

Inductancia y Circuitos LRC

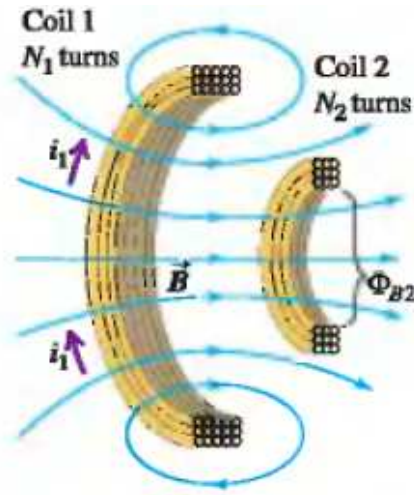


Figura 1.

Denotaremos con letras minúsculas las corrientes que cambian con el tiempo. En la fig. 1 se muestran dos bobinas. Al pasar una corriente i_1 por la bobina 1, se induce

un campo magnético en la bobina 2, creando un flujo magnético en 2 $\Phi_{B2} = M_{21}i_1$. De la ley de Faraday se tiene la fem inducida en 2 debido al cambio temporal de i_1 :

$$\varepsilon_2 = -M_{21}\dot{i}_1$$

M_{21} es la inductancia mutua de 1 sobre 2. Similarmente:

$$\varepsilon_1 = -M_{12}\dot{i}_2$$

M_{12} es la inductancia mutua de 2 sobre 1. Se demuestra que $M_{12} = M_{21} = M$. En MKS [M] es el Henry (H): $1H = 1Vs/A$.

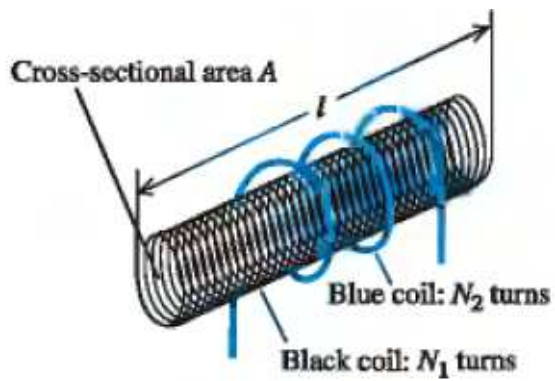


Figura 2.

Un solenoide largo de N_1 vueltas y sección transversal de área A se rodea por otro solenoide (en azul) con N_2 vueltas. Encontrar la inductancia mutua M .

$$B_1 = \frac{\mu_0 N_1 i_1}{l} \quad \Phi_{B2} = \frac{\mu_0 N_1 i_1}{l} A N_2$$

$$M = \frac{\mu_0 N_1 N_2 A}{l}$$

Autoinductancia

Así como una bobina 1 induce una fem en otra bobina 2 , también 1 induce una fem en si misma. Nuevamente se tiene que el flujo del campo magnético en 1 es proporcional a la corriente i que circula por 1 $\Phi_B = Li$. Entonces

$$\varepsilon = -L \dot{i}$$

L es la autoinductancia de la bobina 1.



Un elemento de circuito que tiene una inductancia L se llama inductor.

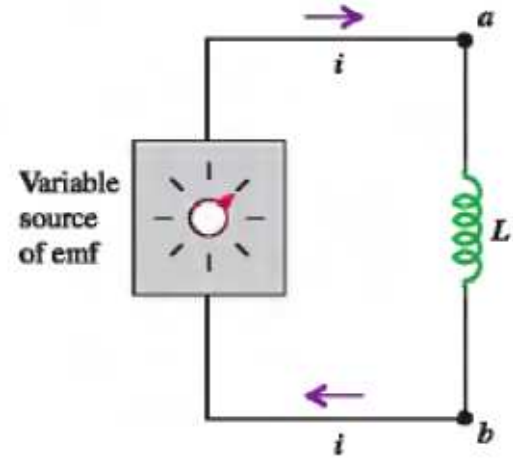


Figura 3.

En la fig. 3 tenemos un circuito con un inductor en serie. Supongamos que el inductor tiene resistencia despreciable. Esto significa que, en el inductor, el campo eléctrico conservativo E_c debe balancear al campo eléctrico noconservativo debido a la inducción E_n : $E_c + E_n = 0$

Aplicamos la ley de Faraday al circuito de la fig. 3 $\oint_C \vec{E} d\vec{x} = -Li\dot{}$

Sólo en L hay una contribución al lado izquierdo de la igualdad. El resto sólo contribuye campos eléctricos conservativos. Por lo tanto: $\int_a^b \vec{E}_n d\vec{x} = -\int_a^b \vec{E}_c d\vec{x} = -Li\dot{}$

$$V_a - V_b = L \frac{di}{dt}$$

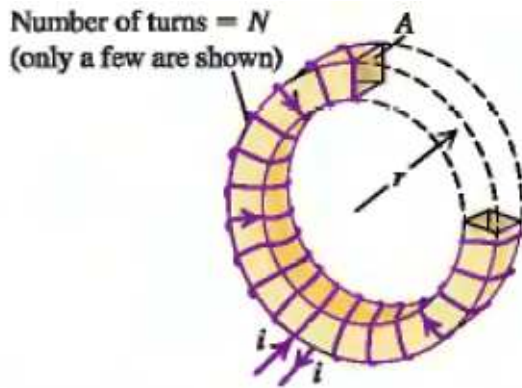


Figura 4.

Un solenoide toroidal con área transversal

A y N vueltas, se presenta en la fig. 4. Encontrar su autoinductancia L .

El campo magnético sigue la forma del toroide, por simetría.

$$\Phi_B = BNA \quad 2\pi r B = \mu_0 i N \quad \Phi_B = \frac{\mu_0 i N^2 A}{2\pi r}$$

$$L = \frac{\mu_0 N^2 A}{2\pi r}$$

Consideremos el circuito de la fig. 3. La potencia con que la fem externa agrega energía al inductor es:

$$P = V_{abi} = Li \frac{di}{dt}$$

Se tiene que la energía entregada al inductor es:

$$U = \int dt P = \int_0^I Li di = \frac{1}{2} LI^2$$

donde I es la corriente estacionaria final que pasa por el circuito. Esta energía se acumula en el campo magnético del inductor. Veamos el caso de un solenoide toroidal ideal:

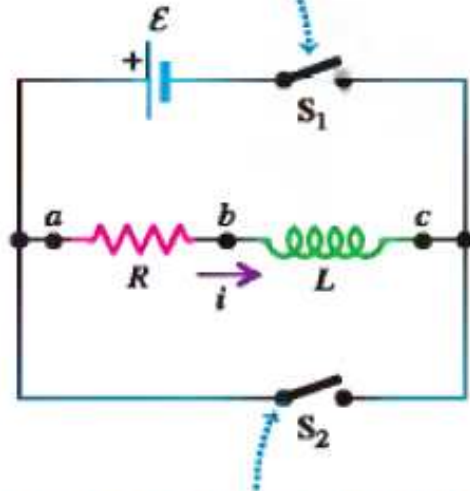
$$L = \frac{\mu_0 N^2 A}{2\pi r} \quad B = \frac{\mu_0 IN}{2\pi r}, \quad I = \frac{2\pi r B}{\mu_0 N}$$

$$U = \frac{1}{2} \frac{\mu_0 N^2 A}{2\pi r} \left(\frac{2\pi r B}{\mu_0 N} \right)^2 = \frac{B^2}{2\mu_0} 2\pi r A = \frac{B^2}{2\mu_0} V$$

$$u = \frac{\vec{B}^2}{2\mu_0} = \text{densidad de energía en el vacío}$$

En un medio magnético de permeabilidad μ : $u = \frac{\vec{B}^2}{2\mu}$

In series with a source of emf \mathcal{E} .



Closing switch S_2 while opening switch S_1 disconnects the combination from the source

Figura 5.

En $t = 0$ conectamos S_1 , empieza a circular una corriente creciente en el tiempo. En un instante t tenemos:

$$\mathcal{E} - iR - L \frac{di}{dt} = 0$$

$$\int_0^i \frac{di'}{\mathcal{E} - i'R} = L^{-1} \int_0^t dt'$$

$$-\frac{1}{R} \ln\left(\frac{\mathcal{E} - iR}{\mathcal{E}}\right) = L^{-1} t$$

$$\mathcal{E} - iR = \mathcal{E} e^{-R/Lt},$$

$$i = \frac{\mathcal{E}}{R} (1 - e^{-R/Lt})$$

Tiempo característico circuito R-L: $\tau = L/R$

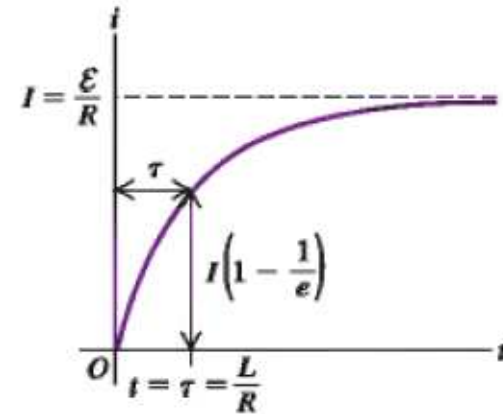


Figura 6.

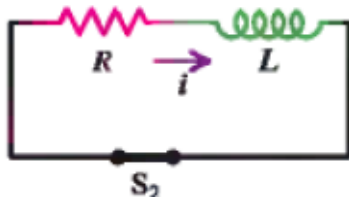


Figura 7.

Abramos S_1 y cerramos S_2 . La corriente disminuye en el circuito desde su máximo $\frac{\varepsilon}{R}$ a cero.

$$-iR - L \frac{di}{dt} = 0$$

$$i = \frac{\varepsilon}{R} e^{-Rt/L}$$

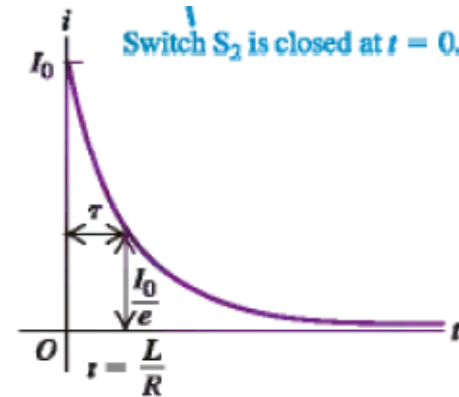


Figura 8.

Balance de energía en el circuito R-L:

La potencia instantánea provista por la fuente externa es εi . En la resistencia se disipa una potencia $i^2 R$, mientras se acumula energía en el inductor con una potencia $Li \frac{di}{dt}$. Tenemos:

$$\varepsilon i = i^2 R + Li \frac{di}{dt}$$

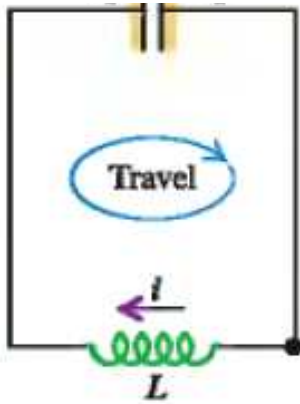


Figura 9.

Usando las leyes de Kirchhoff se tiene

$$L \frac{di}{dt} + \frac{q}{C} = 0 \quad L \frac{d^2 q}{dt^2} + \frac{q}{C} = 0$$

$$\omega = \frac{1}{\sqrt{LC}} \quad \frac{d^2 q}{dt^2} = -\omega^2 q$$

$$q(t) = A \cos(\omega t + \alpha)$$

$$i(t) = -A \omega \text{sen}(\omega t + \alpha)$$

ω es la frecuencia de oscilación de un circuito $L - C$.

En cada instante, la energía almacenada en el circuito es: eléctrica $\frac{q^2}{2C}$, magnética $\frac{1}{2} L i^2$

$$E = \frac{q^2}{2C} + \frac{1}{2} L i^2 =$$

$$\frac{A^2}{2C} (\cos^2(\omega t + \alpha) + \omega^2 L C \text{sen}^2(\omega t + \alpha))$$

$$= \frac{A^2}{2C}$$

Vemos que la energía total se conserva. Durante la oscilación la energía magnética se transforma en eléctrica y viceversa.

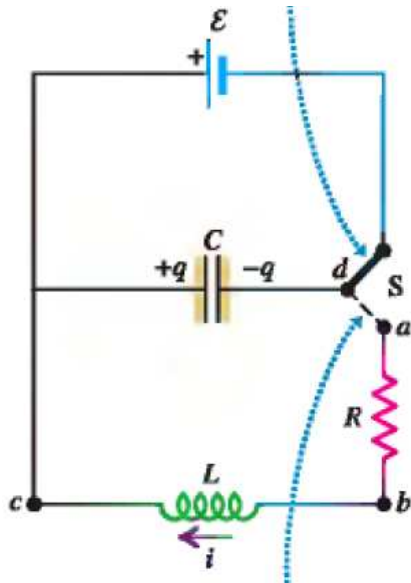


Figura 10.

Supongamos que la fem ε cargó completamente el condensador, conectando S a d . Desconectamos la fuente externa, con S conectado a a y dejamos evolucionar el circuito. Se tiene, empezando en el punto a

$$-Ri - L \frac{di}{dt} - \frac{q}{C} = 0$$

$$L \frac{d^2q}{dt^2} + R \frac{dq}{dt} + \frac{q}{C} = 0$$

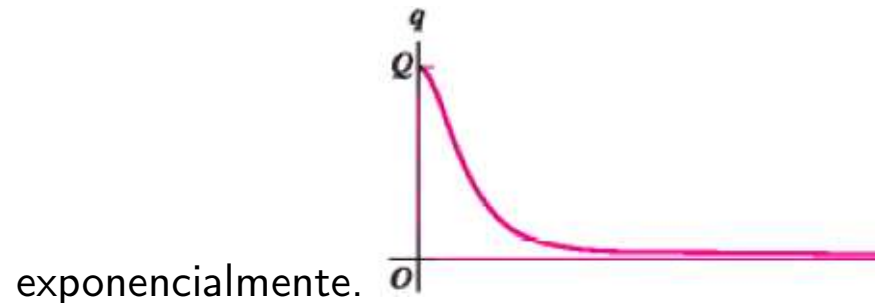
$$q = A e^{\alpha t}$$

$$L \alpha^2 + R \alpha + \frac{1}{C} = 0$$

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

$$q = A_+ e^{\alpha_+ t} + A_- e^{\alpha_- t}$$

(a) $\frac{R}{2L} > \frac{1}{LC}$. Las dos raíces son reales y $\alpha_+ > 0$. Como la carga es finita para $t \rightarrow \infty$, esta raíz debe ser desechada. $q = A_- e^{\alpha_- t}$. No hay oscilación. La carga del condensador decae



exponencialmente.

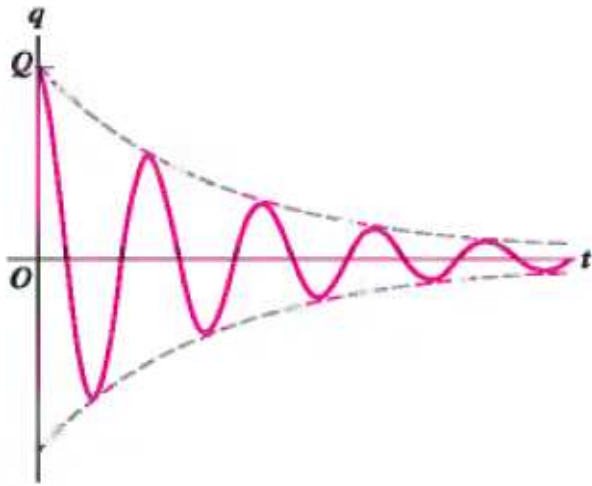


Figura 11. $\frac{R}{2L} < \frac{1}{LC}$

(b) $\frac{R}{2L} < \frac{1}{LC}$ Hay dos raíces complejas conjugadas entre sí. Podemos escribir la

solución como:

$$q = A e^{-\frac{R}{2L}t} \cos \left(t \sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{2L}\right)^2} + \phi \right)$$

En este caso la frecuencia de las oscilaciones es:

$$\omega' = \sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{2L}\right)^2}$$