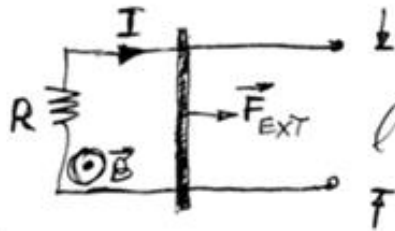


## Fem de movimiento

Supo. pami. Tenemos dos conductos rectos y // separados con  $R$  en los dos extremos:

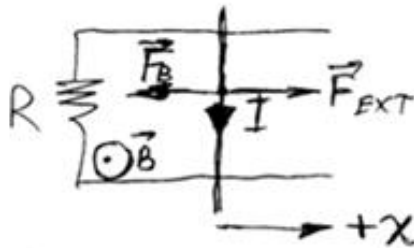


En dirección  $\perp$  al plano de los alambres, existe  $\vec{B}$  uniforme

Una barra de material conductor (fig), se desplaza con  $v = dx/dt$  a medio de un agente externo  $\vec{F}_{EXT}$

Analizamos esta circunstancia:

Una  $F$  exterior mueve la barra hacia la derecha  $\therefore$  la cantidad de  $B$  concatenada por la espira va en aumento  $\therefore$  se debe de generar una  $I$  inducida que tenga un sentido que, al generar su campo  $\vec{B}_i$ , se oponga al crecimiento del  $\vec{B}$  (observar el sentido de  $I$ ); entonces:



$$F_B = IlB$$

$$\vec{F}_B = IlB(-\vec{i})$$

Obsérvese que el sentido de  $F_{EXT}$  es la de  $(\vec{i})$ , pues debe oponerse a la  $\vec{F}_B$ , para que la barra se mueva a  $v = dx/dt$ .  $\therefore \vec{F}_{EXT} = IlB \vec{i}$

O sea, la  $I$  inducida debe tener un sentido que provoque una  $B$  inducida que se oponga al crecimiento de la  $B$  (x el movimiento de la barra hacia la derecha)  $\Leftarrow$  Faraday - Lenz

pero se hay una  $I$  inducida, debe de haber una fem inducida  $\mathcal{E}_{IND}$ :

$$\mathcal{E}_{IND} = - \frac{d\Phi_B}{dt}$$

$$\Phi_B = \int_0^x B \cdot l \, dx = B l x$$

$$\mathcal{E}_{IND} = - \frac{d}{dt} (B l x) = - B l \frac{dx}{dt}$$

!  $\boxed{\mathcal{E}_{IND} = - B l v}$  FEM de Movimiento

x lo tanto:  $I = \frac{|\mathcal{E}_{IND}|}{R} = \frac{B l v}{R}$

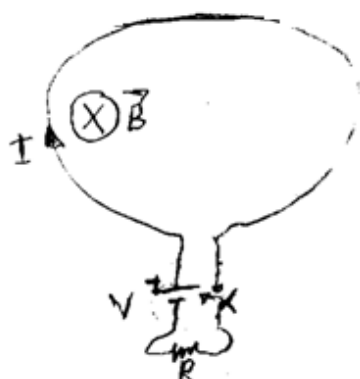
Esta  $I$  atraviesa  $R \therefore$  Hay una Potencia disipada

$$P_R = I^2 \cdot R = \frac{B^2 l^2 v^2}{R^2} R \Rightarrow \boxed{P_R = \frac{B^2 l^2 v^2}{R}}$$

O sea: la  $P$  que generamos con la  $\vec{F}_{EXT}$  se disipa enteramente en la  $R$  ( $\neq$  roce)

unidades:  $[e] = [B l v]$ ;  $[e] = V$   
 $[B l v] = T m \frac{m}{s} = \frac{Wb}{m^2} \frac{m^2}{s} = \frac{Wb}{s}$   
 $= \frac{Vs}{s} = V$

## Autoinductancia o Inductancia $L$ [ H ]



Una (o varias) espira es conectada a una fuente de corriente  $V$  (fig) en  $t=0$  se cierra el interruptor y, en consecuencia, se genera una  $I$  en el sentido indicado

Por esa  $I$  es generadora de un campo  $\vec{B}$  (Ampere), de dirección y sentido en la figura.

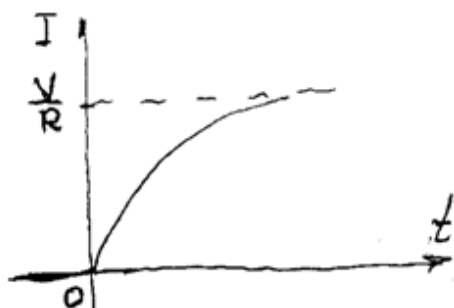
Este  $\vec{B}$ , que hacía un instante no existía, desde  $t=0$  crece rápidamente hasta su valor final (exactamente = que lo hace la  $I$  que la generó)  $\therefore$  hay una  $\vec{B}$  variable en  $t$  enmarcada por la espira conductora  $\Rightarrow$  Faraday - Lenz se hacen presente:



Aparece una fem (Faraday) que genera una corriente  $I'$ , que a su vez, generará otro campo  $\vec{B}'$  que se opondrá (Lenz) al campo  $\vec{B}$  que viene creciendo.



Macroscópicamente, se observa un retardo en el crecimiento de la  $I$  que impone la fuente  $V$ .



Este retardo es poco detectable si se trata de una o pocas espiras (se tiene que tener instrumentos que detecten  $\Delta t$  muy pequeños)

O sea, la fem es está "autoinducida" en el circuito y se debe a los cambios que ocurren en el propio circuito  $\Rightarrow$  la corriente  $I$  (impuesta por la batería  $V$ ) actúa sobre sí misma, oponiéndose al cambio: esto da como resultado una moderación en su variación.

$$\Phi_B = \int_{\text{SUP}} \vec{B} \cdot d\vec{s} \quad ; \text{ como } B \propto I \therefore \Phi_B \propto I$$

La cte. de proporcionalidad que convierte a  $\Phi_B$  en una ecuación es  $L$ :

$$\Phi_B = L I \quad L: \text{ autoinductancia o inductancia}$$

$$L = \frac{\Phi_B}{I} \left[ \frac{Wb}{A} = H \right] \quad H \equiv \text{Henry (no confundir con } \hbar)$$

La inductancia  $L$  es el 3er. (y último) dispositivo pasivo necesario para modelizar a todo circuito eléctrico, con el  $R$  y el  $C$ .

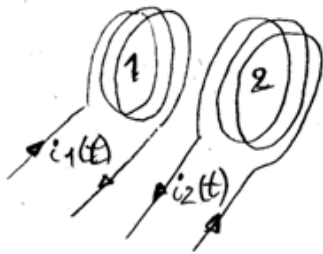
$$\mathcal{E} = - \frac{d\Phi_B}{dt} = - \frac{d}{dt} L I \quad \text{pero para un circuito: } L = \text{cte}$$

$$\boxed{\mathcal{E} = - L \frac{dI}{dt}}$$

Observar que  $L$  depende de  $\Phi_B$ ;  $\Phi_B$  depende de  $\vec{B}$  y  $\vec{B}$  depende del material ( $\mu$ )  $\therefore L = f(\mu; \text{geo})$ , como lo son  $R$  y  $C$ .

$$[L] = \left[ \frac{\Phi_B}{I} \right] = \frac{Wb}{A} = \frac{V \cdot s}{A} = \Omega \cdot s = H$$

## Inducción mutua $M [H]$



Do bobinas cercanas, estáticas; por el bobina circular corriente que varía con  $t \Rightarrow$  los campos  $\vec{B}$  que estas producen también varían con  $t$ .

El flujo del campo  $\vec{B}$  que atraviesa el núcleo de la bobina 2 cambiará debido a la variación de la corriente en la bobina 1. Igualmente, el flujo que atraviesa el núcleo de la bobina 1 cambiará debido a la variación de la corriente en la bobina 2.

Estas contribuciones a los variaciones de flujo y sus correspondientes fem inducidas se suman a las autoinducciones.

Como aparece una fem inducida en el bobina debido a un cambio en la otra bobina  $\Rightarrow$  existe una interacción mutua entre ambas  $\therefore$  se lo llama a este efecto Inducción Mutua.

Consideremos la fem inducida en la bobina 2 (x.ej.), debido a la variación de la  $i_1$  en la bobina 1: el flujo que atraviesa el núcleo de la bobina 2 tiene una contribución debido al campo  $\vec{B}_1$  creado por la bobina 1: llamamos  $\Phi_{21}$  a esta contribución al flujo que atraviesa una vuelta de la bobina 2 debido al campo  $\vec{B}$  que crea la bobina 1.

El flujo que atraviesa una de las  $N_2$  vueltas de la bobina 2 es el mismo  $\therefore N_2 \Phi_{21}$  es el flujo que atraviesa las  $N_2$  vueltas de la bobina 2 debido al campo  $\vec{B}$  creado por la bobina 1.

Por Biot y Savart, el campo  $\vec{B}_1$  será proporcional a  $i_1$   
 $\Rightarrow N_2 \Phi_{21}$  será proporcional a  $i_1$ .

$$N_2 \Phi_{21} = M_{21} i_1$$

$M_{21} \equiv$  coeficiente de inductancia mutua

Si derivamos ambos miembros:  $N_2 \frac{d}{dt} \Phi_{21} = M_{21} \frac{d}{dt} i_1$

Por Faraday:

$$e_{21} = -N_2 \frac{d}{dt} \Phi_{21} = - \frac{d}{dt} (N_2 \Phi_{21}) = - \frac{d}{dt} (M_{21} i_1)$$

$$e_{21} = -M_{21} \frac{d}{dt} i_1$$

La fem  $e_{21}$  inducida en la bobina 2 es proporcional a la rapidez de la variación de la corriente  $i_1$  de la bobina 1.

$M_{21}$  depende de factores como las formas de las bobinas, su construcción, su separación y orientación relativa.

Invertiendo las funciones de ambas bobinas:

$$e_{12} = -M_{12} \frac{d}{dt} i_2 \quad [M] = H$$

En glos, si por un componente circula una corriente variable, inducirá una fem en otro componente cercano.

**Siempre  $M_{12} = M_{21}$**

### Unidades

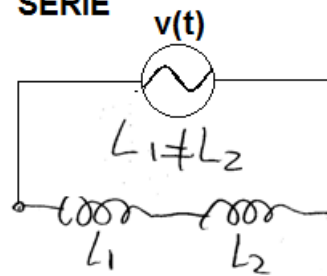
$$e = N \frac{d\Phi_B}{dt}, \quad V = \frac{Wb}{s}, \quad [Wb] = V \cdot s$$

$$\Phi_B = \int_{\Sigma} \vec{B} \cdot d\vec{s}, \quad [B] = \frac{Wb}{m^2}$$

$$\vec{B} = \mu \cdot \vec{H}, \quad \frac{Wb}{m^2} = \mu \cdot \frac{A}{m}, \quad \mu = \frac{Wb}{A \cdot m}$$

### Asociación de L

### SERIE



Si los L están sufi separados (no hay mutua inducción)  $\rightarrow v(t) = v_1(t) + v_2(t)$ , entonces:

$$\frac{L \cdot di(t)/dt}{v(t)} = \frac{L_1 \cdot di(t)/dt}{v_1(t)} + \frac{L_2 \cdot di(t)/dt}{v_2(t)}$$

$$L = \sum L_n$$

### Paralelo



$$v(t) = -L \frac{d}{dt} i(t)$$

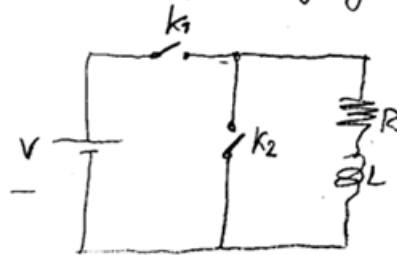
$$\frac{v(t)}{L} = \frac{d}{dt} i(t) ; \frac{v(t)}{L_1} = \frac{d}{dt} i_1(t) , \frac{v(t)}{L_2} = \frac{d}{dt} i_2(t)$$

$$\frac{v(t)}{L} = \frac{v(t)}{L_1} + \frac{v(t)}{L_2} \Rightarrow \boxed{\frac{1}{L} = \sum \frac{1}{L_n}}$$



## Circuito RL

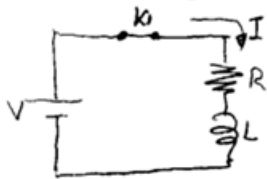
En forma similar, cuando nos encontramos con los resistores y los capacitores, y desarrollamos el circuito RC, ahora lo haremos con el RL, en carga y descarga.



Datos:  $V$ ,  $R$  y  $L$

### CARGA

$k_1$  cerrado y  $k_2$  abierto;



$$V = V_R + V_L = RI + L \frac{dI}{dt}$$

$$\frac{V}{R} = I + \frac{L}{R} \frac{dI}{dt}; \quad \frac{V}{R} - I = \frac{L}{R} \frac{dI}{dt}$$

$$dt \left( \frac{V}{R} - I \right) = \frac{L}{R} dI \therefore \frac{dt}{\frac{L}{R}} = \frac{dI}{\frac{V}{R} - I} \text{ integrando ambos:}$$

$$\frac{t}{\frac{L}{R}} = -\ln \left( \frac{V}{R} - I \right) + C \quad (*)$$

Hallamos la  $C$ , con la condición inicial: en  $t=0 \Rightarrow I=0$

$$\ln (*) : 0 = -\ln \frac{V}{R} + C \therefore C = \ln \frac{V}{R}$$

$$\text{Reemplazamos en } (*): \frac{t}{\frac{L}{R}} = -\ln \left( \frac{V}{R} - I \right) + \ln \frac{V}{R} \quad (**)$$



Siendo  $\frac{V}{R}$  la máxima:  $I_0 \Rightarrow \frac{V}{R} = I_0$

Análisis de  $\frac{L}{R}$

$$\left[ \frac{L}{R} \right] = \frac{H}{\Omega} = \frac{Wb}{A} \frac{1}{\Omega} = \frac{V \cdot s}{A \cdot \Omega} = \frac{\Omega \cdot s}{\Omega} = s$$

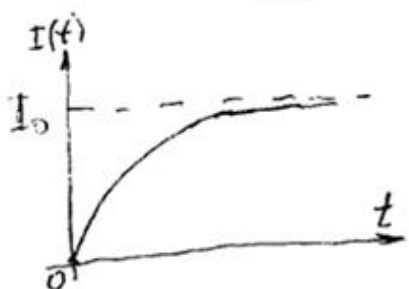
El cociente  $\frac{L}{R}$  es un tiempo y lo llamamos  $\tau_L$  constante de tiempo inductiva del circuito RL (Recordar  $\tau_C$ )

de  $(*)$ :  $\frac{t}{\tau_L} = -\ln(I_0 - I) + \ln I_0 \quad \times (-1)$ :

$$-\frac{t}{\tau_L} = \ln(I_0 - I) - \ln I_0 \therefore -\frac{t}{\tau_L} = \ln \frac{I_0 - I}{I_0}$$

$$e^{-\frac{t}{\tau_L}} = \frac{I_0 - I}{I_0} \Rightarrow \boxed{I = I_0(1 - e^{-t/\tau_L})}$$

Expresión de la I  
x t,  $\therefore I(t)$

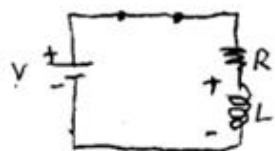


Para  $t \geq 5\tau_L \Rightarrow I(t) = I_0 \rightarrow$  considérase el valor final  $I_0 = V/R$

Para  $t \geq 5\tau_L$  se lo llama Régimen Transitorio (I cambia con t)

Análisis del comportamiento del RL desde la Ley de Faraday - Lenz

Circuitalmente, si en  $t=0$  cierro  $K_1$  y resulta que  $I=0$ , debe observarse que la ddp = V de la ddp = V de la fuente se encuentra totalmente sobre el L, ya que si sobre la R hubiera ddp  $\Rightarrow$  habría I, ya que sobre un dispositivo óhmico no puede dejar de cumplirse la ley de Ohm:  $I = V/R \therefore$  toda la V de la fuente está aplicada sobre el L:

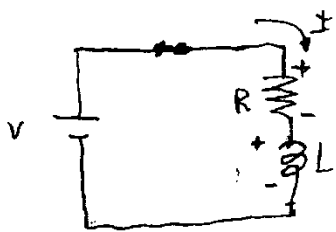


$\Rightarrow$  Justo en  $t=0$ , cuando cierro  $K_1$ , puedo hacer el siguiente circuito equivalente



Pero, desde la teoría de campos ¿qué sucede?

Antes de cerrar  $K_1$ , la  $I$  y consecuentemente  $\vec{B}$ , en el inductor  $L$  es nulo.  $\therefore$  cuando cierro  $K_1$ , quiere establecerse una corriente generada x la fuente de ddp  $V$ , pero esto significa la presencia de un  $\vec{B}$  (que un instante antes no lo había), x lo tanto sucede la limitación de Lenz, y para que no se establezca el  $\vec{B}$ ,  $I$  debe ser nulo  $\therefore$  sobre la  $R$  no debe de haber ddp alguna  $\Rightarrow$  para que se cumpla Kirchhoff, toda la ddp de encontrarse sobre el  $L$ ; esto es de muy pequeña duración (depende del valor de  $L$ ): supongamos para hacer números fáciles, que  $V=10V$ : Justo cuando cierro  $K_1$ , sobre el  $L$  hay exactamente una ddp  $V_L=10V$  (sentido contrario a la fem de la fuente)  $\Rightarrow I=0$ ; un  $\Delta t$  después, sobre el  $L$  hay una ddp  $V_L=9V$  y, x lo tanto, sobre la  $R$  hay una ddp  $V_R=1V$ :

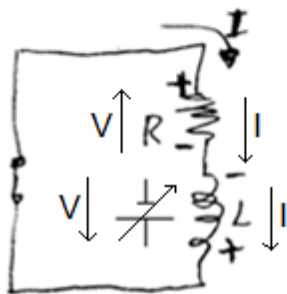


Entonces habrá una  $I$  asociada a la ddp sobre la  $R$ :  $V_R=1V \therefore I = \frac{V_R}{R}$   
A medida que  $\Delta t$  crece, Lenz moderadamente permite aumentar  $I$  y  $\vec{B}$

Hasta que, en  $t \gg 5\tau_L$ , toda la ddp está sobre la  $R$ :  $V_R=10V$  y la  $I$  es máx; ma  $I_0 = \frac{10V}{R} \Rightarrow$  sobre el  $L$  habrá un campo  $\vec{B}$  máximo generado x una  $I_0$  (máx pero ese campo  $\vec{B}$  es cte en  $t$  (como lo es  $I$ )  $\therefore$   $\nabla$  oposición de Lenz.

### DESCARGA

Si después de un  $t \geq 5\tau_L$ , desconectamos la fuente, abriendo  $K_1$  y cerramos  $K_2$  y llamamos  $t=0$  el instante de cierre de  $K_2$ :



Ahora, para  $t = 0 \Rightarrow I = I_0$   $\therefore$  en el núcleo del  $L$  hay un  $\vec{B}$  asociado a la  $I_0$ , pero al desaparecer la fuente, la  $I_0$  (que era generada x la fuente) quiere desaparecer y con ella quiere desaparecer el  $\vec{B}$  que la  $I_0$  genera.

x lo tanto,  $L$  en  $\vec{B}$  se opone al cambio que le sucede al  $\vec{B}$  y para ello, tiende a mantener  $I_0$  igual que cuando estaba conectada la fuente, para ello, en la  $R$  deberá de subsistir la ddp que había justo antes de desconectarse la fuente (fig.) y para que se cumpla Kirchhoff, sobre el  $L$  habrá una ddp con la polaridad de la fig.  $\Rightarrow -V_R + V_L = 0$

$$-RI + L \frac{dI}{dt} = 0 \rightarrow \text{pero la } I, \text{ que arranca, en la descarga}$$

con un máximo ( $I_0$ ), decrece con  $t \therefore \frac{dI}{dt} < 0$

$$-RI - L \frac{dI}{dt} = 0 \therefore RI = -L \frac{dI}{dt} \rightarrow I dt = -\frac{L}{R} dI$$

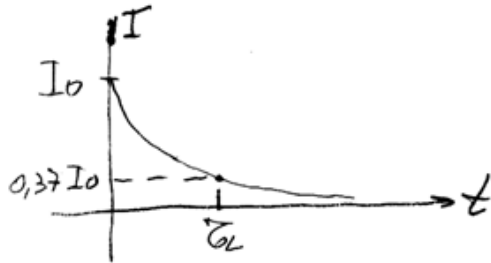
$$\frac{dt}{\frac{L}{R}} = -\frac{dI}{I} \Rightarrow -\frac{dt}{\frac{L}{R}} = \frac{dI}{I} \therefore -\frac{t}{\frac{L}{R}} = \ln I_0 + C \quad (*)$$

Para  $t=0 \Rightarrow I = I_0 \rightarrow$  en  $(*)$   $0 = \ln I_0 + C$

$$C = -\ln I_0 \therefore \text{en } (*): -\frac{t}{\frac{L}{R}} = \ln I - \ln I_0 \Rightarrow -\frac{t}{\frac{L}{R}} = \ln \frac{I}{I_0}$$

tomando como:

$$e^{-\frac{t}{L/R}} = \frac{I}{I_0} \therefore I = I_0 e^{-\frac{t}{L/R}} \leftarrow \tau_L$$



$$\text{Si: } t = \tau_L \Rightarrow$$

$$I_{t=\tau_L} \approx 37\% I_0$$

Veamos la ddp sobre el L:  $V_L$

$$V_L = -L \frac{dI}{dt} = -L \frac{d}{dt} \left( I_0 e^{-\frac{t}{L/R}} \right)$$

$$= I_0 R e^{-\frac{t}{L/R}}$$

$$V_L = V e^{-\frac{t}{\tau_L}}$$



Si  $t=0 \Rightarrow V_L = V$ ; para que se cumpla Ley de Voltajes de Kirchhoff  $\Rightarrow$   
 Si  $V_L = V \therefore V_R = -V$

Esto indica que en R hay una ddp  $V_R \Rightarrow$  si hay una ddp sobre un dispositivo óhmico  $\Rightarrow$  hay una  $I$ , como la ddp es máxima  $\Rightarrow$  la  $I$  es máxima:  $I_0$  (ver gráfico de  $I$ ).