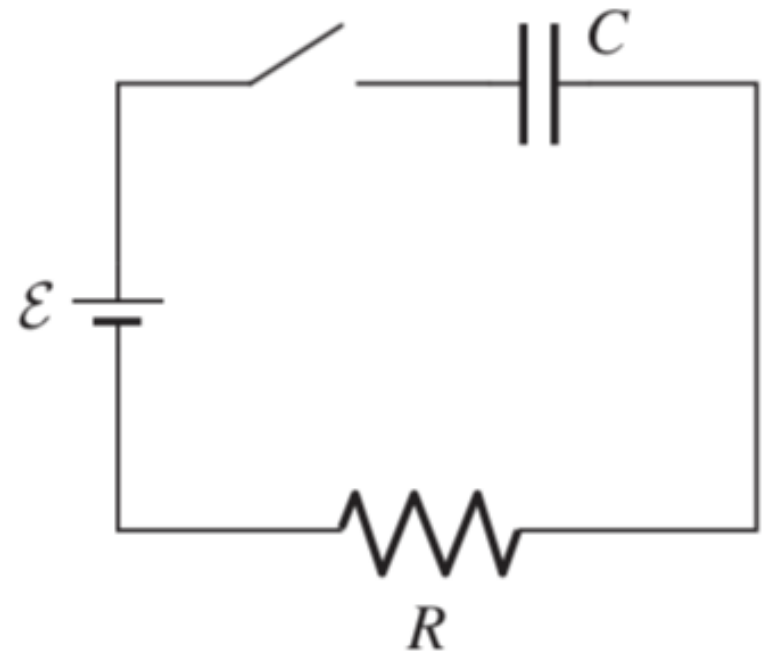


Circuito RC

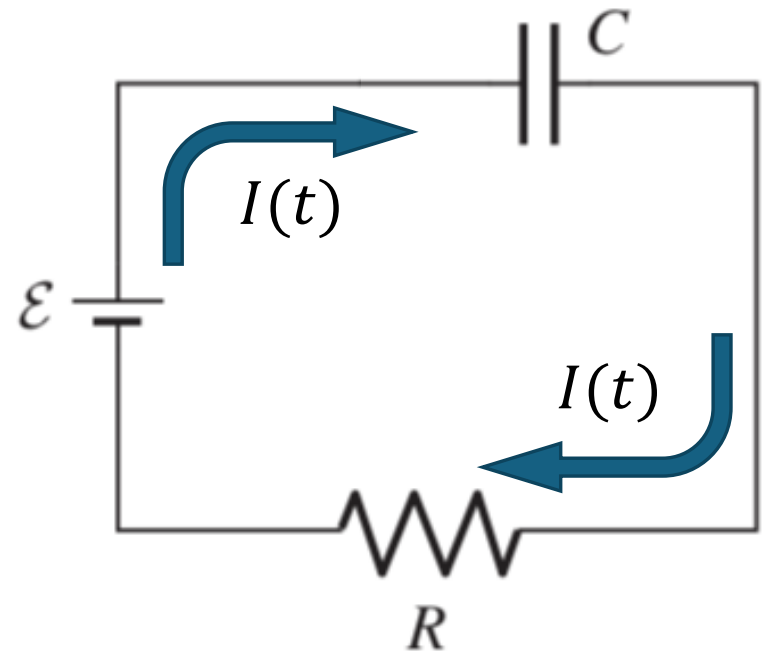
- Supongamos que colocamos una fuente de FEM = \mathcal{E} conectada en serie a un capacitor C descargado y una resistencia R .
- El circuito está abierto de manera que no circula corriente.
- Estudiemos la respuesta del circuito en régimen transitorio desde que se cierra el switch y hasta que alcance un estado estacionario.



Circuito RC

- Al cerrarse el switch, una corriente $I(t)$ fluirá en el sentido de la flecha comenzando a cargar el capacitor.
- Del otro lado, una cantidad igual y opuesta de carga comenzará a acumularse dando lugar a una corriente $I(t)$ en el tramo que incluye a R .
- Por conservación de la carga, la carga en el capacitor y la corriente se relacionan como:

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



Circuito RC

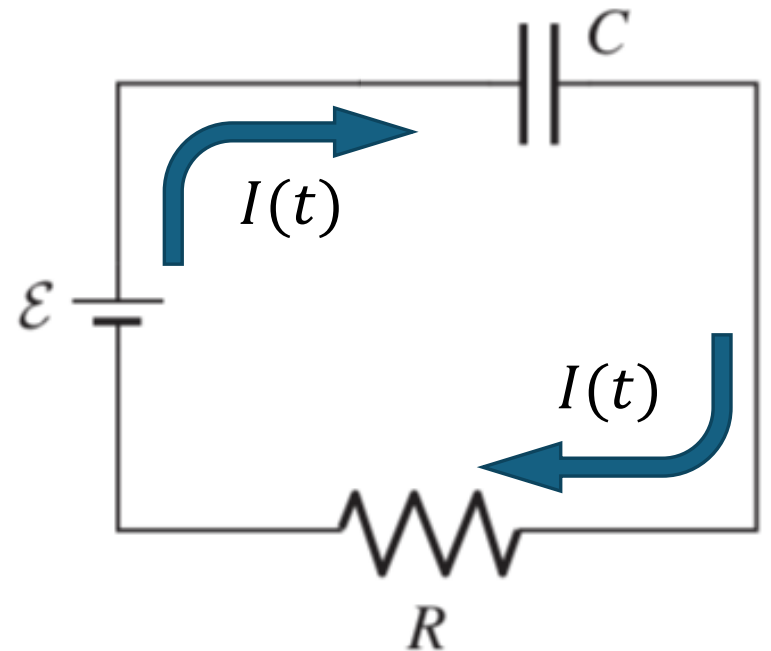
- Como no hay bobina, las leyes de Kirchhoff y de Faraday coinciden y entonces en el sentido de la corriente escribo:

$$\varepsilon - V_c - I(t)R = 0$$

donde

$$V_c = \frac{Q(t)}{C}$$

con la carga $Q(t)$ variando a medida que el capacitor se carga.



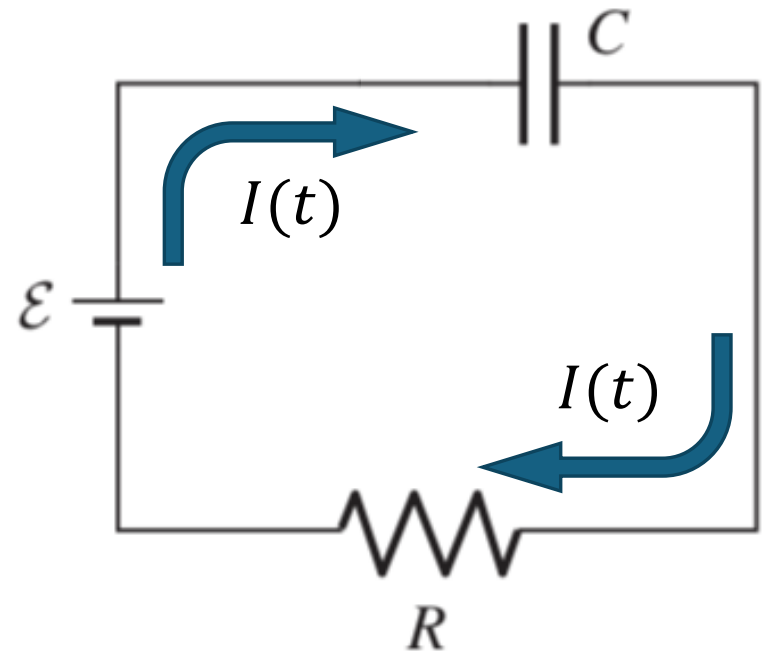
Circuito RC

- En términos de la carga, la ecuación anterior resulta:

$$\varepsilon - \frac{Q}{C} = R \frac{dQ}{dt}$$

- Tenemos el mismo tipo de ecuación que resolvimos para el circuito RL

$$\frac{dy}{dx} = ay(x) + b$$



Conservación de la carga y signos

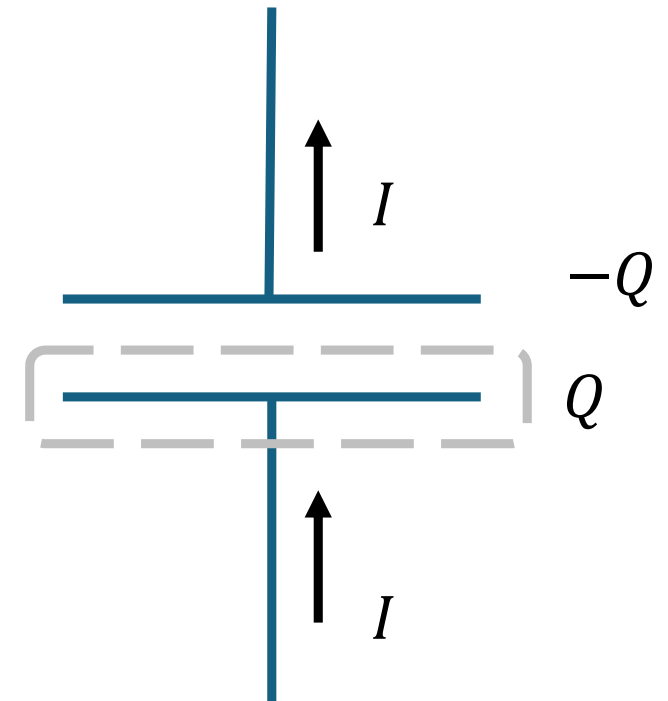
$$\vec{\nabla} \cdot \vec{j} + \frac{\partial \rho}{\partial t} = 0$$
$$\iiint \vec{\nabla} \cdot \vec{j} dv = - \iiint \frac{\partial \rho}{\partial t} dv$$

- Flujo entrante a la superficie cerrada

$$-I = -\frac{\partial}{\partial t} \iiint \rho dv$$

$$I = \frac{\partial Q}{\partial t} = \frac{dQ}{dt}$$

$Q(t)$ es la carga en la placa



Circuito RC

- Ahora tenemos: $Q = y, t = x, a = -\frac{1}{RC},$

$$y b = \frac{\varepsilon}{R}$$

- Entonces, la solución homogénea es:

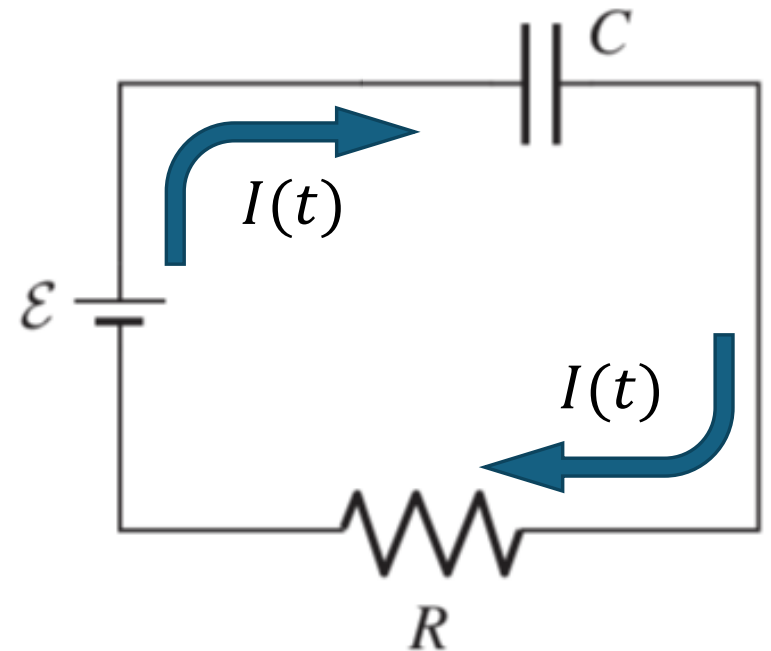
$$Q_h = K e^{-\frac{t}{RC}}$$

- A la cual le sumamos la solución particular de la inhomogénea que es

$$Q_i = \varepsilon C$$

- Entonces

$$Q(t) = \varepsilon C + K e^{-\frac{t}{RC}}$$



Circuito RC

- Apliquemos ahora la condición inicial

$$Q(0) = 0$$

el capacitor está inicialmente descargado

- Entonces:

$$\mathcal{E}C = -K$$

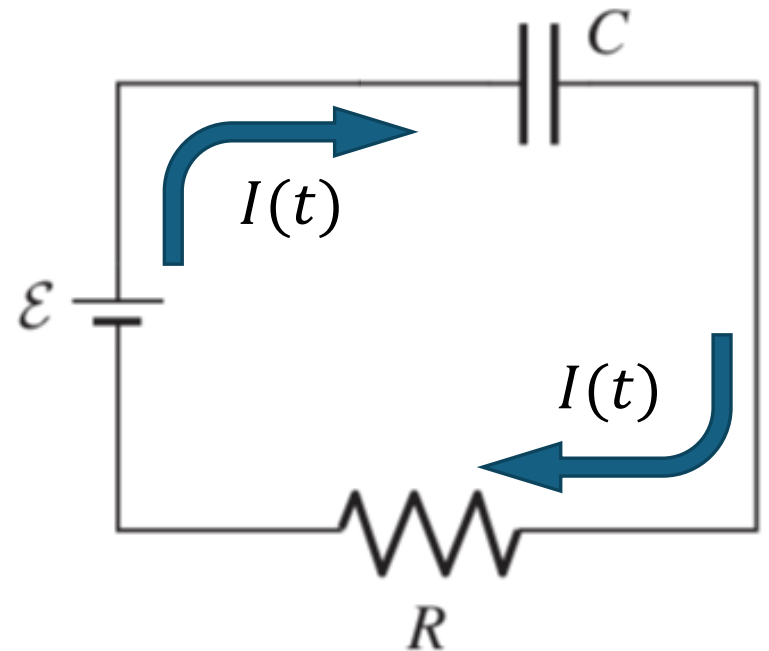
$$K = -\mathcal{E}C$$

- Con lo cual la solución final es:

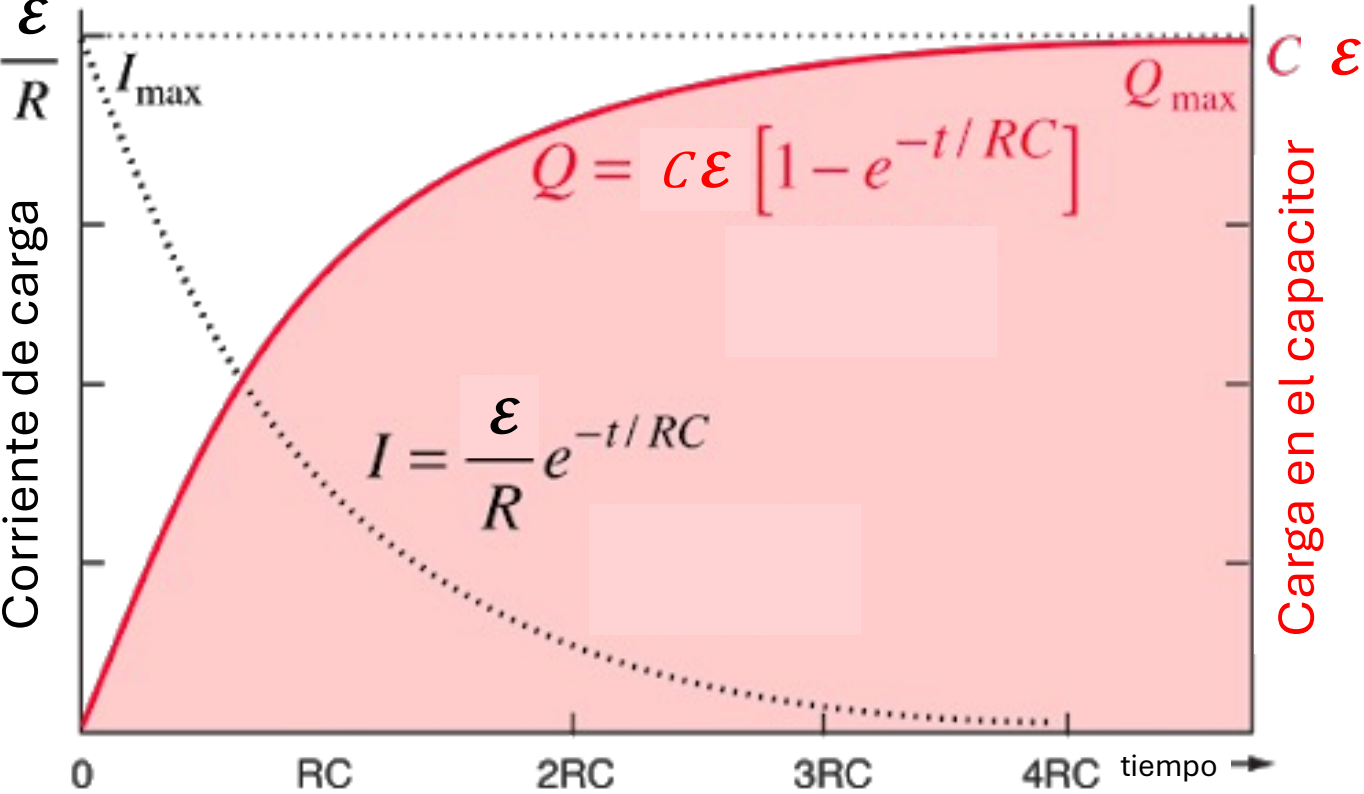
$$Q(t) = \mathcal{E}C(1 - e^{-\frac{t}{RC}})$$

y

$$I(t) = \frac{dQ}{dt} = \frac{\mathcal{E}}{R} e^{-\frac{t}{RC}}$$

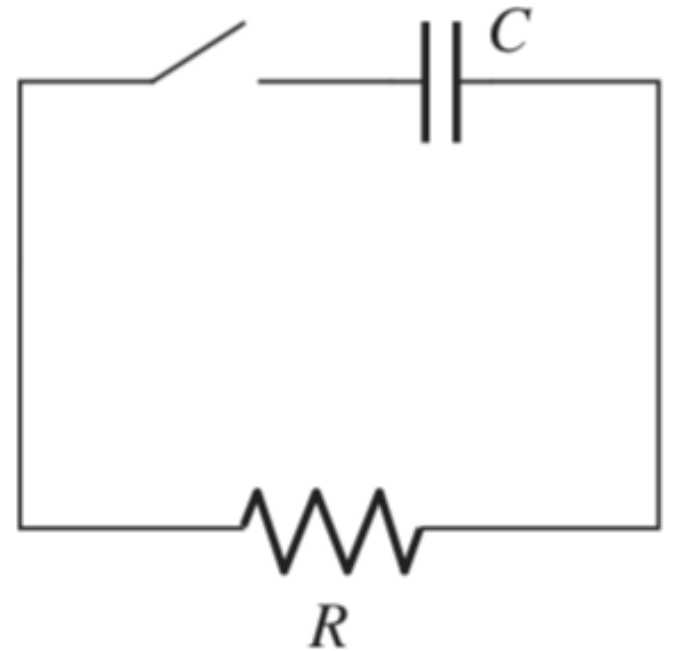


Circuito RC



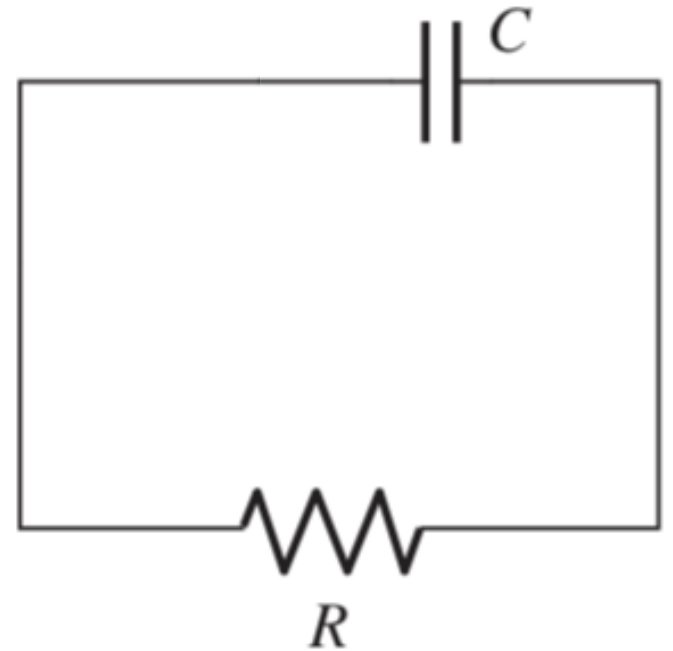
Descarga de circuito RC

- Ahora cortocircuitemos la fuente nuevamente y descarguemos el capacitor.



Descarga de circuito RC

- Ahora cortocircuitemos la fuente nuevamente y descarguemos el capacitor.
- En el instante t_1 cerramos el switch y fluye una corriente I .



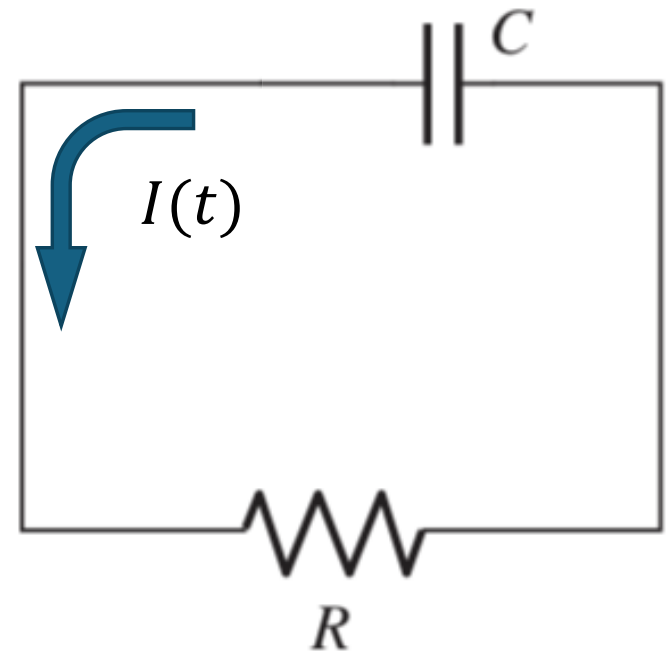
Pregunta

- ¿Podemos anticipar la dirección de I al cerrar el switch ?

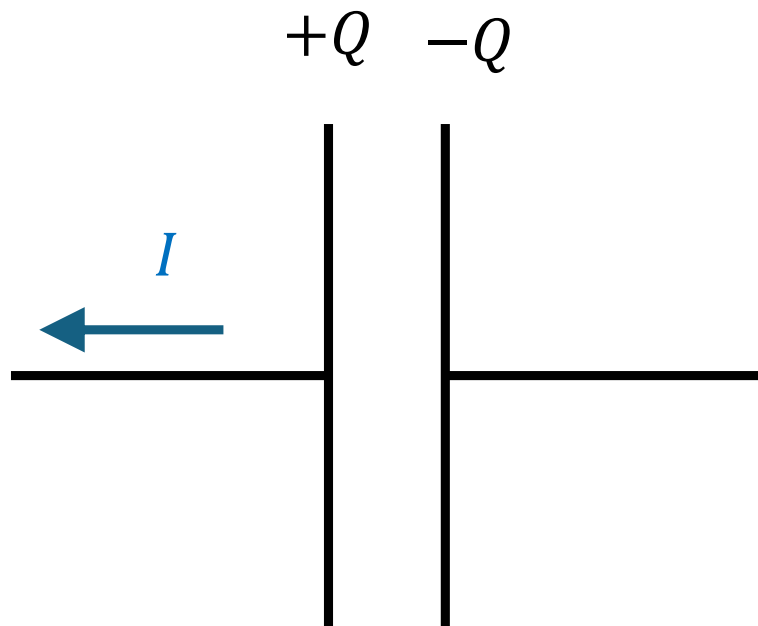
Descarga de circuito RC

- Ahora cortocircuitemos la fuente nuevamente y descarguemos el capacitor.
- En el instante t_1 cerramos el switch y fluye una corriente $I(t)$.
- La ley de Kirchhoff nos dice:

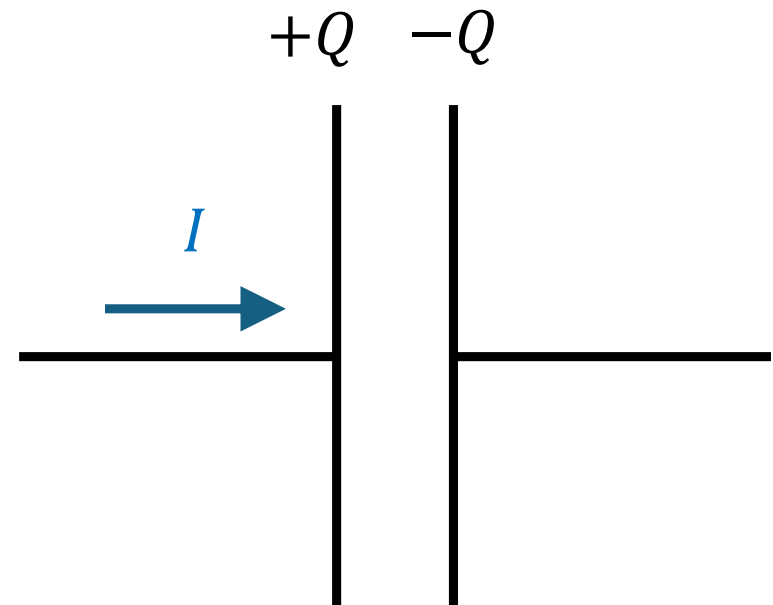
$$-\frac{Q}{C} = R \frac{dQ}{dt}$$



Conservación de la carga en capacitores



$$I = -\frac{dQ}{dt}$$



$$I = \frac{dQ}{dt}$$

Descarga de circuito RC

- Y la solución ya la conocemos. Si comenzamos a contar desde un tiempo t_1 :

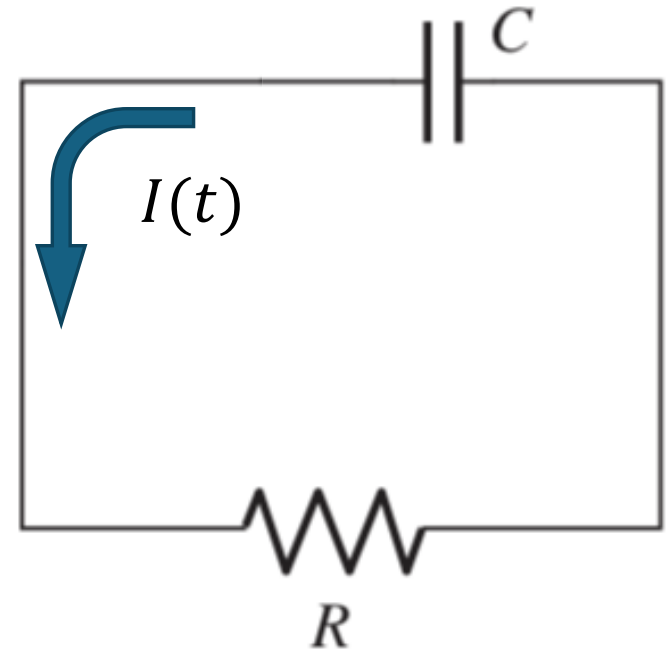
$$Q(t) = K e^{-\frac{t-t_1}{RC}}$$

- La carga inicial del capacitor va a ser la que terminamos teniendo al cargarlo. Retomando el resultado anterior:

$$Q(t_1) = K = \mathcal{E}C$$

- Entonces:

$$Q(t) = \mathcal{E}C e^{-\frac{t-t_1}{RC}}$$



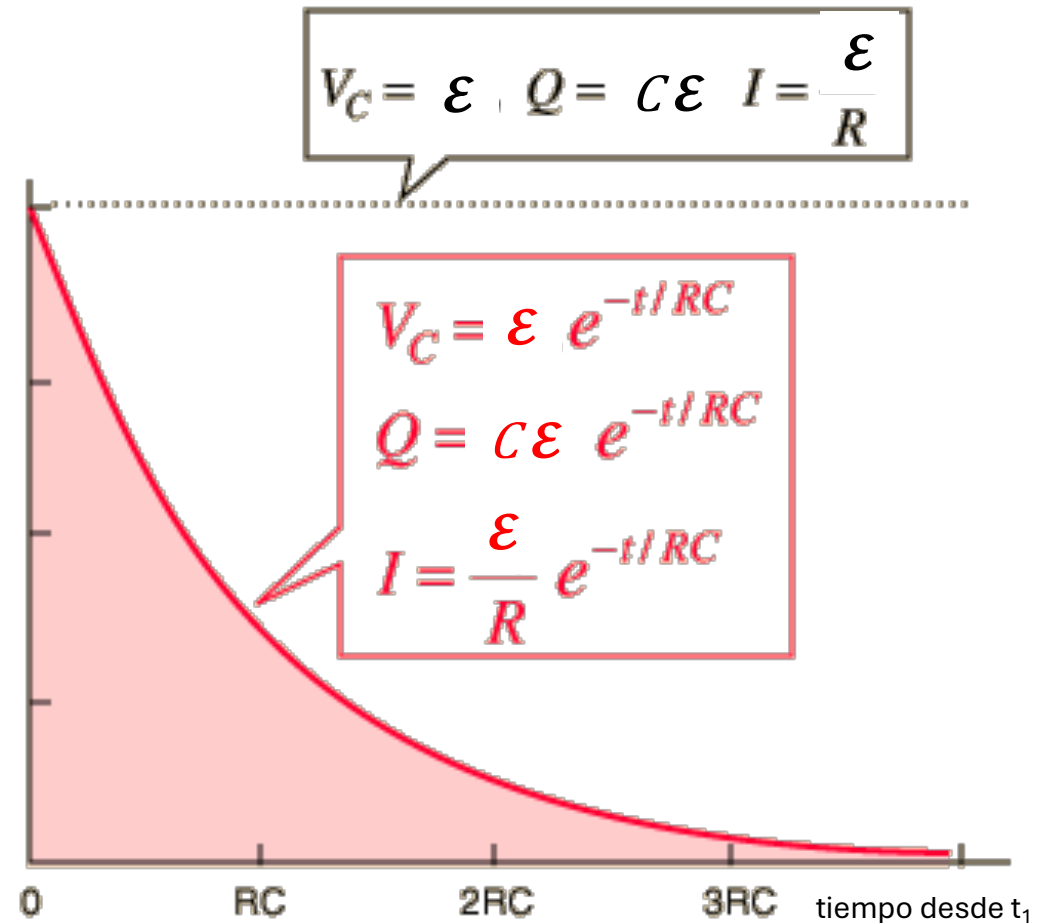
Descarga de circuito RC

- De la misma manera, la corriente decrecerá

$$I(t) = -\frac{dQ}{dt} = \frac{\mathcal{E}}{R} e^{-\frac{t-t_1}{RC}}$$

- De la misma manera el voltaje en el capacitor:

$$V_c = \frac{Q(t)}{C} = \mathcal{E} e^{-\frac{t-t_1}{RC}}$$



La corrección de Maxwell a la ley de Ampère

- Conocemos bien la ley de Ampère

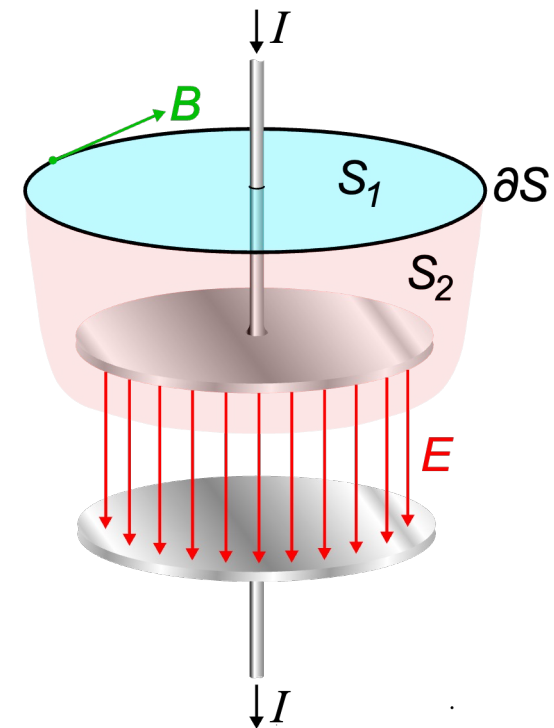
$$\vec{\nabla} \times \vec{B} = \mu_0 \vec{J}$$

- Supongamos un capacitor cargándose a una velocidad dada por

$$I = \frac{dQ}{dt}$$

- La corriente I da lugar a un campo magnético \vec{B} tal que si la superficie S_1 está limitada por el camino ∂S :

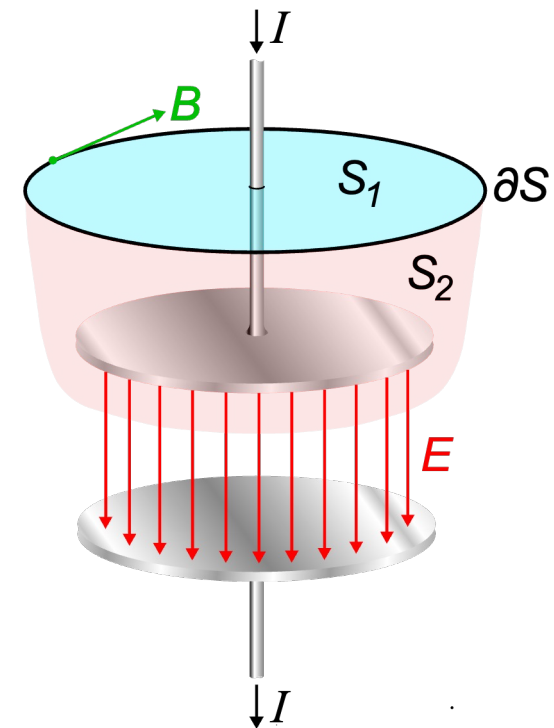
$$\oint_{\partial S} \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 \iint_{S_1} \vec{J} \cdot d\vec{s} = \mu_0 I$$



La corrección de Maxwell a la ley de Ampère

- El resultado debe valer para toda superficie limitada por ∂S incluyendo S_2 a través de la cual no pasa corriente !!
- Maxwell corrigió la ley de Ampère para salvar esta inconsistencia agregando un término dependiente del flujo de la derivada temporal del campo eléctrico \vec{E} :en el capacitor

$$\oint_{\partial S} \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 \iint_{S_1} \vec{j} \cdot d\vec{s} = \mu_0 I = \mu_0 \epsilon_0 \iint_{S_2} \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \cdot d\vec{s}$$

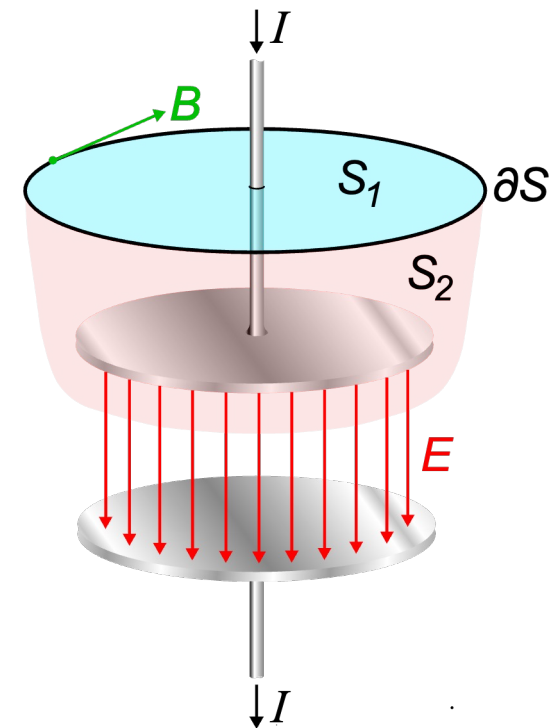


La corrección de Maxwell a la ley de Ampère

- Con lo cual la ley de Ampère-Maxwell en forma diferencial es:

$$\vec{\nabla} \times \vec{B} = \mu_0 \vec{J} + \mu_0 \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}$$

- Como vemos el segundo término del segundo miembro sólo aparece en situaciones no estacionarias.



Circuito RLC en transitorio

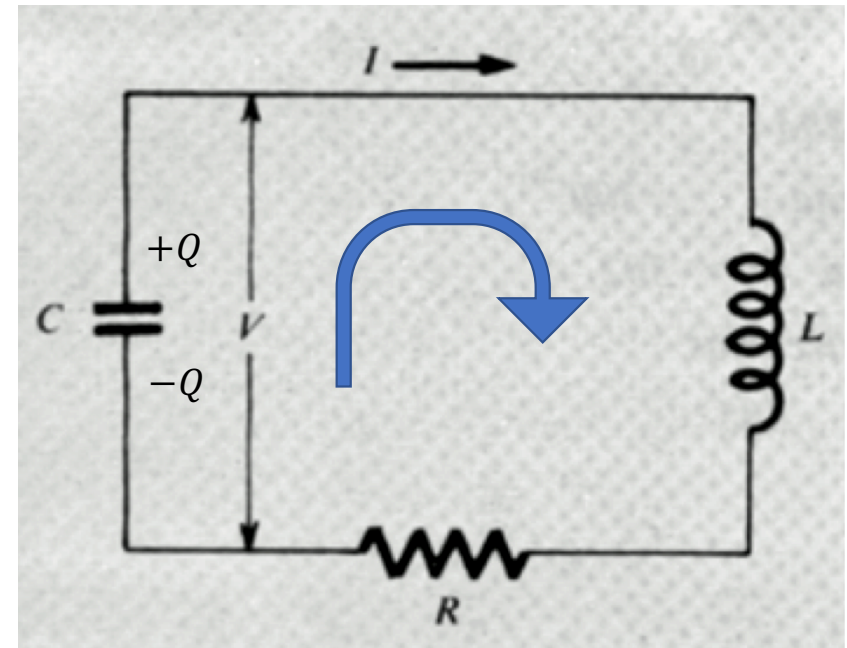
Circuito RLC en serie

- Supongamos el siguiente circuito con inductancia L , capacitor de capacidad C y resistencia R .
- Calculemos la diferencia de potencial V en el capacitor.
- Supongamos que el capacitor tiene una carga $+Q$ en la placa superior y se descarga

$$I = - \frac{dQ}{dt} \quad Q = CV$$

- Entonces Faraday en el sentido de I queda:

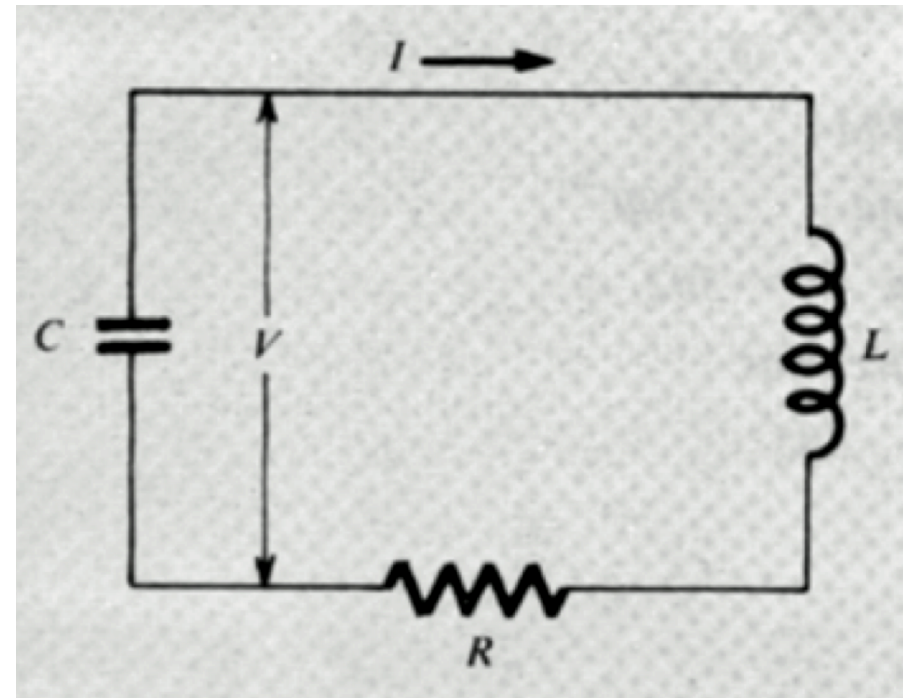
$$V = L \frac{dI}{dt} + RI$$



Circuito RLC en serie

- Poniendo todo en función de V llegamos a la siguiente ecuación diferencial homogénea de segundo orden a coeficientes constantes:

$$\frac{d^2V}{dt^2} + \left(\frac{R}{L}\right) \frac{dV}{dt} + \left(\frac{1}{LC}\right) V = 0$$



Ecuación diferencial homogénea de segundo orden a coeficientes constantes (a, b, c)

$$ay'' + by' + cy = 0.$$

$$ar^2 + br + c = 0$$

Polinomio característico

$$y = C_1 e^{\lambda t} \cos \mu t + C_2 e^{\lambda t} \sin \mu t.$$

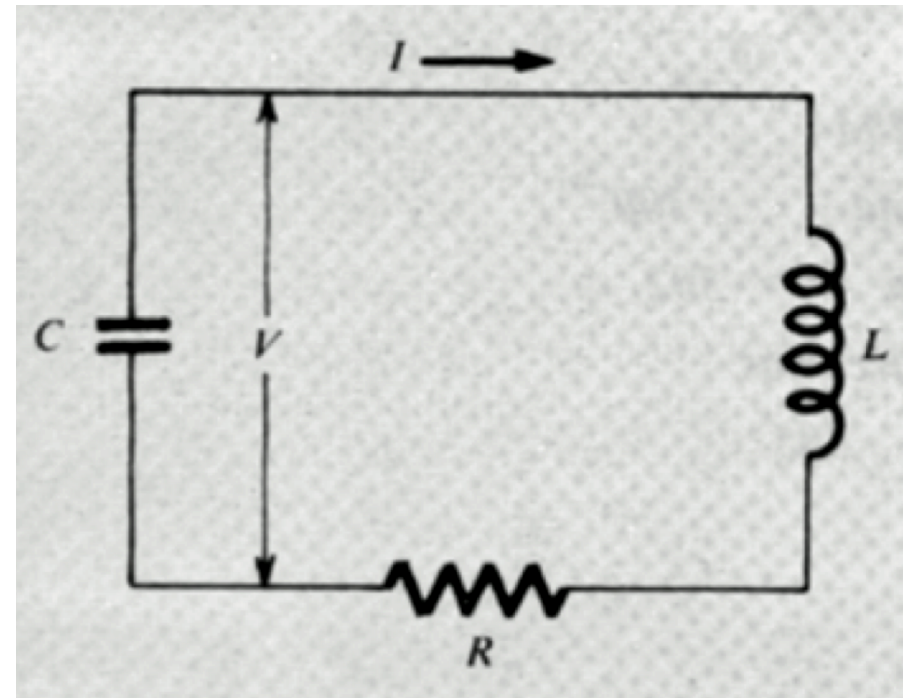
Donde $r = \lambda \pm i\mu$ con $\mu > 0$ son las dos raíces complejas del polinomio característico

Circuito RLC en serie

- Entonces la solución general es

$$V(t) = e^{-\alpha t}(A \cos \omega t + B \sin \omega t)$$

- Donde $-\alpha \pm i\omega$ son las raíces del polinomio característico
- A y B dependen de las condiciones iniciales.
- De hecho, dependiendo de cuándo comenzamos a medir el tiempo es posible quedarse con sólo $\cos \omega t$ o $\sin \omega t$



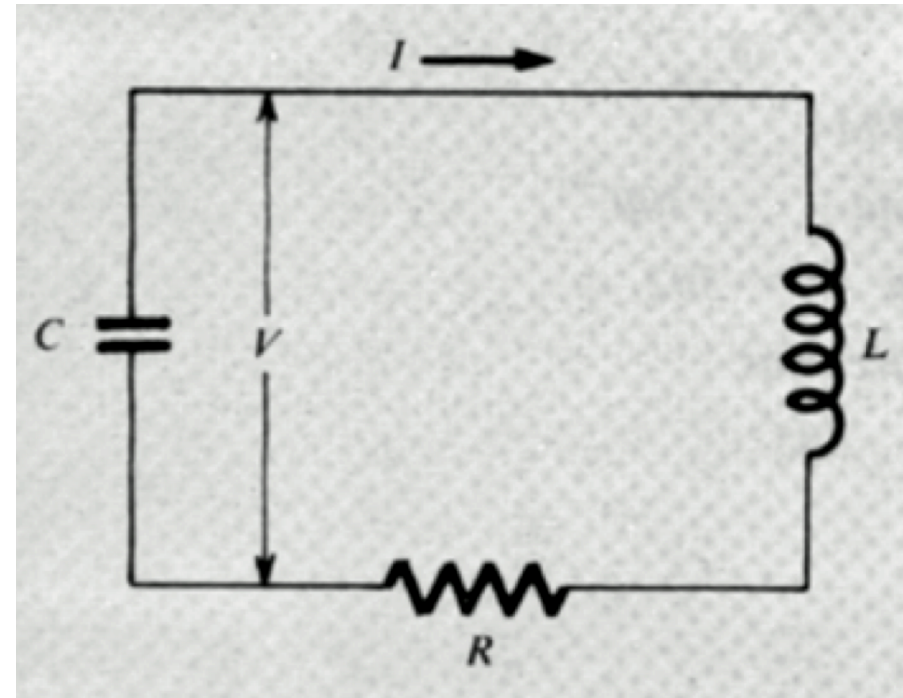
Circuito RLC en serie

- Probemos con la solución

$$V = Ae^{-\alpha t} \cos \omega t$$

$$\frac{dV}{dt} = Ae^{-\alpha t} [-\alpha \cos \omega t - \omega \operatorname{sen} \omega t]$$

$$\frac{d^2V}{dt^2} = Ae^{-\alpha t} [(\alpha^2 - \omega^2) \cos \omega t + 2\alpha\omega \operatorname{sen} \omega t]$$

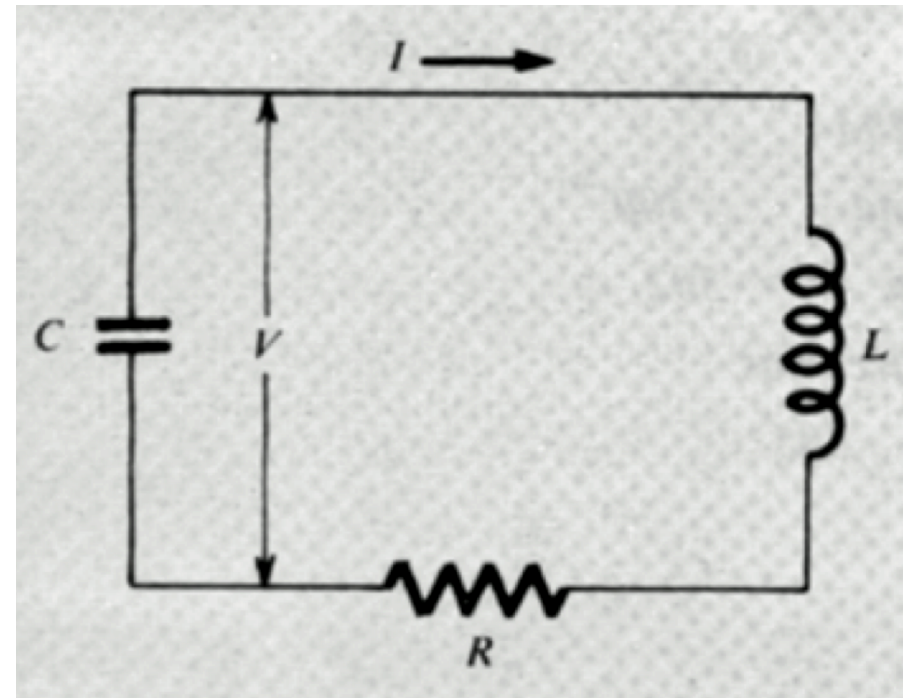


Circuito RLC en serie

- Sustituyendo en la ecuación diferencial y simplificando los $Ae^{-\alpha t}$ llegamos

$$(\alpha^2 - \omega^2) \cos \omega t + 2\alpha\omega \sin \omega t - \frac{R}{L}(\alpha \cos \omega t + \omega \sin \omega t) + \frac{1}{LC} \cos \omega t = 0$$

- Esto puede satisfacerse para todo t si los coeficientes que acompañan a $\sin \omega t$ y $\cos \omega t$ son ambos cero.



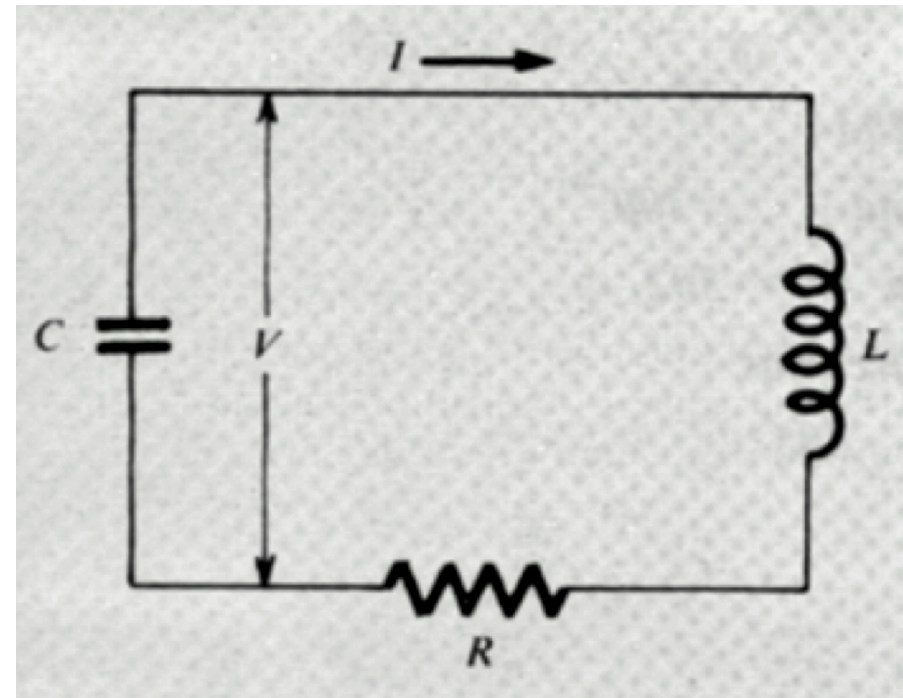
Circuito RLC en serie

- Esto quiere decir, por un lado que $(\sin \omega t)$

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

- Lo cual quiere decir que

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



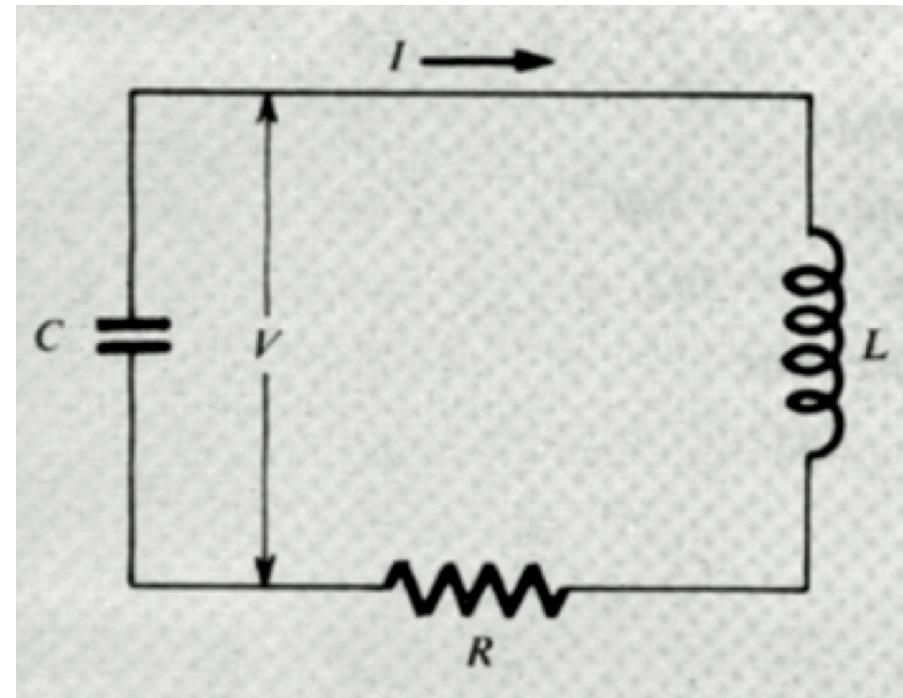
Circuito RLC en serie

- Por otro lado se tiene ($\cos \omega t$):

$$\alpha^2 - \omega^2 - \alpha \frac{R}{L} + \frac{1}{LC} = 0$$

- Lo cual implica que:

$$\omega^2 = \frac{1}{LC} - \alpha \frac{R}{L} + \alpha^2 = \frac{1}{LC} - \frac{R^2}{4L^2}$$



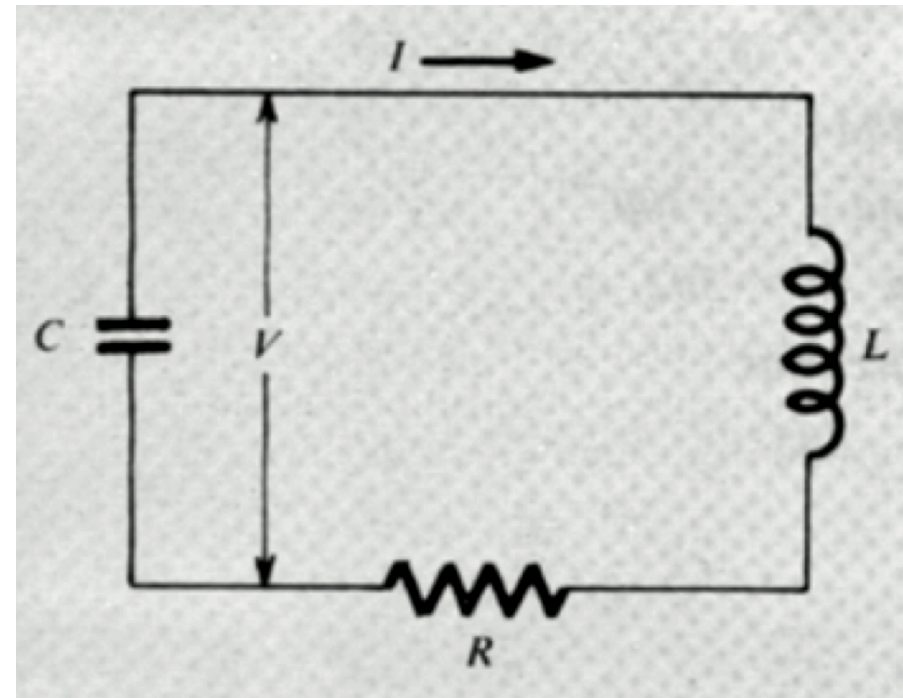
Circuito RLC en serie

- Siendo ω real, la ecuación anterior implica que

$$\frac{1}{LC} \geq \frac{R^2}{4L^2}$$

- Si tomamos el caso tal que usamos el $>$ tenemos el caso de bajo amortiguamiento:

$$R < 2 \sqrt{\frac{L}{C}}$$



Circuito RLC en serie

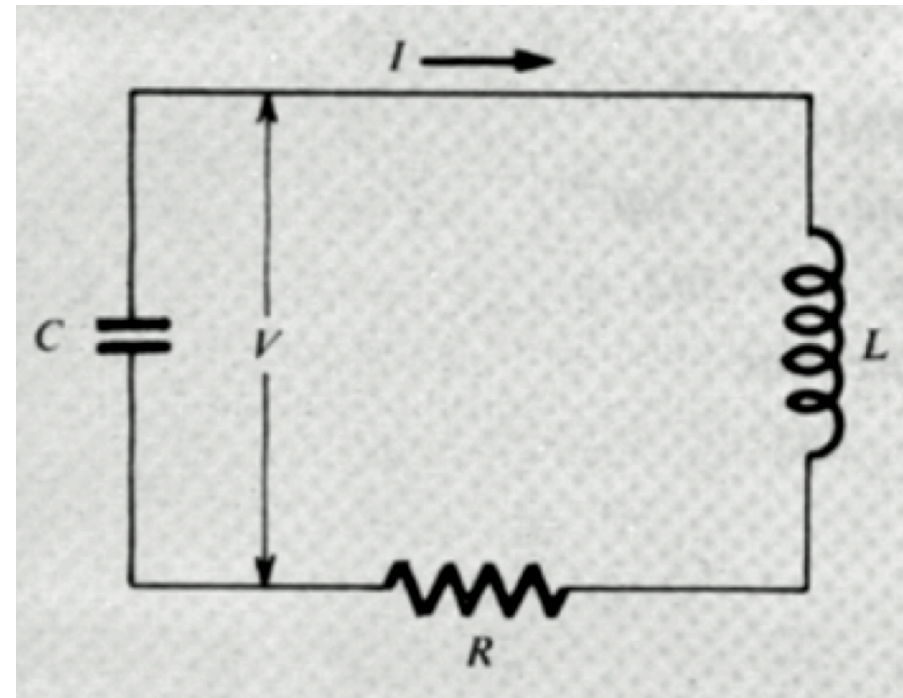
- Entonces

$$V = Ae^{-\frac{R}{2L}t} \cos \left[\sqrt{\frac{1}{LC} - \frac{R^2}{4L^2}} t \right]$$

(solución cuando la amplitud de V es máxima en $t = 0$)

- Y la corriente nos queda

$$I = -C \frac{dV}{dt} = AC\omega e^{-\alpha t} \left[\sin \omega t - \frac{\alpha}{\omega} \cos \omega t \right]$$



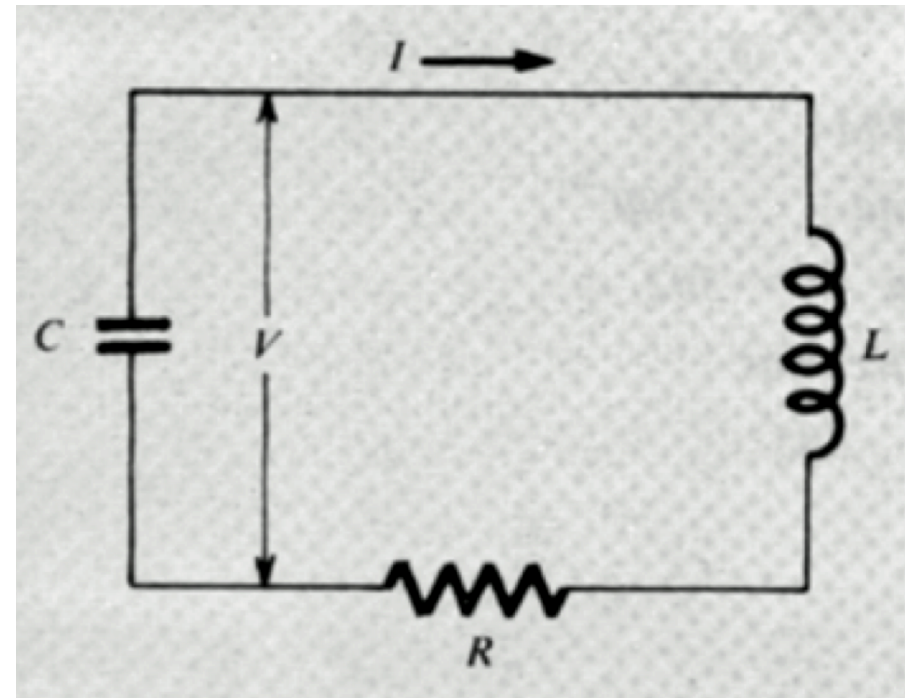
Circuito RLC en serie

- Tanto V como I oscilan y son amortiguados por un factor

$$e^{-\frac{R}{2L}t}$$

- La medida del amortiguamiento es el cociente

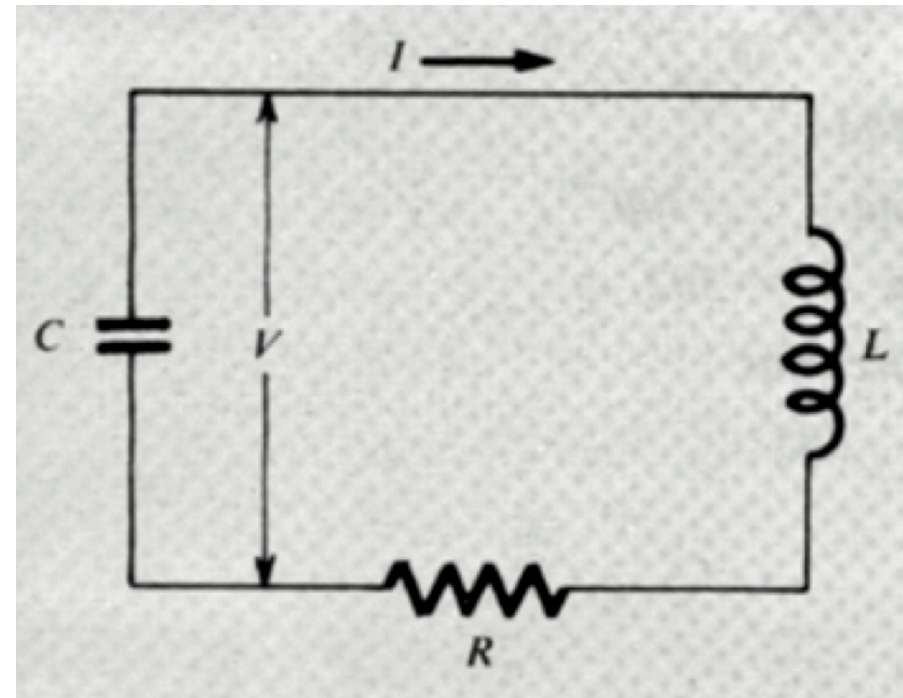
$$\frac{\alpha}{\omega}$$



Circuito RLC en serie

- Si $\frac{\alpha}{\omega}$ es muy pequeño, muchas oscilaciones van a ocurrir antes que la amplitud decaiga considerablemente.
- El caso límite es cuando $\frac{\alpha}{\omega} = 0$ no hay amortiguamiento (es como si R no existiera)
- En ese caso, la frecuencia es

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

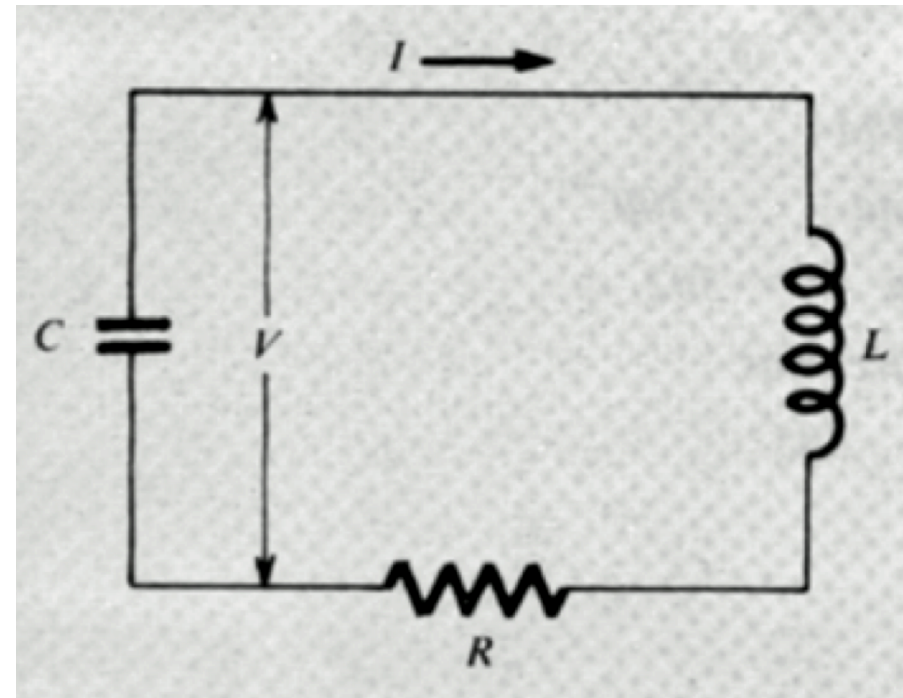


Circuito RLC en serie

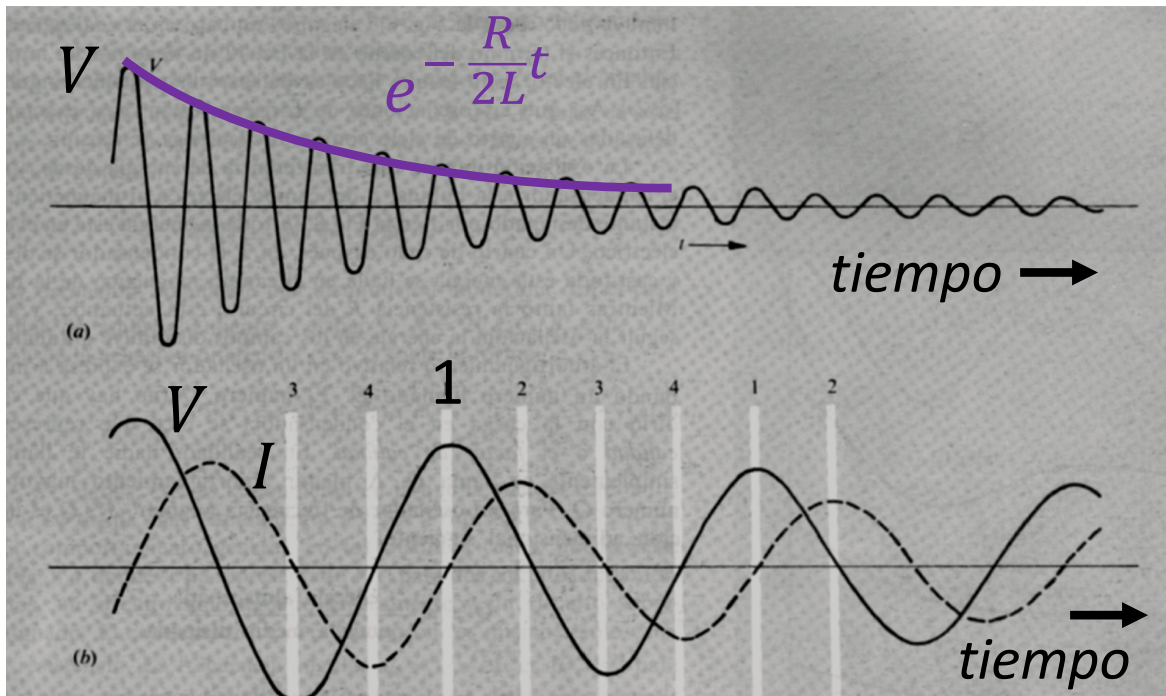
- Existe un desfase entre V e I .
- En la medida en la que $\frac{\alpha}{\omega}$ sea muy pequeño,

$$I \approx AC\omega e^{-\alpha t} [\sin \omega t]$$

- Y el desfase en ese caso es de un cuarto de ciclo ($\pi/2$).



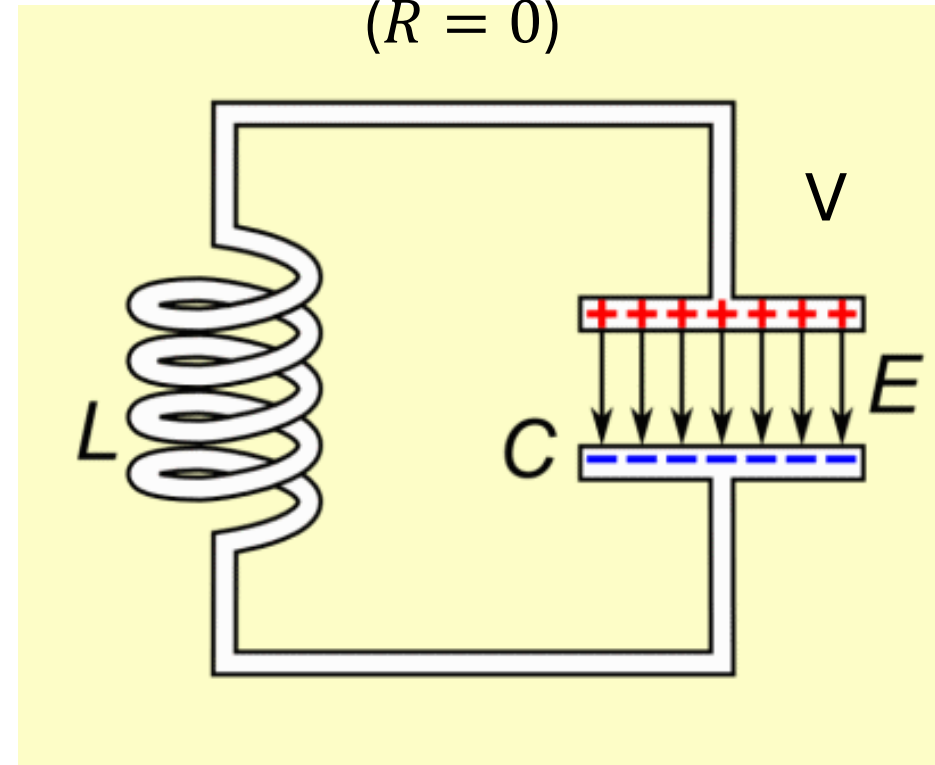
Caso con amortiguamiento bajo ($R < 2\sqrt{\frac{L}{C}}$)



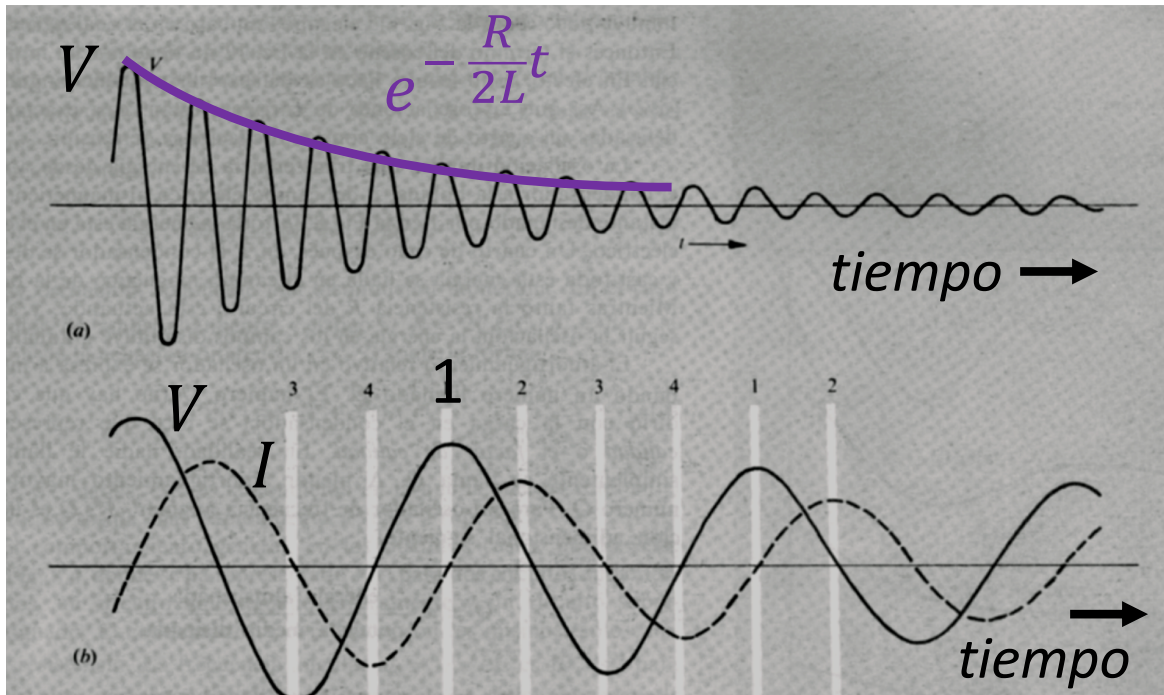
1. Capacitor cargado, corriente cero

Caso sin
amortiguamiento

($R = 0$)



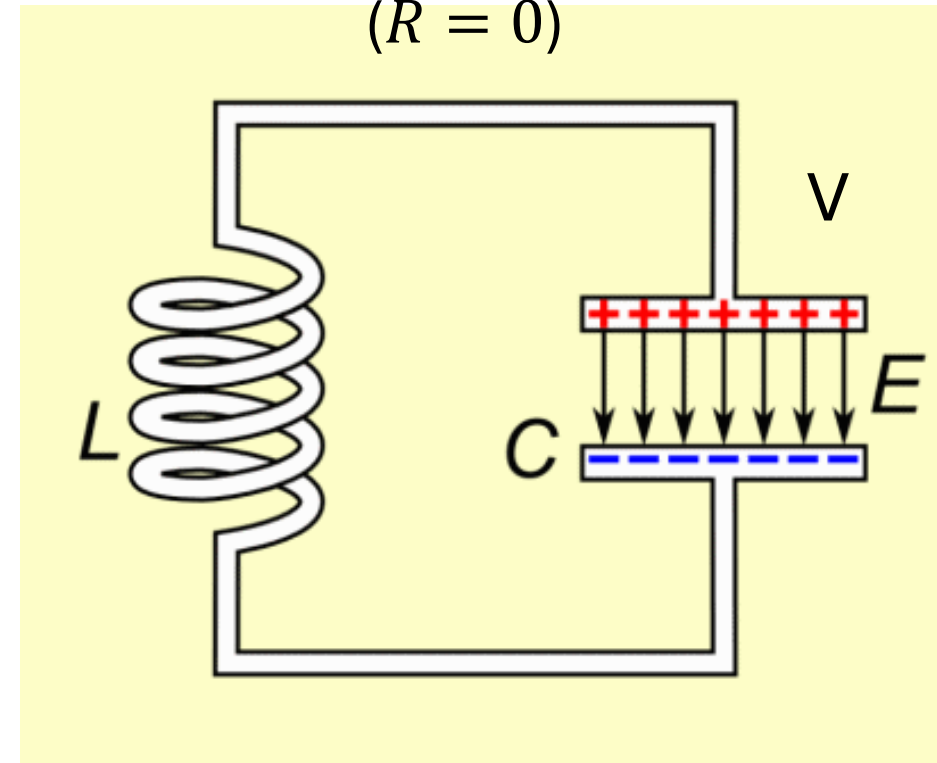
Caso con amortiguamiento bajo ($R < 2\sqrt{\frac{L}{C}}$)



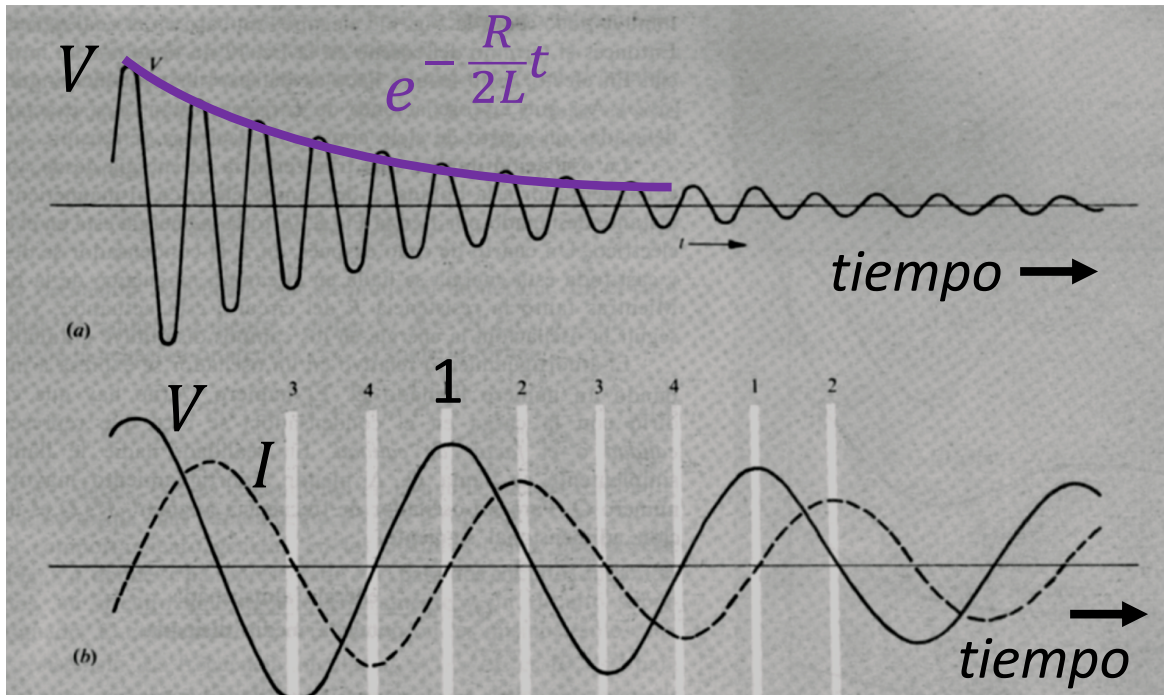
1. Capacitor cargado, corriente cero
2. Corriente máxima, capacitor descargado, máximo campo magnético

Caso sin
amortiguamiento

($R = 0$)



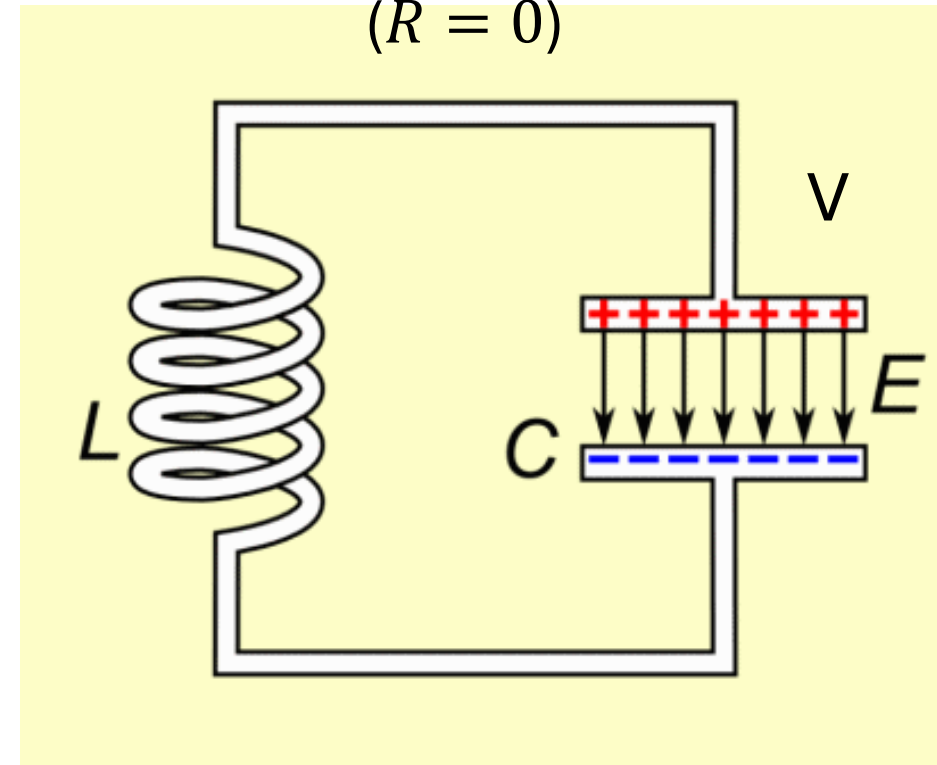
Caso con amortiguamiento bajo ($R < 2\sqrt{\frac{L}{C}}$)



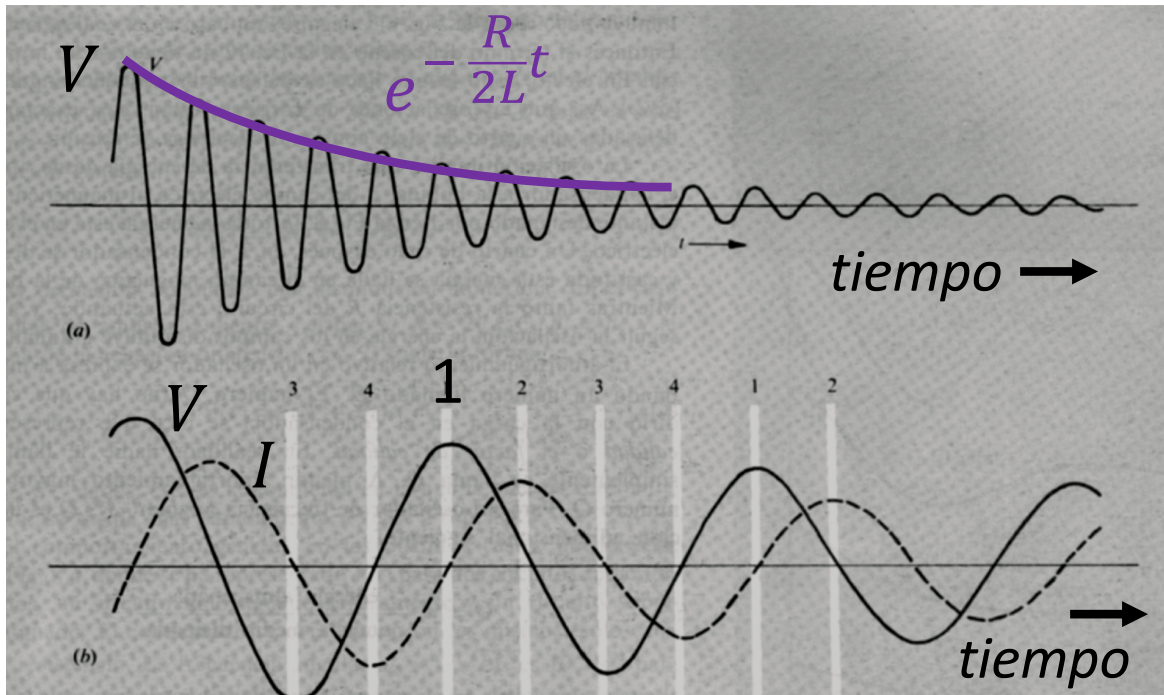
1. Capacitor cargado, corriente cero
2. Corriente máxima, capacitor descargado, máximo campo magnético
3. Capacitor cargado en sentido opuesto a 1, corriente cero

Caso sin
amortiguamiento

($R = 0$)

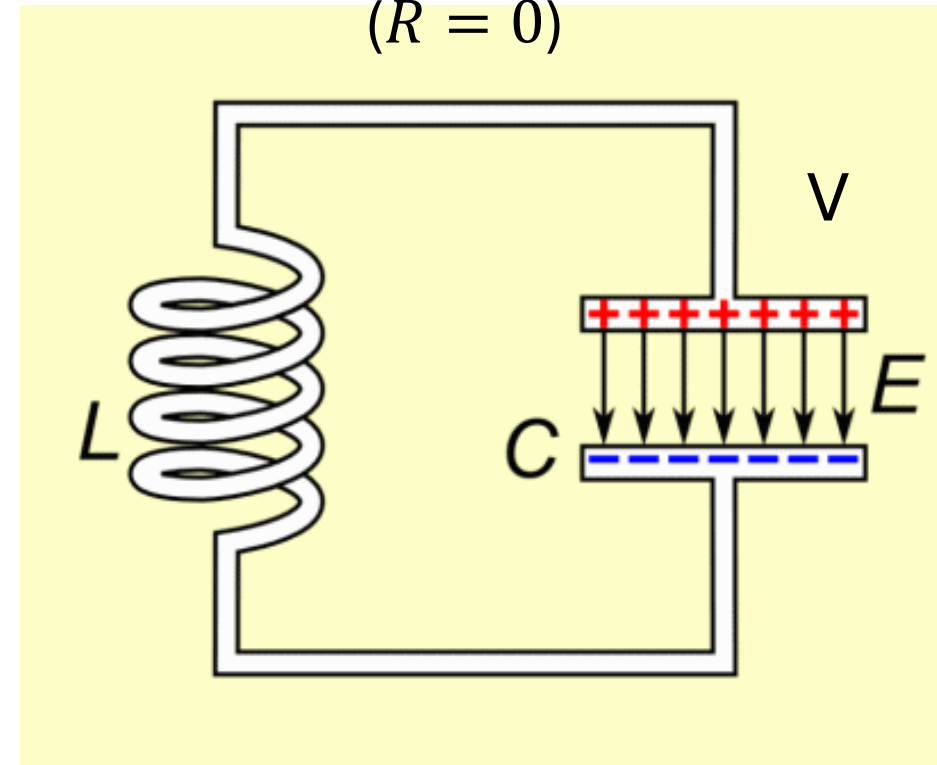


Caso con amortiguamiento bajo ($R < 2\sqrt{\frac{L}{C}}$)



Caso sin
amortiguamiento

($R = 0$)



1. Capacitor cargado, corriente cero
2. Corriente máxima, capacitor descargado, máximo campo magnético
3. Capacitor cargado en sentido opuesto a 1, corriente cero
4. Corriente máxima en sentido opuesto a 2, máximo campo magnético en sentido opuesto a 2, capacitor descargado.