

IX. PREDAVANJE

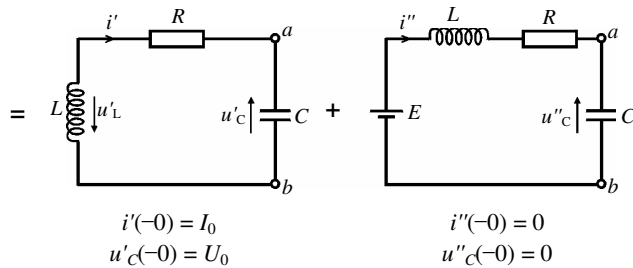
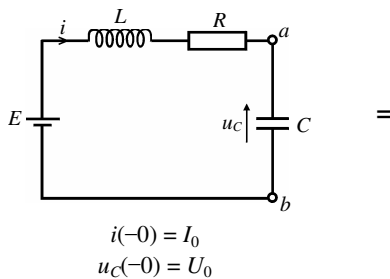
Istosmjerni krugovi. Određivanje slobodnog odziva. Uvjeti pod kojima se prisilni odziv može shvatiti kao poseban slučaj slobodnog odziva. Postupak određivanja potpunog odziva kao zbroja prijelaznog i ustaljenog stanja. Energetski odnosi u RLC -krugu : disipirana energija ovisi samo o karakteristici kapaciteta.

Jednoharmonijski krugovi. Postupak za određivanje ustaljenog stanja. Potpuni konzervativni odziv : harmonijske oscilacije, podharmonijske oscilacije, nadharmonijske oscilacije, nadpodharmonijske oscilacije.

9. MREŽE DRUGOG REDA – POTPUNI ODZIV

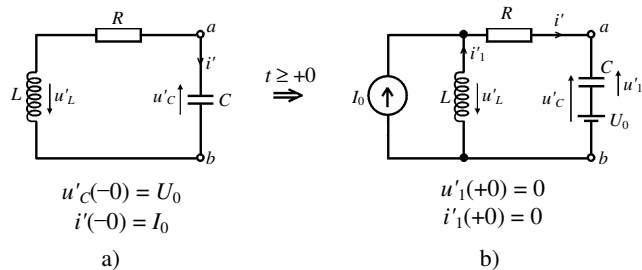
9.1 ISTOSMJERNI KRUGOVI

Potpuni odziv jednak je zbroju slobodnog odziva i prisilnog odziva. Pokažimo postupak određivanja potpunog odziva na primjeru linearnog vremenski nepromjenljivog serijskog RLC -kruga priključenog na istosmjerni naponski izvor E .



Sl. 9.1 Potpuni odziv jednak je zbroju slobodnog odziva i prisilnog odziva ($i = i' + i''$, $u_c = u'_c + u''_c$).

9.1.1 Određivanje slobodnog odziva



Sl. 9.2 a) Shema spoja serijskog RLC -kruga s nenultim početnim uvjetima.
b) Nadomjesna shema spoja serijskog RLC -kruga za $t \geq +0$.

Nadomjesna shema spoja, slika 9.2b, postaje nam očigledna ako se u skladu s izloženim u poglavljima 6 i 3 sjetimo da je

$$u'_c(-0) = u'_c(+0) = U_0 \quad ; \quad i'(-0) = i'(+0) = I_0$$

odnosno za $t \geq +0$

$$u'_c(t) = \frac{1}{C} \int_0^t i'(x) dx + u'_c(+0) = u'_1 + U_0 = \frac{1}{C} q' + U_0$$

$$i'(t) = \frac{1}{L} \int_0^t u'_L(x) dx + i'(+0) = i'_1 + I_0$$

Krug je opisan diferencijalnom jednačom (8.4), rješenje koje, pretpostavimo li pseudoperiodični odziv, možemo napisati u obliku (8.13), ili što je isto, u obliku

$$q' = e^{-\alpha t} (K_1 \cos \omega_d t + K_2 \sin \omega_d t) \quad (1)$$

Kako je $q'(+0) = CU_0$, proizlazi iz (1) da je $K_1 = CU_0$. Deriviramo li izraz (1) bit će

$$i' = \frac{dq'}{dt} = e^{-\alpha t} (-\omega_d K_1 \sin \omega_d t + \omega_d K_2 \cos \omega_d t) - \alpha e^{-\alpha t} (K_1 \cos \omega_d t + K_2 \sin \omega_d t)$$

i gdje nakon uvrštenja da je

$$i'(+0) = \left. \frac{dq'}{dt} \right|_{+0} = I_0$$

dobivamo da je

$$K_2 = \frac{I_0 + \alpha K_1}{\omega_d} = \frac{I_0 + CU_0}{\omega_d}$$

te je slobodni odziv dan izrazom

$$q' = e^{-\alpha t} \left(CU_0 \cos \omega_d t + \frac{I_0 + \alpha CU_0}{\omega_d} \sin \omega_d t \right) \quad (2)$$

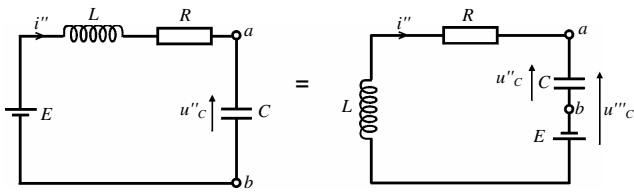
9.1.2 Određivanje prisilnog odziva

Sa stajališta analize *nema razlike* između početnog napona na kapacitetu $u_c(-0)$ i nezavisnog naponskog izvora $E = u_c(-0)$ spojenog u seriju s kapacitetom, odnosno početne struje kroz induktivitet $i_L(-0)$ i nezavisnog strujnog izvora $I_0 = i(-0)$ spojenog paralelno induktivitetu.

U analiziranom slučaju to znači da se prisilni odziv q'' može odmah odrediti iz (2) ako se stavi da je $i''(+0) = 0$; $u'''_c(+0) = -E$, dok je

$$u'''_c = u''_c - E = \frac{1}{C} q'' - E$$

Dakle, naponski izvor E jer je spojen u seriju s kapacitetom shvaća se kao "početni napon" na kapacitetu C , slika 9.3.



Sl. 9.3 Prisilni odziv kao posebni slučaj slobodnog odziva.

Proizlazi da je

$$q'' = e^{-\alpha} (-CE \cos \omega_d t + \frac{-\alpha CE}{\omega_d} \sin \omega_d t) + CE \quad (3)$$

9.1.3 Određivanje potpunog odziva kao zbroja slobodnog i prisilnog odziva

Zbrojivši izraze (2) i (3) dobivamo potpuni odziv analiziranog kruga

$$q = q' + q'' = e^{-\alpha} [C(U_0 - E) \cos \omega_d t + \frac{I_0 + \alpha C(U_0 - E)}{\omega_d} \sin \omega_d t] + CE \quad (4)$$

VAŽNO: Poznavanje slobodnog odziva dovoljno je da se *odmah odredi* potpuni odziv u svim istosmjernim krugovima drugog reda u kojima je istosmjerni naponski izvor spojen u seriju s kapacitetom i/ili u kojima je istosmjerni strujni izvor spojen paralelno induktivitetu.

9.1.4 Određivanje potpunog odziva kao zbroja prijelaznog i ustaljenog stanja

Druga mogućnost određivanja potpunog odziva jest da se jednačba kruga prema slici 9.1 napiše u obliku nehomogene linearne diferencijalne jednačbe, tj. da se iz uvjeta

$$u_L + u_R + u_C = E$$

dobije jednačba oblika

$$\frac{d^2 q}{dt^2} + 2\alpha \frac{dq}{dt} + \omega_0^2 q = \frac{E}{L} \quad (5)$$

rješenje koje se može iskazati kao zbroj rješenja *homogene diferencijalne jednačbe* i *jednog partikularnog rješenja*.

Za stabilne krugove s konstantnim ili periodičkim poticajem vrijedi da je:

- a) rješenje homogene diferencijalne jednačbe \equiv prijelazno stanje
- b) partikularno rješenje \equiv ustaljeno stanje

U promatranom primjeru, u ustaljenom stanju je očigledno $q_s = konst.$, što uvršteno u (5) daje odmah da je

$$q_s = CE$$

Rješenje homogene diferencijalne jednačbe (8.4), pretpostavi li se pseudoperiodični odziv, je oblika (1), pa se potpuni odziv dobiva da je

$$q = q_p + q_s = e^{-\alpha} (K_1' \cos \omega_d t + K_2' \sin \omega_d t) + CE$$

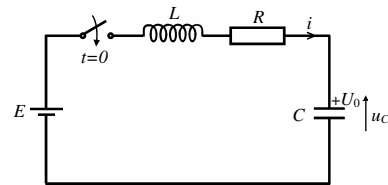
odakle se uvrstivši početne uvjete dobiva izraz (4), tj. isti izraz kao i prije.

VAŽNO:

- a) Konstante K_1' i K_2' određuju se iz **potpunog odziva**.
- b) Valni oblici odziva u prijelaznom stanju **ne ovise** o valnim oblicima poticaja, nego isključivo o prirodnim frekvencijama kruga.

9.1.5 Energetski odnosi u RLC-krugu

Određimo koliko energije treba odati istosmjerni izvor napona E da se, prema shemi spoja na slici 9.4, kapacitet početno nabijen na napon $U_0 < E$ nabije na napon istosmjernog izvora i koliko se energije W_R pretvori u toplinu na otporu R !



Sl. 9.4 Shema spoja nabijanja kapaciteta.

U skladu s postavljenom zadaćom bit će $q(-0) = CU_0$, $i(-0) = 0$. Zato što je krug dobro definiran bit će i $q(+0) = q(-0)$ te $i(+0) = i(-0)$, a nakon utrućuća prijelazne pojave

$$q(\infty) = CE ; i(\infty) = 0$$

jer smo pretpostavili da je krug *stabilan*.

Jednačba ravnoteže glasi

$$L i \frac{di}{dt} + R i^2 + \frac{1}{C} q \frac{dq}{dt} = E i$$

Nakon integriranja od trenutka $t=0$ do $t=\infty$ dobivamo

$$\frac{1}{2} L i^2 \Big|_{i(0)}^{i(\infty)} + R \int_0^{\infty} i^2 dt + \frac{1}{2C} q^2 \Big|_{q(0)}^{q(\infty)} = E \int_0^{\infty} i dt = E [q(\infty) - q(0)]$$

Prvi član je zbog $i(0) = i(\infty) = 0$ jednak nuli te dobivamo da je energija koju treba odati izvor jednaka

$$W_E(0, \infty) = E [CE - CU_0]$$

tj.

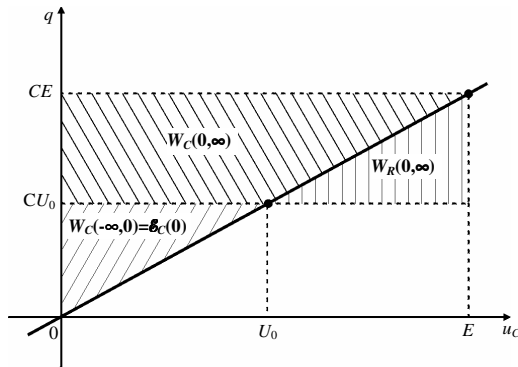
$$W_E(0, \infty) = CE(E - U_0) \quad (6)$$

a energija pretvorena u toplinu je

$$W_R(0, \infty) = R \int_0^{\infty} i^2 dt = \frac{1}{2C} [q^2(\infty) - q^2(0)] - CE(E - U_0)$$

tj.

$$W_R(0, \infty) = \frac{1}{2} C(E - U_0)^2 \quad (7)$$



Sl. 9.5 Grafički prikaz energetskih odnosa na karakteristici kapaciteta.

VAŽNO:

- Dobiveni rezultati *ne ovise o vrsti odziva*.
- Za u praksi posebno važan slučaj kad je $u_C(-0)=0$ proizlazi da je

$$W_R(0, \infty) = \mathcal{E}_C(\infty) = \frac{1}{2} CE^2 = \frac{1}{2} W_E(0, \infty) \quad (8)$$

POOPĆENJE: Pretpostavimo isti krug kao na slici 9.4, ali neka su sva tri elementa mreže *nelinearna*, neka je krug *stabilan* a funkcija $i(\varphi)$ kojom je opisan induktivitet *jednoznačna*. Vrijedi :

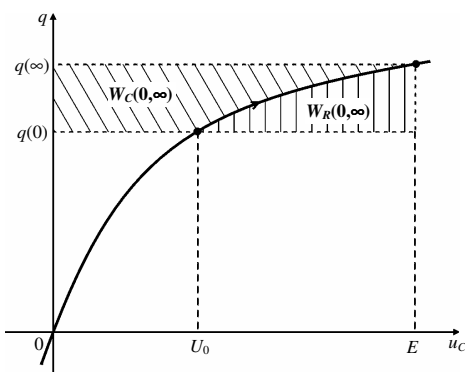
$$\frac{d\varphi}{dt} + u_R + u_C = E \quad \left/ \quad i = \frac{dq}{dt} \quad \left/ \quad \int_0^t \dots dt$$

Dobivamo da je

$$\int_{\varphi(0)}^{\varphi(\infty)} i d\varphi + \int_0^{\infty} u_R i dt + \int_{q(0)}^{q(\infty)} u_C dq = E \int_{q(0)}^{q(\infty)} dq$$

U ustaljenom stanju je $\varphi(\infty) = \varphi(0) = 0$, te je zbog jednoznačnosti funkcije $i(\varphi)$ prvi integral jednak nuli, odnosno vrijedi da je

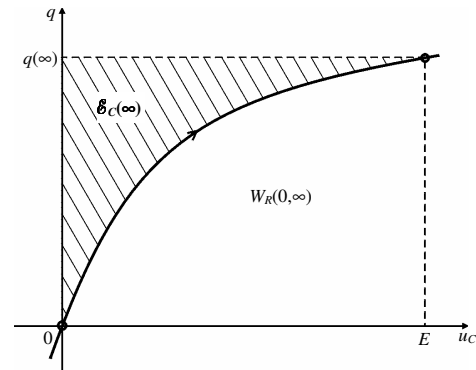
$$W_R(0, \infty) + W_C(0, \infty) = E[q(\infty) - q(0)]$$



Sl. 9.6 Grafički prikaz energetskih odnosa na karakteristici nelinearnog kapaciteta za slučaj da je kapacitet nabijen prethodno na napon $u_C(-0)=U_0$.

što za slučaj nenabijenog kapaciteta vodi na izraz

$$W_R(0, \infty) + \mathcal{E}_C(\infty) = Eq(\infty)$$



Sl. 9.7 Grafički prikaz energetskih odnosa na karakteristici nelinearnog kapaciteta za slučaj da je kapacitet prethodno nenabijen.

VAŽNO: Ako je prethodno nenabijeni kapacitet *linearan* i *vremenski nepromjenljiv*, bit će uvijek zadovoljen uvjet (8) *neovisno* o tome jesu li otpor i induktivitet u krugu *linearni* ili *nelinearni*.

9.2 JEDNOHARMONIJSKI KRUGOVI

9.2.1 Određivanje potpunog odziva

Ako se serijski *RLC*-krug uključi na jednoharmonijski izvor napona valnog oblika

$$u = \hat{U} \cos \omega t$$

potpuni odziv je određen rješenjem diferencijalne jednačbe

$$\frac{d^2 q}{dt^2} + 2\alpha \frac{dq}{dt} + \omega_0^2 q = \frac{\hat{U}}{L} \cos \omega t \quad (9)$$

Znamo da se u linearnoj vremenski nepromjenljivoj mreži ne mogu pojaviti frekvencije različite od onih u poticaju (*izomorfnost* odziva i poticaja!). Zbog toga je odziv na poticaj u obliku jednoharmonijske funkcije frekvencije ω u ustaljenom stanju također jednoharmonijska funkcija iste frekvencije ω .

S druge strane, kvalitativno, prijelazno stanje uopće ne ovisi o vrsti poticaja (funkciji poticaja). Proizlazi da je rješenje diferencijalne jednačbe (9) dano izrazom

$$q = K_1 e^{s_1 t} + K_2 e^{s_2 t} + \hat{Q} \cos(\omega t - \psi)$$

pa se zadaća određivanja potpunog odziva svodi na određivanja još nepoznatih konstanta \hat{Q} i ψ , s pomoću kojih je u potpunosti opisano *ustaljeno stanje*.

Pretpostavljeno rješenje u ustaljenom stanju

$$q_s = \hat{Q} \cos(\omega t - \psi)$$

i pripadne derivacije uvrste se u polaznu diferencijalnu jednadžbu (9). Proizlazi:

$$-\omega^2 \hat{Q} \cos(\omega t - \psi) - 2\alpha\omega \hat{Q} \sin(\omega t - \psi) + \omega_0^2 \hat{Q} \cos(\omega t - \psi) = \frac{\hat{U}}{L} \cos \omega t$$

Ova jednadžba mora vrijediti za svaki trenutak t , a to je moguće samo ako se rastavi u dvije nezavisne jednadžbe članova uz ortogonalne funkcije $\cos \omega t$ i $\sin \omega t$. Za članove uz $\cos \omega t$ mora vrijediti:

$$-\omega^2 \hat{Q} \cos \psi + 2\alpha\omega \hat{Q} \sin \psi + \omega_0^2 \hat{Q} \cos \psi = \frac{\hat{U}}{L}$$

a za članove uz $\sin \omega t$:

$$-\omega^2 \hat{Q} \sin \psi - 2\alpha\omega \hat{Q} \cos \psi + \omega_0^2 \hat{Q} \sin \psi = 0$$

Iz ovih dviju jednadžbi proizlazi da je

$$\hat{Q} = \frac{\hat{U}}{L} \frac{1}{\sqrt{(\omega_0^2 - \omega^2)^2 + 4\alpha^2 \omega^2}} ; \psi = \arctg \frac{2\alpha\omega}{\omega_0^2 - \omega^2} \quad (10)$$

čime je postavljena zadaća u potpunosti riješena.

9.2.2 Potpuni konzervativni odziv - mogući režimi rada

Odredimo potpuni odziv kruga ako je $\alpha = 0$. Tada je prema (10) i (8.17)

$$\hat{Q} = \frac{\hat{U}}{(\omega_0^2 - \omega^2)L} ; \psi = 0 ; \omega_d = \omega_0$$

te je potpuni konzervativni odziv dan izrazom

$$q = K_1 \cos \omega_0 t + K_2 \sin \omega_0 t + \hat{Q} \cos \omega t \quad (11)$$

Iz prethodnih poglavlja znamo da je u *nelinearnim krugovima* moguće postići da faktor gušenja α bude jednak

nuli, te ima smisla analizirati izraz (11) i pitati se pod kojim uvjetom će funkcija $q(t)$ biti periodična?

Budući da nas interesira samo kvalitativno periodičko rješenje, to je za određivanje konstanta K_1 i K_2 dovoljno odabrati najjednostavniji slučaj $q(0) = Q_0$ i $dq/dt|_0 = 0$. Dobivamo da je

$$q = (Q_0 - \hat{Q}) \cos \omega_0 t + \hat{Q} \cos \omega t$$

Funkcija $q(t)$ je periodična ako su periode $T_0 = 2\pi/\omega_0$ i $T = 2\pi/\omega$ sumjerljive, tj. ako se njihov međusobni odnos može prikazati kao

$$T = \frac{m}{n} T_0 \quad (12)$$

gdje su m i n relativno prosti brojevi. Perioda funkcije $q(t)$ je tada jednaka

$$T_z = nT = mT_0 \quad (13)$$

VAŽNO: Relativno prosti brojevi m i n u tehnici moraju biti takovi da zajednička perioda T_z bude sigurno unutar intervala opažanja periodične pojave!

Zaključujemo: Na osnovi (11) i (12) proizlaze četiri karakteristična tipa oscilacija (titranja):

a) *harmonijske oscilacije*

$$Q_0 = \hat{Q}$$

b) *podharmonijske oscilacije*

$$m = 1; T_0 = nT, n > 1; Q_0 \neq \hat{Q}$$

c) *nadharmonijske oscilacije*

$$n = 1; T_0 = T/m, m > 1; Q_0 \neq \hat{Q}$$

d) *nadpodharmonijske oscilacije*

$$m \neq 1, n \neq 1; Q_0 \neq \hat{Q}$$