1}$ , wtedy:  $X_1 = L_1 \omega - \frac{1}{C_1 \omega} = 0$

Gdy:  $\omega^2 = \omega_2^2 = \frac{1}{L_2 C_2}$ , wtedy:  $X_2 = L_2 \omega - \frac{1}{C_2 \omega} = 0$

Prąd będzie zero, gdy:

$$\omega^2 = \omega_0^2 = \frac{\frac{1}{C_1} + \frac{1}{C_2}}{L_2 + L_1}$$

wtedy:  $X_1 + X_2 = 0$

Łatwo sprawdzić,

że przy:  $\omega_1 < \omega_2$

$$\omega_1 < \omega_0 < \omega_2$$

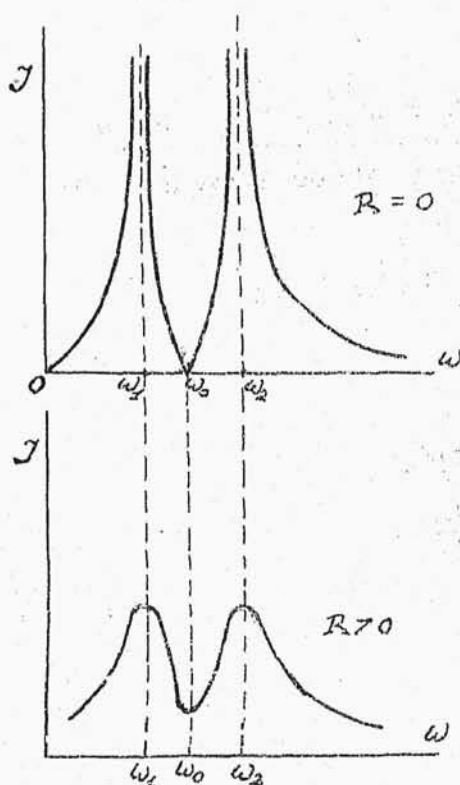
Wykres rezonansu

w tym przypadku ma postać wskazaną na rys. 35.

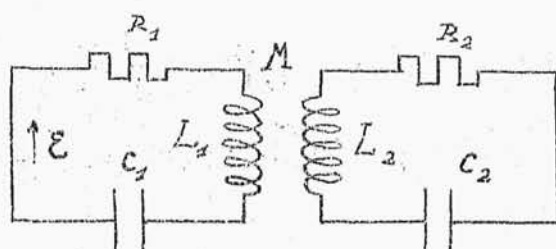
32. Wykres rezonansu

dla obwodów sprzężonych indukcyjnie i zawierających  $R$ ,  $L$ , i  $C$ .

Prąd w obwodzie pierwotnym jak wiadomo, wyraża się wzorem:



rys. 35.



rys. 36.

$$J = \frac{\varepsilon}{\sqrt{(R_1 + R')^2 + (\mathcal{X}_1 + \mathcal{X}')^2}}$$

gdzie:

$$R' = \left(\frac{M\omega}{Z_2}\right)^2 R_2 \quad \text{i} \quad \mathcal{X}' = -\left(\frac{M\omega}{Z_2}\right)^2 \mathcal{X}_2$$

Jeżeli  $R_1$ , i  $R_2$  małe, to w przybliżeniu:

$$J = \frac{\varepsilon}{\mathcal{X}_1 + \mathcal{X}'}$$

Prąd przybiera wartość nieskończenie wielką,

gdy:  $\mathcal{X}_1 + \mathcal{X}' = 0$

Po wprowadzeniu oznaczeń:

$$\omega_1 = \frac{1}{\sqrt{L_1 C_1}} \quad ; \quad \omega_2 = \frac{1}{\sqrt{L_2 C_2}}$$

oraz:

$$k = \frac{M}{\sqrt{L_1 L_2}}$$

Poprzednie równanie przybiera postać:

$$(1 - k^2)\omega^4 - (\omega_1^2 + \omega_2^2)\omega^2 + \omega_1^2 \cdot \omega_2^2 = 0$$

Stąd dwa rozwiązania mające sens fizyczny:

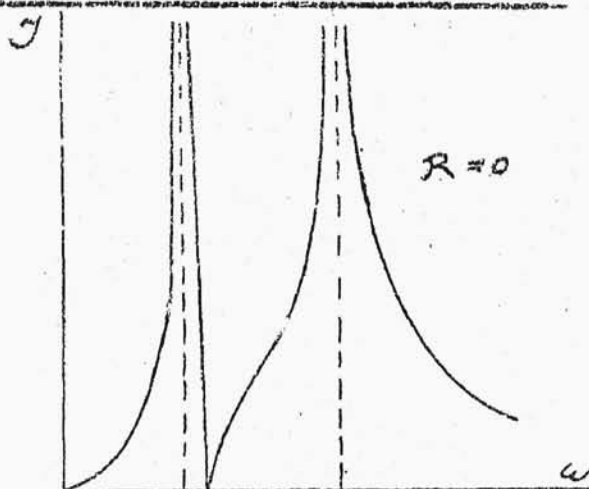
$$\omega^2 = \frac{\omega_1^2 + \omega_2^2 \pm \sqrt{(\omega_1^2 - \omega_2^2)^2 + 4K^2 \cdot \omega_1^2 \cdot \omega_2^2}}{2(1 - K^2)}$$

Przy:

$$\omega_1 = \omega_2 = \omega_0 : \quad \omega^2 = \frac{\omega_0^2}{1 \pm K}$$

Wykres rezonansowy dla prądu  $J_1$  przybiera postać /rys. 37/.

33. Wyznaczenie dla obwodów sprzężonych indukcyjnie takich wartości na  $X_1$  i  $X_2$ , przy których otrzymuje się maximum prądu wtórnego.



rys. 37.

Prąd wtórny  $J_2$  ma wartość następującą:

$$J_2 = \frac{J_1 \cdot M \cdot \omega}{Z_2} = \frac{E \cdot M \cdot \omega}{\sqrt{(R_1 + R')^2 + (x_1 + x')^2} \cdot \sqrt{R_2^2 + x_2^2}}$$

Mianownik daje się łatwo przekształcić w ten sposób, że wzór na  $J_2$  przybiera postać:

$$J_2 = \frac{\mathcal{E} \cdot M \cdot \omega}{\sqrt{(x_1 x_2 - M^2 \omega^2 - R_1 R_2)^2 + (x_1 R_2 + x_2 R_1)^2}} \quad /59/$$

Szukamy takiego  $x_2$  przy którym  $J_2$  byłoby maksimum.

W tym celu wyprowadzamy wzór na pochodną

$$\frac{d J_2}{d x_2}$$

Pochodna ta będzie równa zero wtedy, gdy będzie równa zero pochodna od funkcji pod pierwiastkowej, znajdującej się w mianowniku.

$$\frac{d [(x_1 x_2 - M^2 \omega^2 - R_1 R_2)^2 + (x_1 R_2 + x_2 R_1)^2]}{d x_2} = 0;$$

Z tego równania wypada:

$$x_2 = \frac{x_1 \cdot M^2 \omega^2}{x_1^2 + R_1^2} \quad /60/$$

Podstawiając ten wyraz do wzoru /59/ na prąd  $J_2$ , po uproszczeniu otrzymamy:

$$J_{2 \max} = \frac{\mathcal{E} \cdot M \cdot \omega}{\left[ \frac{M^2 \omega^2 R_1}{x_1^2 + R_1^2} + R_2 \right] \cdot \sqrt{x_1^2 + R_1^2}} \quad /61/$$

Że to będzie wartość maksymalna prądu łatwo !!  
sprawdzić biorąc od wyrazu prądu, wzór /59/, drugą pochodną po  $x_2$  i podstawiając wyraz na  $x_2$ , ze wzoru 60-go. Otrzymana w ten sposób wartość na

$\frac{\partial^2 J_2}{\partial X_2^2}$  wypada ujemna. Mając warunek na  $X_2$ , przy którym prąd  $J_2$  będzie maksymalny, szukamy takiego  $X_1$ , aby wartość w wyrażeniu /61/ przybrała wartość maksymalną.

W tym celu znowu bierzemy pochodną od  $J_{2max}$  po  $X_1$  i przyrównujemy do zera.

Po uproszczeniu otrzymamy równanie:

$$X_1 [R_2 (X_1^2 + R_1^2) - M^2 \omega^2 R_1] = 0$$

Stąd na  $X_1$  otrzymamy trzy rozwiązania:

$$X_1 = 0 ; X_1 = \pm \sqrt{\frac{R_1}{R_2} (M^2 \omega^2 - R_1 R_2)}$$

Każdemu z tych rozwiązań na  $X_1$ , odpowiadając będzie odpowiednia wartość na  $X_2$ , którą otrzymamy podstawiając wartości na  $X_1$  do wzoru 60-go.

W ten sposób otrzymamy odpowiednie wartości na  $X_2$  następujące:

$$X_2 = 0 ; X_2 = \pm \sqrt{\frac{R_2}{R_1} (M^2 \omega^2 - R_1 R_2)}$$

A więc maksimum prądu  $J_2$  otrzymamy w trzech przypadkach: gdy  $X_1 = 0$  i  $X_2 = 0$

$$X_1 = + \sqrt{\frac{R_1}{R_2} (M^2 \omega^2 - R_1 R_2)}$$

$$a \quad X_2 = + \sqrt{\frac{R_2}{R_1} (M^2 \omega^2 - R_1 R_2)}$$

oraz gdy:

$$X_1 = -\sqrt{\frac{R_1}{R_2} (M^2 \omega^2 - R_1 R_2)}$$

$$X_2 = -\sqrt{\frac{R_2}{R_1} (M^2 \omega^2 - R_1 R_2)}$$

Prąd  $J_2$  w dwóch ostatnich przypadkach wypadnie jeden i ten sam. Wzór na jego wartość łatwo otrzymać podstawiając odpowiednią wartość na  $X_1$ , do wyrażenia 61-go.

$$J'_{2\max.\max} = \frac{\varepsilon}{2\sqrt{R_1 R_2}} \quad /62/$$

Wartość tego maximum maximorum nie zależy od  $M$ .

Inny prąd maksymalny otrzymamy przy:  $X_1=0; X_2=0$

Wprowadzając te wartości na  $X_1$ , i  $X_2$  do wzoru 59-go otrzymamy:

$$J''_{2\max.\max} = \frac{\varepsilon M \omega}{M^2 \omega^2 + R_1 R_2} \quad /63/$$

Tu maximum maximorum zależy od  $M$  czyli od stopnia sprzężenia obwodów:

$$K = \frac{M}{\sqrt{L_1 L_2}}$$

Wyznamy  $M$  przy którym  $J_{2\max.\max}$  będzie największe gdy:  $\frac{d(J_{2\max.\max})}{dM} = 0$

Znajdując pochodną /63/ otrzymamy:  $M^2 = \frac{R_1 R_2}{\omega^2}$   
wzoru

Wtedy:

$$J_{2\max\max}''' = \frac{\mathcal{E}}{2\sqrt{R_1 R_2}}$$

a więc takie samo jak otrzymaliśmy poprzednio według wzoru /62/ dla innych wartości  $\mathcal{X}_1$  i  $\mathcal{X}_2$ .

Z tego wynika również, że  $J_{2\max\max}' > J_{2\max\max}''$  o ile  $\eta^2 \neq \frac{R_1 R_2}{\omega^2}$

34. Prądy wywołane w obwodzie  $R, L, C$  siłą elektromotoryczną sinusoidalną tłumioną. Zakładamy że siła elektromotoryczna wywołująca prąd wyraża się wzorem:

$$\mathcal{E}_t = \mathcal{E}_m \cdot e^{-\alpha t} \cdot \sin(\omega t - \gamma)$$

Prąd czyni zadanie równaniu:

$$L \cdot \frac{di}{dt} + R \cdot i + \frac{1}{C} \int i dt = \mathcal{E}$$

Jeżeli dla charakterystyki zjawisk tu zachodzących obierzemy zamiast natężenia prądu, napięcie na kondensatorze  $\mathcal{V}$ , to uwzględniając zależność:

$$i = C \cdot \frac{d\mathcal{V}}{dt}$$

Otrzymamy równanie:

$$\frac{d^2 \mathcal{V}}{dt^2} + \frac{R}{L} \cdot \frac{d\mathcal{V}}{dt} + \frac{\mathcal{V}}{LC} = \frac{\mathcal{E}}{LC}$$

Wprowadzamy skróty:

$$\omega_2 = \sqrt{\frac{1}{LC} - \frac{R^2}{4L^2}}$$

to jest własna pulsacja obwodu:

$$\omega_2 = \frac{R}{2L}$$

Patrz Bjerknes Wiedemansche Annalen

1895 r. Tom 55 str. 121.

to jest własne tłumienie obwodu, wtedy powyższe równanie przybierze postać:

$$\frac{d^2 \check{U}_t}{dt^2} + 2\alpha_2 \frac{d \check{U}_t}{dt} + (\omega_2^2 - \alpha_2^2) \check{U}_t = \frac{\epsilon}{LC} \quad /64/$$

Równaniu temu czyni zadość następujący wzór na napięcie:

$$\check{U}_t = \check{U}_{1t} + \check{U}_{2t} \quad /65/$$

gdzie:

$$\check{U}_{1t} = \check{U}_{1m} \cdot e^{-\alpha_1 t} \cdot \sin(\omega_1 t - \gamma - \varphi_1)$$

$$\check{U}_{2t} = \check{U}_{2m} \cdot e^{-\alpha_2 t} \cdot \sin(\omega_2 t - \gamma - \varphi_2)$$

Tu  $\check{U}_{1t}$  - jest napięciem wymuszonym siłą elektromotoryczną.  $\check{U}_{2t}$  - napięcie własne wywołano tylko właściwościami obwodu.

Podstawiając wyraz na  $\check{U}_t$  wzór /65/ do równania 64-go, zauważymy że składnik  $\check{U}_{2t}$  daje z lewej strony zero, przeto przy tym podstawieniu wyznaczmy tylko:

$$\check{U}_{1m} = \frac{\epsilon_m}{LC} \cdot \frac{1}{\sqrt{[\omega_2^2 - \omega_1^2 + (\alpha_2 - \alpha_1)^2]^2 + [2\omega_1(\alpha_2 - \alpha_1)]^2}}$$

$$\tan \varphi_1 = \frac{2\omega_1(\alpha_2 - \alpha_1)}{\omega_2^2 - \omega_1^2 + (\alpha_2 - \alpha_1)^2}$$

Stąd czynniki dla  $\check{U}_{2t}$  znajdziemy uwzględniając stan początkowy obwodu:

Przy  $t=0$  mamy  $\check{U}_t=0$ ;  $i_t=0$  to znaczy  $\frac{d \check{U}_t}{dt} = 0$

Z tych założeń, przyjmując np.  $\gamma = 90^\circ$  otrzymamy:



$$\frac{V_{2m}}{V_{1m}} = \frac{\sqrt{\omega_2^2 + (\alpha_2 - \alpha_1)^2}}{\omega_2}$$

oraz:

$$\operatorname{tg} \varphi_2 = \frac{(\alpha_2 - \alpha_1)[\omega_2^2 + \omega_1^2 + (\alpha_2 - \alpha_1)^2]}{\omega_2[\omega_2^2 - \omega_1^2 + (\alpha_2 - \alpha_1)^2]}$$

Wzory te prowadzą do następujących szczególnych wyników:

/1/  $\omega_1 = \omega_2$  i  $\alpha_1 = \alpha_2$ , t.j. przypadek izochronizmu siły elektromotorycznej z obwodem.

Wtedy:  $\varphi_1 = 90^\circ$   
 $\varphi_2 = 90^\circ$  a  $V_t = -\frac{E_m}{LC2\omega} e^{-\alpha t} \cdot t \sin \omega t$

Zmienność napięcia w czasie wyraża się funkcją okresowo zmienną o początkowo wzrastających a potem malejących amplitudach.

/2/,  $\omega_1 = \omega_2$  ale  $\alpha_1 \neq \alpha_2$ , jednak  $\alpha_1 - \alpha_2$  jest małe w porównaniu do  $\omega$ .

Wtedy:  $V_t = -V_m (e^{-\alpha_1 t} - e^{-\alpha_2 t}) \sin \omega t$

Przebieg tej funkcji jest podobny do poprzedniej.

/3/.  $\omega_1 \neq \omega_2$ , ale  $\alpha_1 = \alpha_2$ .

Wtedy:  $V_t = V_m \cdot e^{-\alpha t} [\sin(\omega_1 t - \gamma) - \sin(\omega_2 t - \gamma)]$

Funkcja ma podwójną częstotliwość, mamy więc

dudnienia bardzo wyraźne.

/4/.  $\omega_1 \neq \omega_2$  i również  $\alpha_1 \neq \alpha_2$  tu będą także dudnienia lecz mniej wyraźne.

35. Skuteczna wartość prądu wywołanego w obwodzie z  $R, L, C$ , zapomocą siły elektromotorycznej sinusoidalnej tłumionej. Według wzoru na napięcie z powyższego paragrafu możemy wyznaczyć prąd według zależności:

$$i_t = C \cdot \frac{dU_t}{dt}$$

Następnie zakładając że mamy jedną zmienną prądu na sekundę, wyznaczmy wartość skuteczną prądu ze wzoru:

$$J = \sqrt{\int_0^{\infty} i_t^2 dt}$$

Jeżeli wprowadzimy skróty:

$$m = \frac{\omega_1 + \omega_2}{2}$$

$$\mu = \frac{\alpha_1 + \alpha_2}{2}$$

$$n = \frac{\omega_1 - \omega_2}{2}$$

$$\gamma = \frac{\alpha_1 - \alpha_2}{2}$$

i założymy, że  $n^2, \mu^2$  i  $\gamma^2$  są liczby bardzo małe w porównaniu do  $\omega^2$  i  $m^2$ , to według wywodu Bjerkne-s'a otrzymamy:

$$J^2 = \frac{E_m^2}{16 L^2} \cdot \frac{\alpha_1 + \alpha_2}{\alpha_1 \cdot \alpha_2} \cdot \frac{1}{(\omega_1 - \omega_2)^2 + (\alpha_1 + \alpha_2)^2} / 66 /$$

36. Wyznaczenie sumy dekrementów logarytmicznych

$\int_1 + \int_2$  dla powyższego prądu. Ze wzoru /66/ wypada że otrzymamy maximum prądu gdy  $\omega_1 = \omega_2$

$$J_r^2 = \frac{\xi_m^2}{16L^2} \cdot \frac{1}{\alpha_1 \alpha_2 (\alpha_1 + \alpha_2)}$$

$$\frac{J^2}{J_r^2} = \frac{(\alpha_1 + \alpha_2)^2}{(\omega_1 - \omega_2)^2 + (\alpha_1 + \alpha_2)^2} \quad / 67 /$$

na podstawie tego wzoru możemy narysować wykres rezonansowy:

$$\left(\frac{J}{J_r}\right)^2 = f\left(\frac{\omega_1}{\omega_2}\right)$$

Suma dekrementów będzie:

$$\delta_1 + \delta_2 = \frac{2\pi}{\omega_1} \alpha_1 + \frac{2\pi}{\omega_2} \alpha_2 = \frac{2\pi}{\omega_1} \left( \alpha_1 + \frac{\omega_1}{\omega_2} \alpha_2 \right)$$

ale

$\frac{\omega_1}{\omega_2} \approx 1$  w pobliżu rezonansu więc:

$$\delta_1 + \delta_2 = \frac{2\pi}{\omega_1} (\alpha_1 + \alpha_2)$$

Wprowadźmy oznaczenie:

$$\frac{\omega_1 - \omega_2}{\omega_1} = x$$

Uwzględniając te wzory przekształćmy wzór /66/ na:

$$\frac{J^2}{J_r^2} = \frac{1}{1 + \frac{4\pi^2 x^2}{(\delta_1 + \delta_2)^2}}$$

a stąd:

$$\delta_1 + \delta_2 = 2\pi x \cdot \sqrt{\frac{J^2}{J_r^2 - J^2}}$$