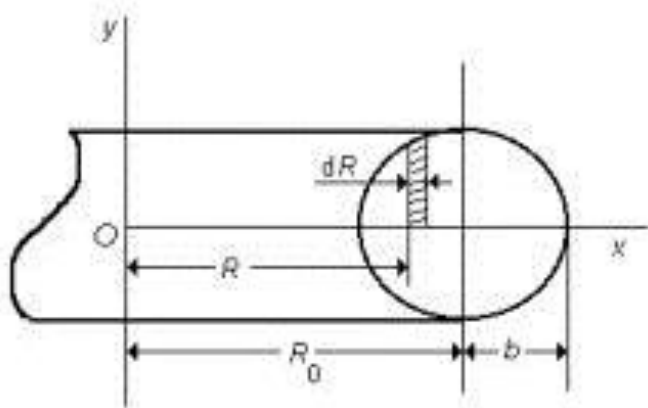


Vlastní indukčnost toroidu



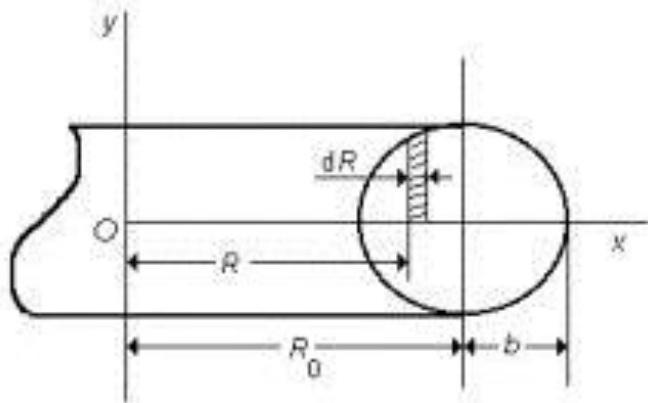
- **Toroid** kruhového průřezu o poloměru b , na němž je navinuto celkem N závitů.
- Osová kružnice toroidu nechť má poloměr R_0 .
- Magnetické indukční čáry v toroidu jsou kružnice s osou v ose toroidu.

$$B = \frac{\mu_0 NI}{2\pi R}$$

- Na povrchu průřezu platí $x^2 + y^2 = b^2$.

$$L = \frac{\Psi}{I} = \frac{\mu_0 N^2}{\pi} \int_{R_0-b}^{R_0+b} \frac{y}{R} dR = \frac{\mu_0 N^2}{\pi} \int_{-b}^{+b} \frac{\sqrt{b^2 - x^2}}{R_0 + x} dx$$

Vlastní indukčnost toroidu

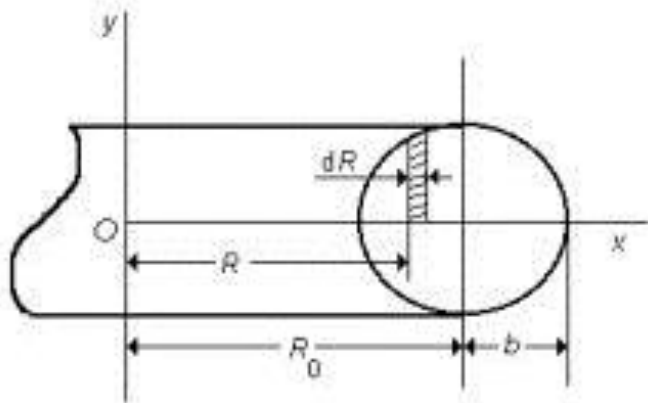


- Provedeme substituci $x = bz$ a označíme $R_0 = b C$.

$$L = \frac{\mu_0 N^2 b}{\pi} \int_{-1}^{+1} \frac{\sqrt{1-z^2}}{C+z} dz = \frac{\mu_0 N^2 b}{\pi} \int_{-1}^{+1} \frac{1-z^2 - Cz + Cz + C^2 - C^2}{(C+z)\sqrt{1-z^2}} dz =$$

$$= \frac{\mu_0 N^2 b}{\pi} \left[(1-C^2) \int_{-1}^{+1} \frac{dz}{(C+z)\sqrt{1-z^2}} - \int_{-1}^{+1} \frac{z dz}{\sqrt{1-z^2}} + C \int_{-1}^{+1} \frac{dz}{\sqrt{1-z^2}} \right].$$

Vlastní indukčnost toroidu



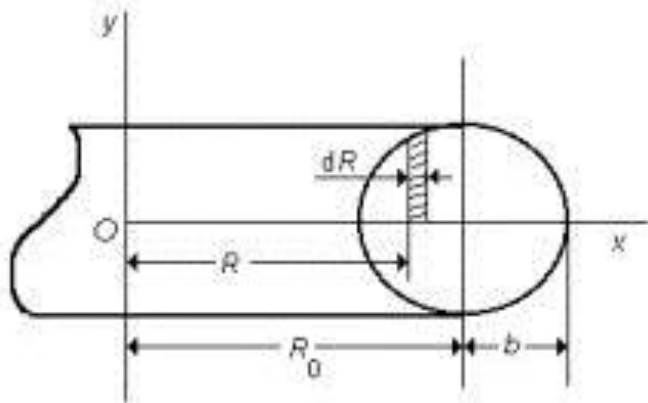
- První integrál v hranaté závorce řešíme substitucí $1/(C + z) = t$.

$$-\int \frac{dt}{\sqrt{(1-C^2)t^2 + 2Ct - 1}} = \frac{1}{\sqrt{C^2 - 1}} \arcsin\left[(1 - C^2)t + C\right]$$

$$\int_{-1}^{+1} \frac{z dz}{\sqrt{1 - z^2}} = 0$$

$$\int_{-1}^{+1} \frac{dz}{\sqrt{1 - z^2}} = \pi$$

Vlastní indukčnost toroidu



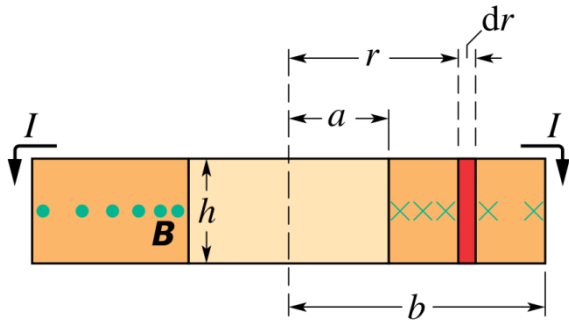
$$L = \mu_0 N^2 \left(R_0 - \sqrt{R_0^2 - b^2} \right)$$

- Pro tenký toroid, v přiblížení $b \ll R_0$.

$$L = \mu_0 N^2 \frac{b^2}{2R_0} = \mu_0 N_l^2 V$$

- $V = 2\pi R_0 b^2$ je objem toroidu a N_l počet závitů na jednotkové délce vinutí.
- Výsledek je stejný jako u dlouhého solenoidu.

Vlastní indukčnost toroidu s obdélníkovým průřezem

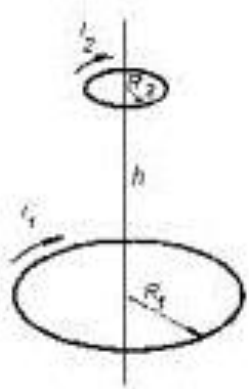


$$\begin{aligned}\Phi_B &= \int_a^b B h \, dr = \int_a^b \frac{\mu_0 I N}{2\pi r} h \, dr = \\ &= \frac{\mu_0 I N h}{2\pi} \int_a^b \frac{dr}{r} = \frac{\mu_0 I N h}{2\pi} \ln \frac{b}{a}\end{aligned}$$

$$L = \frac{N \Phi_B}{I} = \frac{N}{I} \frac{\mu_0 I N h}{2\pi} \ln \frac{b}{a}$$

$$L = \frac{\mu_0 N^2 h}{2\pi} \ln \frac{b}{a}$$

Vzájemná indukčnost dvou souosých smyček



- 2 souosé, stejně orientované smyčky o poloměrech R_1, R_2 , jejichž roviny leží ve vzdálenosti h .
- Magnetická indukce vybuzená větší smyčkou ve středu smyčky menší:

$$B = \frac{1}{2} \mu_0 I_1 \frac{R_1^2}{(R_1^2 + h^2)^{3/2}}$$

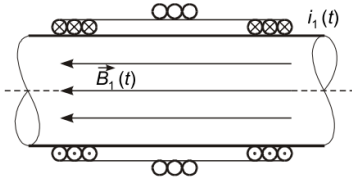
- pp., že B může být v průřezu menší smyčky považována za homogenní.

$$L_{12} = \frac{\mu_0 \pi}{2} \frac{R_1^2 R_2^2}{(R_1^2 + h^2)^{3/2}}$$

- Speciálně pro koncentrické smyčky ($h = 0$):

$$L_{12} = \frac{\mu_0 \pi}{2} \frac{R_2^2}{R_1} = \frac{\mu_0}{2} \frac{S_2}{R_1}$$

Vzájemná indukčnost dvojice sousých válcových cívek



- dvě válcové cívky o poloměrech R_1, R_2 , počtech závitů N_1, N_2 , a délkách l_1, l_2 .
- 1. Nechť obě cívky mají stejné rozměry $l_1 = l_2 = l$ stejnou orientaci, jsou dostatečně dlouhé a jsou navinuty na společném jádru, takže magnetický tok jimi procházející je totožný.
- Cívkou (1) prochází proud I_1 .

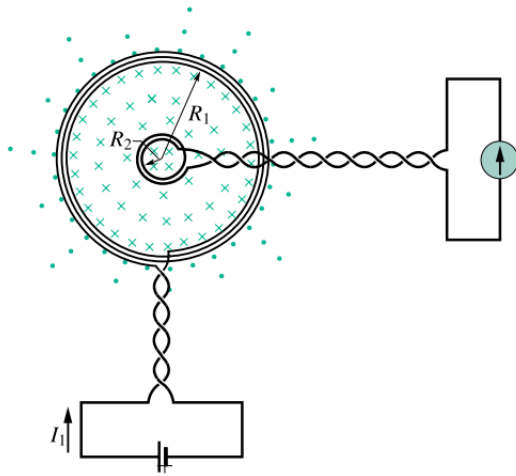
$$\Phi = (\mu_0 I_1 N_1 S) / l \quad \text{Mg. tok na 1 závit}$$

$$\Psi_1 = N_1 \Phi, \quad \Psi_{21} = N_2 \Phi.$$

$$L_1 = \frac{\mu_0 N_1^2 S}{l}, \quad L_2 = \frac{\mu_0 N_2^2 S}{l}, \quad L_{12} = \frac{\mu_0 N_1 N_2 S}{l}.$$

- Lze tedy vyjádřit: $L_{12} = \sqrt{L_1 L_2},$
- Nejvyšší mezní hodnota vzájemné indukčnosti dvou cívek - obě cívky se prostorově ztotožní a mají stejný mg. tok.

Vzájemná indukčnost dvojice sousých válcových cívek



- Dvě válcové cívky o poloměrech R_1 , R_2 , počtech závitů N_1 , N_2 , a délkách l_1 , l_2 .

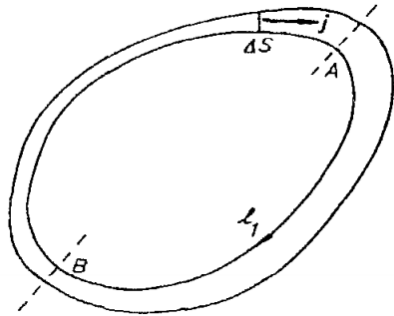
2. Nechť první cívka délky l_1 a poloměru R_1 je dostatečně dlouhá a druhá (krátká) cívka o poloměru $R_2 \ll R_1$ je do první cívky koaxiálně zasunuta. Obě cívky nechť mají souhlasnou orientaci.

- Cívkou (1) prochází proud I_1 .
- Pole vytvořené první cívkou můžeme v průřezu cívky druhé považovat za homogenní.

$$B = (\mu_0 I_1 N_1) / l_1$$

$$L_{12} = \frac{(\mu_0 N_1 N_2 S_2)}{l_1}.$$

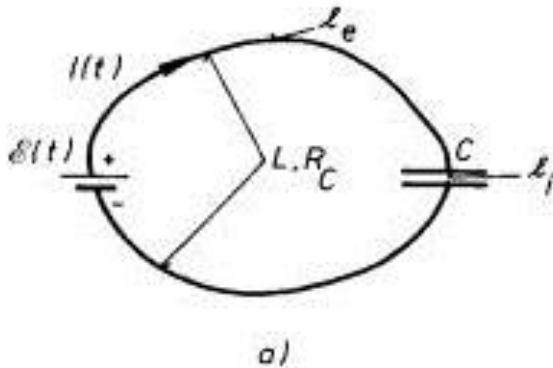
Kvazistacionární elektrický obvod



- Uzavřený obvod nyní obsahuje smyčku.
- Výraz pro Ohmův zákon je nutné rozšířit o indukované napětí

$$R_c I = \mathcal{E}(t) - \frac{d\Psi}{dt} = \mathcal{E}(t) - L \frac{dI}{dt}$$

Kvazistacionární elektrický obvod



- Vliv kapacity C :
- Původně vodivý uzavřený obvod o celkovém odporu R_C a vlastní indukčnosti L .
- Přerušení na malé části $l_i \ll l_e$.
- „Obvodem“ nemůže téci stacionární proud.
- Může protékat časově proměnný proud při změnách náboje na elektrodách.

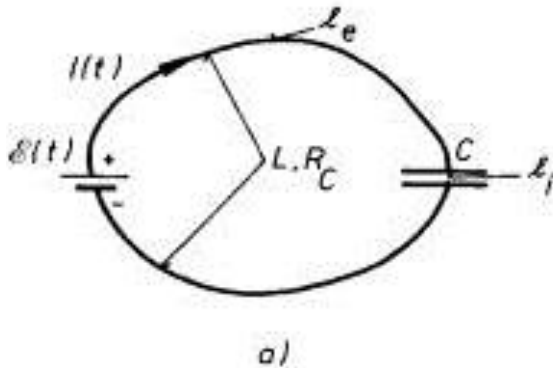
- O. z. na části l_e :

$$\int_{l_e} \frac{\mathbf{j}}{\gamma} d\mathbf{l} = \int_{l_e} (\mathbf{E} + \mathbf{E}^*) d\mathbf{l} - \frac{d\Psi}{dt}$$

$$R_C I(t) = \int_{l_e} \mathbf{E} d\mathbf{l} + \varepsilon(t) - \frac{d\Psi}{dt}$$

$$R_C I(t) = \int_{l_e} \mathbf{E} d\mathbf{l} + \varepsilon(t) - L \frac{dI}{dt}$$

Kvazistacionární elektrický obvod



- Rozšíření na celý „obvod“.
- Kvazistacionární elektrické pole je potenciální:

$$\oint_l \mathbf{E} d\mathbf{l} = \int_{\ell_e} \mathbf{E} d\mathbf{l} + \int_{\ell_i} \mathbf{E} d\mathbf{l} = \mathbf{0}$$

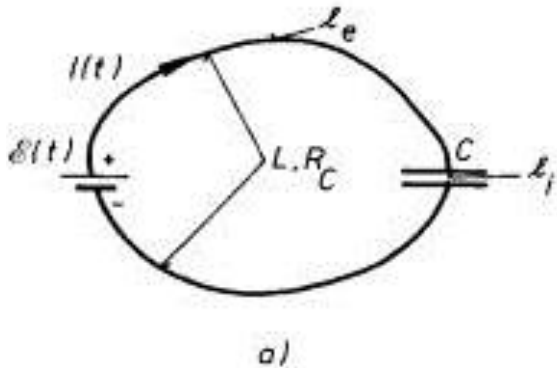
$$-\int_{\ell_e} \mathbf{E} d\mathbf{l} = \int_{\ell_i} \mathbf{E} d\mathbf{l} = U_C(t) = \frac{Q(t)}{C}$$

$$R_C I(t) + U_C(t) = \mathcal{E}(t) - \frac{d\Psi}{dt}$$

- anebo:
$$R_C I(t) + \frac{Q(t)}{C} = \mathcal{E}(t) - L \frac{dI}{dt}$$

- Lze vypočítat proud ze známých parametrů $\mathcal{E}(t)$, R_C , L , C .

Kvazistacionární elektrický obvod



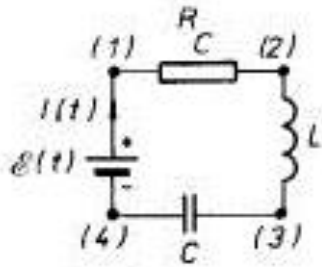
- Převedení na diferenciální rovnici zderivováním:

$$I(t) = \frac{dQ(t)}{dt},$$

$$R_C \frac{dI(t)}{dt} + \frac{I(t)}{C} = \frac{d\varepsilon(t)}{dt} - L \frac{d^2I(t)}{dt^2}$$

- Zobecnění pojmu elektrický obvod - nyní zahrnuje i kondenzátor, který nereprezentuje elektricky vodivý spoj.
- Elektrický obvod = libovolné spojení (homogenních i nehomogenních) vodičů, které je charakterizováno jejich odpory, elektromotorickými napětími, vlastními i vzájemnými indukčnostmi a také kapacitami mezi jednotlivými částmi vodičů.

Kvazistacionární elektrický obvod



- V daném okamžiku je proud v každém průřezu nerozvětvené části vodiče stejný.
 - Není proto nutné uvažovat skutečný tvar těchto vodičů
⇒ přiblížení *soustředěných parametrů*.
-
- Pp., že vlastní indukčnosti vodičů lze reprezentovat cívkami velmi malých rozměrů zhotovenými z ideálních vodičů, přičemž jednotlivým dvojicím cívek připisujeme odpovídající hodnoty vzájemných indukčností.
 - Kapacity mezi jednotlivými vodiči nahrazujeme kondenzátory.
 - O odporech předpokládáme, že jsou soustředěny do velmi malých úseků vodičů, které tvoří prvky nazývané *rezistory*.
 - Pp., že vodiče jsou ideální; jejich odpory, indukčnosti i kapacity mezi nimi považujeme za nulové.

Kvazistacionární elektrický obvod

Kirchhoffova pravidla

- I. K. p. - *Algebraický součet proudů přitékajících do uzlu musí být v každém okamžiku nulový.*

Platí rovnice kontinuity.

- II. K. p. - *Součet napětí na všech odporech a kondenzátorech ve smyčce je v každém okamžiku roven součtu elektromotorických napětí působících ve smyčce a elektromotorických napětí indukovaných ve všech cívkách podél smyčky.*

- Pojem okamžitého napětí na prvcích obvodu:

$$U_R(t) = RI(t), \quad U_C(t) = \frac{Q(t)}{C}, \quad U_L(t) = L \frac{dI(t)}{dt}.$$

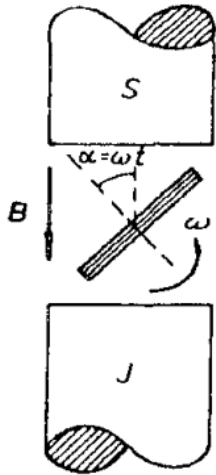
$$U_R(t) + U_L(t) + U_C(t) = \varepsilon(t)$$

- II. K. p. také - *Součet napětí na všech odporech, kapacitách a indukčnostech zařazených do uzavřené smyčky je v každém okamžiku roven součtu elektromotorických napětí působících ve smyčce.*

Generace střídavého harmonického napětí, střídavé obvody

- Harmonické elektromotorické napětí: $\mathcal{E}(t) = \mathcal{E}_0 \cos(\omega t + \varphi)$
- \mathcal{E}_0 - amplituda, ω úhlová frekvence, φ - fázová konstanta.
- Zdroje: generátor/alternátor a vlastní kmity el. obvodu

Generátor



- Princip generátoru - rovinná cívka o N závitoch rotující v homogenním magnetickém poli \mathbf{B} konstantní úhlovou frekvencí ω kolem osy kolmé k ose souměrnosti cívky a ke směru magnetického pole.
- El.-mg. indukce

$$\Phi = \int_S \mathbf{B} \cdot d\mathbf{S} = BS \cos \omega t$$

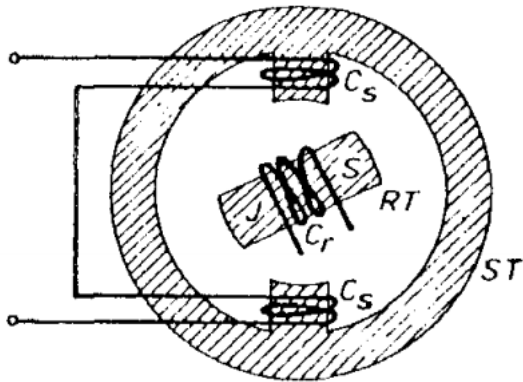
$$\mathcal{E}(t) = -\frac{d\Phi}{dt}$$

$$\mathcal{E}(t) = \omega BSN \sin \omega t$$

$$\mathcal{E}(t) = \mathcal{E}_0 \cos(\omega t + \varphi)$$

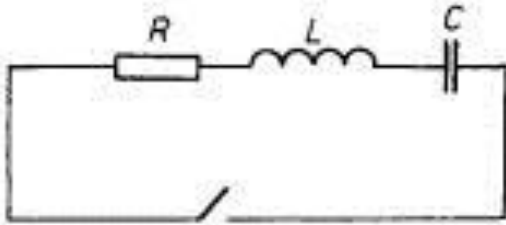
$$\mathcal{E}_0 = \omega BSN \quad \varphi = -\pi/2$$

Alternátor



- Z praktického hlediska je lepší nehybná cívka.
 - Stator ST je zhotoven z magneticky měkkého feromagnetika, na jehož pólových nastavcích tvořících plášť válcové dutiny je navinuta cívka C_s snímající indukované napětí.
 - V dutině se pak otáčí rotor RT - magnet (nejčastěji elektromagnet buzený cívkou C_r), který v magnetickém obvodu statoru budí střídavý magnetický tok.
 - Vhodnou konstrukcí tvaru pólů lze zajistit, že se ve statorové cívce indukuje harmonické elektromotorické napětí.
-
- Silnoproudá elektrotechnika: *vícefázové soustavy* (nejčastěji třífázové).
 - Vhodné propojení příslušného počtu zdrojů, jejichž el.-mot. napětí je synchronně proměnné a vzájemně fázově posunuté.
 - n -fázovou soustavu napětí lze například získat pomocí jediného $2n$ -pólového alternátoru

Oscilační obvod



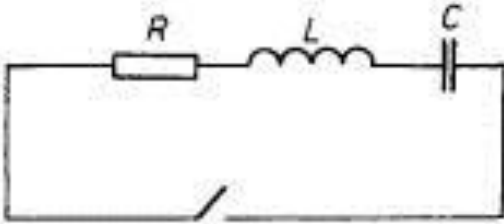
- Vlastní kmity v obvodu s indukčností, odporem a kapacitou.
- Ve výchozím okamžiku $t = 0$, kdy zapneme spínač, je kondenzátor C nabit na napětí $U_{C,0}$.
- Po zapnutí spínače se kondenzátor počne vybíjet přes odpor R a indukčnost L , takže obvodem poteče proud $I(t)$.
- V obvodu nepůsobí žádné elektromotorické napětí.

$$\mathcal{E}(t) = 0 \quad \Rightarrow \quad L \frac{d^2 I}{dt^2} + R \frac{dI}{dt} + \frac{I}{C} = 0.$$

- Obecné řešení: $I(t) = K_1 e^{\alpha_1 t} + K_2 e^{\alpha_2 t}$,
- K_1, K_2 jsou integrační konstanty, α_1, α_2 kořeny kvadratické rovnice

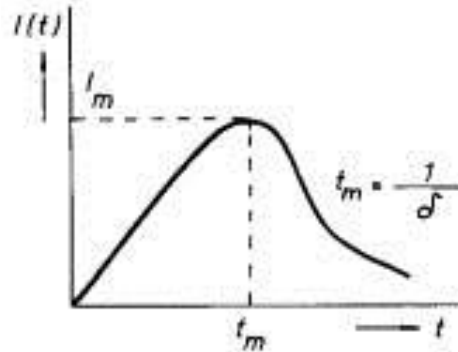
$$\alpha_{1,2} = \frac{-R \pm \sqrt{R^2 - (4L)/C}}{2L}$$

Oscilační obvod



$$D = \sqrt{R^2 - 4L/C}$$

- Řešení pro $D \geq 0$ - aperiodický stav obvodu

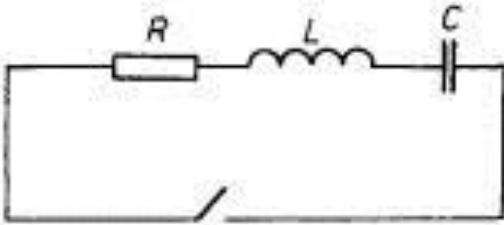


- Řešení pro $D < 0$:
- Zavedeme $\delta = \frac{R}{2L}$, $\omega_0^2 = \frac{1}{LC}$, $\omega_V = \sqrt{\omega_0^2 - \delta^2} \Rightarrow \alpha_{1,2} = -\delta \pm i\omega_V$

$$I(t) = K e^{-\delta t} \cos(\omega_V t + \varphi).$$

- ω_V - kruhová frekvence vlastních kmitů
- K, φ - nové integrační konstanty.

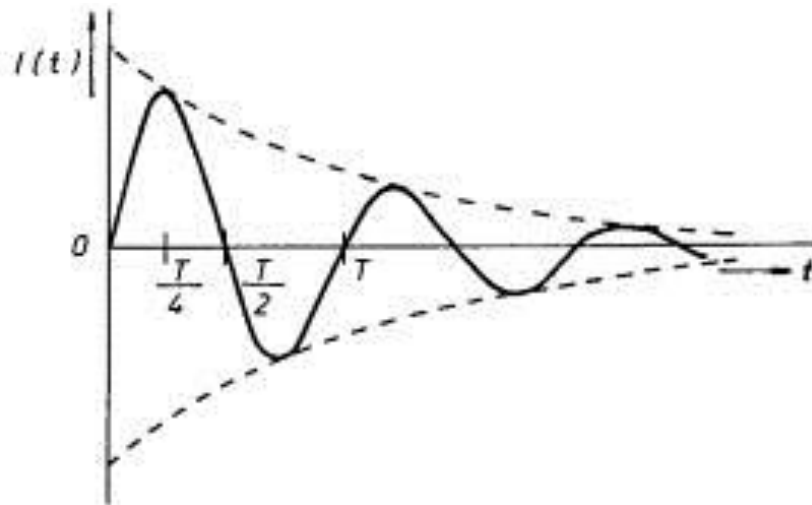
Oscilační obvod



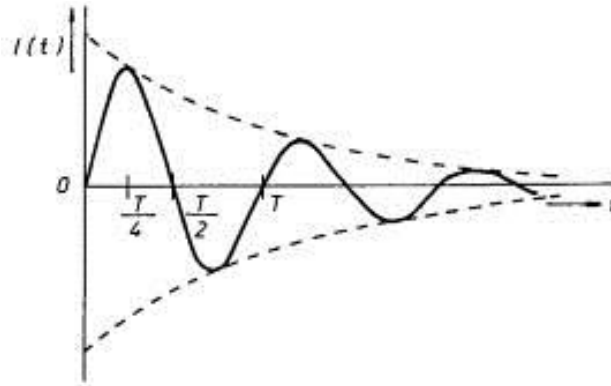
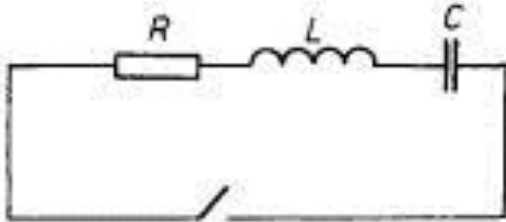
$$I(t) = K e^{-\delta t} \cos(\omega_v t + \varphi).$$

- Proud v obvodu může mít charakter tlumených harmonických kmitů, které nazýváme *vlastními kmity obvodu*.
- δ - konstanta útlumu - za dobu $t = 1/\delta$ poklesne amplituda kmitů e -krát.
- Počáteční podmínky: $I(0) = 0$, $U_{C,0} + L(di/dt)_{t=0} = 0$,

$$I(t) = \frac{U_{C,0}}{\omega_v L} e^{-\delta t} \cos(\omega_v t - \pi/2) = \frac{U_{C,0}}{\omega_v L} e^{-\delta t} \sin \omega_v t,$$



Oscilační obvod



- Kondenzátor, který je ve výchozím stavu nabitý na napětí $U_{C,0}$, se počne po zapojení spínače vybíjet a proud tekoucí obvodem rychle vzrůstá.
- S postupujícím vybíjením kondenzátoru klesá energie jeho elektrického pole a současně vzrůstá energie magnetického pole cívky.
- Po uplynutí čtvrtiny periody proud dosáhne maximální hodnoty.
- Kondenzátor je téměř vybitý a téměř všechna energie obvodu je soustředěna v magnetickém poli cívky.
- Jelikož je v tomto stavu $di/dt = 0$, je napětí na cívce nulové.
- Od tohoto okamžiku počne proud klesat, čímž se v cívce indukuje elektromotorické napětí, které postupně nabíjí kondenzátor na opačnou polaritu.
- Po uplynutí poloviny periody je proud v obvodu nulový a všechna energie je opět soustředěna v elektrickém poli kondenzátoru.

Střídavé obvody - úvod

- Speciálním případ kvazistacionárních obvodů.
- Obsahují zdroj harmonického střídavého elektromotorického napětí.
- Je připojena lib. kombinace rezistorů, cívek a kondenzátorů, jejichž parametry jsou konstantní, nezávislé na protékajícím proudu (tj. vylučujeme např. cívky s feromagnetickými jádry).
- Lze ukázat, že po dostatečně dlouhé době bude mít proud protékající prvky harmonický průběh (*ustálený stav* obvodu).

$$I(t) = I_0 \cos(\omega t + \varphi_i).$$

- Okamžitá hodnota napětí na daném prvku:

$$U(t) = U_0 \cos(\omega t + \varphi_u).$$

- Impedance Z :

$$I_0 = \frac{U_0}{Z}.$$

- Vztah mezi amplitudami - neřeší fáze.
- $[Z] = \Omega$ Ohm