

3. Powrót do równowagi obwodu z R , L , C ,
w którym równowaga została naruszona przez wywo-
łanie prądu o natężeniu i . Według rozwiązania
równania różniczkowego na napięcie kondensatora:

Przy $\frac{R^2}{4L^2} < \frac{1}{LC}$ /16/
mamy
$$U_C = R \cdot e^{-\alpha t} \cdot \sin(\bar{\omega}t + \gamma)$$

Prąd ładujący kondensator będzie:

$$i = C \frac{dU_C}{dt}$$

Podstawiając wzór na napięcie, otrzymamy:

$$i = R \cdot C e^{-\alpha t} [\bar{\omega} \cos(\bar{\omega}t + \gamma) - \alpha \sin(\bar{\omega}t + \gamma)] \quad /17/$$

W tych wzorach /16/ i /17/ mamy dwie stałe
 R i γ ; które należy wyznaczyć, na podstawie
założeń początkowych. W chwili $t=0$; $U_C=0$; $i=i_0$.

Przeto:

$$R \sin \gamma = 0$$

$$RC(\bar{\omega} \cos \gamma - \alpha \sin \gamma) = i_0 \quad /18/$$

Ponieważ R nie może równać się zero,

więc: $\sin \varphi = 0$ *)

a więc $\varphi = 0$

Przeto: $\cos \varphi = 1$

Wtedy ze wzoru /18/ otrzymamy:

$$R \cdot C \cdot \omega = i_0$$

Stąd:

$$R = \frac{i_0}{C \cdot \omega}$$

Uwzględniając wartości dla R i φ otrzymamy po podstawieniu do równania 16, wzór na napięcie kondensatora:

$$U_C = \frac{i_0}{C \cdot \omega} \cdot e^{-\alpha t} \cdot \sin \omega t \quad /19/$$

a po podstawieniu do równania 17, wzór na prąd:

$$i = \frac{i_0}{\omega} \cdot e^{-\alpha t} (\omega \cos \omega t - \alpha \sin \omega t)$$

*) Inne wartości na φ prowadzą do tych samych rozwiązań.

Wprowadzając kąt φ' , którego wartość określa wzór:

$$\operatorname{tg} \varphi' = \frac{\bar{\omega}}{\alpha}$$

oraz zastępując różnicę cosinusoidy i sinusoidy jedną sinusoidą, otrzymamy:

$$i = \frac{i_0 \sqrt{\alpha^2 + \bar{\omega}^2}}{\bar{\omega}} \cdot e^{-\alpha t} \sin [\bar{\omega} t + (\pi - \varphi')]$$

a uwzględniając, że $\sqrt{\alpha^2 + \bar{\omega}^2} = \sqrt{\frac{1}{LC}}$ wypadnie:

$$i = \frac{i_0}{\bar{\omega} \sqrt{LC}} \cdot e^{-\alpha t} \cdot \sin [\bar{\omega} t + (\pi - \varphi')] \quad /20/$$

Ze wzorów 19 i 20 widzimy, że napięcie i prąd zmieniają się według prawa tłumionej sinusoidy z różnicą faz $\pi - \varphi'$

4. Prądy własne swobodne. Jeżeli oporność omowa w rozważanym obwodzie będzie równa zero, to powyższe prądy i napięcia będą sinusoidalne, trwające wiecznie, gdyż:

$$\alpha = \frac{R}{2L} = 0$$

a więc:

$$e^{-\alpha t} = 1$$



nr. 746



5. Okres prądów własnych w obwodzie z R, L, C .

Z powyższych wzorów widzimy, że wszystkie rozważane napięcia i prądy mają jednakową i stałą częstotliwość zależną jedynie od właściwości obwodu. Pulsacja $\bar{\omega}$, dla tych prądów będzie

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

stąd:

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

a częstotliwość:

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

Z tego wzoru wynika że częstotliwość jest tym mniejsza im większe mamy tłumienie.

Największą częstotliwość mają prądy własne swobodne gdy $R=0$

$$f_0 = \frac{1}{2\pi} \sqrt{\frac{1}{LC}}$$

$$T_0 = 2\pi\sqrt{LC}$$

6. Obliczenie częstotliwości własnej swobodnej i odpowiedniej długości fali. Podstawiając we wzór /21/ L w henrach a C w faradach otrzymamy T w sekundach

$$T_{(sek)} = 2\pi \cdot \sqrt{L^{(H)} \cdot C^{(F)}}$$

Uwzględniając, że

$$1 \text{ henr} = 10^9 \text{ cm.}$$

$$1 \text{ farad} = 9 \cdot 10^{11} \text{ cm.}$$

możemy wyrazić okres T podstawiając na L wartość wyrażoną w jednostkach c.g.s.E.M., a na C wartość w jednostkach c.g.s.E.S. do następującego równania:

$$T_{\text{sek.}} = \frac{2\pi}{3 \cdot 10^{10}} \cdot \sqrt{L^{(cm)} \cdot C^{(cm)}}$$

Liczba $3 \cdot 10^{10}$ jest liczbą mianowaną wyraża szybkość światła w cm. na sekundę. Wprowadzając zależność pomiędzy okresem prądu zmiennego, a długością fali wywołanej tym prądem w przestrzeni otaczającej, otrzymamy:

$$\lambda = u \cdot T$$

λ długość fali elektromagnetycznej

u szybkość biegu tych fal w próżni

$$\lambda^{(crs)} = 3 \cdot 10^{10} \cdot T^{(sek)}$$

Stąd:

$$\lambda^{(crs)} = 3 \cdot 10^{10} \cdot 2\pi \sqrt{L^{(H)} \cdot C^{(F)}}$$

Albo:

$$\lambda^{(crs)} = 2\pi \sqrt{L^{(cm)} \cdot C^{(crs)}}$$

/22/

7. Tłumienie. Stopień tłumienia prądów zmiennych własnych rozważanych w poprzednich paragrafach określa się za pomocą dwóch liczb:

$$\alpha = \frac{R}{2L} \quad - \text{spółczynnik tłumienia}$$

$$\Delta T = \delta \quad - \text{logarytmiczny dekrement}$$

Liczby te pośrednio określają stosunek kolejnych amplitud tego samego znaku np.

$$\frac{J_2}{J_1} = e^{-\alpha T} = e^{-\delta}$$

Wzór na δ wypada następujący:

$$\delta = \frac{R}{2L} \cdot \frac{2\pi}{\sqrt{\frac{1}{LC} - \frac{R^2}{4L^2}}} = \frac{2\pi}{\sqrt{\frac{4L}{RC} - 1}}$$

albo wprowadzając krytyczny opór: $R_k = \frac{4L}{C}$

$$R_k^2 = \frac{4L}{C}$$

$$\delta = \frac{2\pi}{\sqrt{\frac{R_k^2}{R^2} - 1}}$$

Przy małym tłumieniu stosowany bywa prostszy wzór przybliżony, gdy można opuścić $\frac{R^2}{4L^2}$ w porównaniu do $\frac{1}{LC}$, wtedy:

$$\delta = \frac{R}{2L} \cdot \frac{2\pi}{\sqrt{\frac{1}{LC}}}$$

a po uproszczeniu:

$$\delta = \pi \cdot R \sqrt{\frac{C}{L}} \quad /23/$$

Bywa również stosowany przybliżony wzór na δ , który otrzymuje się ze wzoru /23/ przez podstawienie zamiast L , długości fali λ w metrach i pojemności C w cm.

Ze wzoru /22/ mamy:

$$L^{(cm)} = \frac{\lambda^2}{4\pi^2 C^{(cm)}}$$

więc:

$$\delta = \pi \cdot R \cdot \sqrt{\frac{4\pi^2 (C^{(cm)})^2 \cdot 10^9}{9 \cdot 10^{11} \cdot \lambda^2}}$$

$$\tilde{\sigma} = \frac{\mathcal{U}^2}{15} \cdot \frac{C^{(m)} \cdot R^{(\Omega)}}{\lambda^{(m)}}$$

w zaokrągleniu:

$$\tilde{\sigma} = \frac{1}{150} \cdot \frac{C^{(m)} \cdot R^{(\Omega)}}{\lambda^{(m)}}$$

8. Wzór na okres zmienności prądów własnych tłumionych w zależności od dekrementu logarytmicznego. Z poprzednich rozważań mamy:

$$T = 2\mathcal{U} \cdot \frac{1}{\sqrt{\frac{1}{LC} - \frac{R^2}{4L^2}}} \quad /24/$$

Oznaczmy przez T_0 okres prądów własnych swobodnych i uwzględnijmy następujące równości:

$$\frac{1}{LC} = \frac{4\mathcal{U}^2}{T_0^2}$$

$$\frac{R^2}{4L^2} = \alpha^2 = \frac{\delta^2}{T^2}$$

Wtedy wzór /24/ przybierze postać:

$$T = T_0 \sqrt{1 + \left(\frac{\delta}{2\mathcal{U}}\right)^2} \quad /25/$$

Z tego wzoru obliczamy, że nawet przy znacznym tłumieniu gdy $\delta = 0,6$.

$$T = T_0 \cdot 1,008$$

9. Wzór na wartość skuteczną tłumionego prądu zmiennego. Załóżmy, że za pomocą odpowiedniego urządzenia wywołujemy prądy zmienne tłumione, powtarzające się w równych odstępach czasu, m zmijek prądu na sekundę, wtedy przyjąć możemy że wartość skuteczną prądu, stanowiącego taki ciągły szereg prądów tłumionych szybko zanikających, da się wyrazić wzorem:

$$J = \sqrt{\frac{1}{t} \int_0^t i_t^2 \cdot dt} = \sqrt{m \int_0^\infty i_t^2 dt}$$

przy tem:

$$i_t = J_p \cdot e^{-\alpha t} \cdot \sin \bar{\omega} \cdot t$$

Wyznamy wartość całki znajdującej się pod pierwiastkiem.

$$\begin{aligned} \int_0^\infty i_t^2 dt &= J_p^2 \int_0^\infty e^{-2\alpha t} \sin^2 \bar{\omega} t \cdot dt = \\ &= \frac{1}{2} J_p^2 \left[\int_0^\infty e^{-2\alpha t} dt - \int_0^\infty e^{-2\alpha t} \cos 2\bar{\omega} t dt \right] = \end{aligned}$$

$$= J_p^2 \cdot \frac{1}{4\alpha} \cdot \frac{1}{\frac{\alpha^2}{\bar{\omega}^2} + 1} \quad .)$$

Przy małym tłumieniu i dużej częstotliwości:

$$\frac{\alpha^2}{\bar{\omega}^2} \quad \text{można opuścić wobec 1.}$$

Przeto:

$$\int_0^\infty i_t^2 dt = J_p^2 \cdot \frac{1}{4\alpha}$$

A więc:

$$J = \frac{1}{2} J_p \sqrt{\frac{m}{\alpha}}$$

albo wprowadzając częstotliwość prądu f i dekrement logarytmiczny δ otrzymamy:

$$\alpha = \frac{\delta}{T} = \delta \cdot f$$

przeto:

$$J = \frac{1}{2} J_p \sqrt{\frac{m}{\delta \cdot f}} \quad /26/$$

$$*) \int e^{-2\alpha t} \cos \bar{\omega} t \cdot dt = e^{-2\alpha t} \cdot \frac{2\bar{\omega} \sin 2\bar{\omega} t - 2\alpha \cos 2\bar{\omega} t}{4(\alpha^2 + \bar{\omega}^2)}$$

10. Energietyka obwodu z L i C . W takim obwodzie prądy własne są ciągle, nie tłumione.

Gdy równowaga została naruszona przez naładowanie kondensatora, to mieliśmy wzory na napięcie kondensatora i prąd /14/ i /15/, które tu przytaczamy:

$$V_c = \frac{V_0}{\omega \sqrt{LC}} \cdot e^{-\alpha t} \cdot \sin(\bar{\omega} t + \varphi)$$

$$i = \frac{V_0}{\omega L} \cdot e^{-\alpha t} \cdot \sin \bar{\omega} t$$

W rozważanym obecnie przypadku $R=0$, więc:

$$\alpha = 0 \quad \text{a} \quad \bar{\omega} = \sqrt{\frac{1}{LC}}$$

$$\operatorname{tg} \varphi = \frac{\bar{\omega}}{\alpha} = \infty$$

więc

$$\varphi = 90^\circ$$

Przeto:

$$V_c = V_0 \cdot \sin(\bar{\omega} t + \frac{\pi}{2})$$

$$i = \frac{U_0}{\sqrt{\frac{L}{C}}} \cdot \sin \omega t$$

Oporność pozorna obwodu wynosi $\sqrt{\frac{L}{C}}$.

Ponieważ pomiędzy prądem i napięciem mamy różnicę faz 90° , więc przy maksymalnym napięciu na kondensatorze prąd będzie zero i odwrotnie.

Wobec tego w chwili gdy prąd będzie maksymalny cała energia będzie skupiona w polu magnetycznym.

Natomiast przy maksymalnym napięciu cała energia będzie skupiona w polu elektrycznym.

Ilości tych energii wyrażają się następującymi wzorami:

$$\frac{U_m^2 \cdot C}{2} \quad i \quad \frac{I_m^2 \cdot L}{2}$$

Uwzględniając, że

$$U_m = U_0 \quad i \quad I_m = \frac{U_0}{\sqrt{\frac{L}{C}}}$$

łatwo spostrzedz, że te ilości energii są równe, a więc energia przelewa się naprzemiennie z cewki do kondensatora i odwrotnie.

Gdy jest tłumienie, część energii przy każdej przemianie zamienia się na ciepło i w ten sposób stopniowo wyczerpuje się:

11. Ogólne zasady wzniecania zmiennych prądów własnych w obwodach z R , L , C

Do obwodu z R , L , C , można dostarczać energję dawkami, dając następną, dopiero po wyczerpaniu się poprzedniej.

Wtedy prąd w obwodzie stanowi szereg kolejno zanikających prądów zmiennych tłumionych, których wielkość skuteczna zależy od ilości energii dostarczonej w poszczególnych dawkach i od liczby tych dawek w jednostce czasu.

Inny rodzaj prądów własnych mianowicie prądy zmienne o amplitudzie stałej dają się wywołać tylko przy ciągłym dostarczaniu energii za każdym okresem zmienności prądu.

Okres zmienności prądu zależy zawsze tylko od właściwości obwodu z C , R , L , a więc wynosi:

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