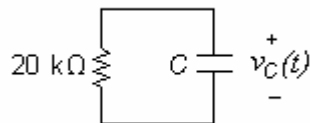


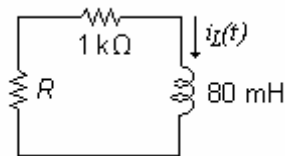
UNIVERSIDAD DE LOS ANDES
DEPARTAMENTO DE ING. ELÉCTRICA Y ELECTRÓNICA
FUNDAMENTOS DE CIRCUITOS

Problemas Resueltos- DeCarlo- Cap. 08 – Circuitos de Primer Orden RL y RC

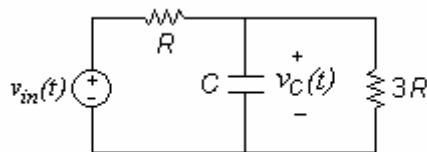
1. En el siguiente circuito suponga $v_C(0^-) = 10$ V.
 - a) Encontrar el valor de C tal que a $t = 0.1$ s, $v_C(0.1 \text{ s}) = 10e^{-1}$ V.
 - b) Con la respuesta de la parte (a) encontrar $v_C(t)$.



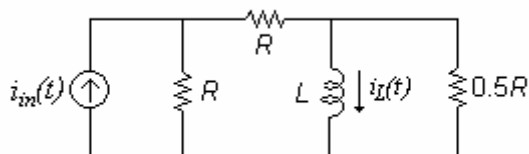
2. Dado el siguiente circuito:
 - a) Encontrar el valor de R y la condición inicial $i_L(0)$ tal que $i_L(0.05 \text{ ms}) = 9.197$ mA e $i_L(0.15 \text{ ms}) = 1.2447$ mA.
 - b) Con el valor de anterior de R calcular y pintar $i_L(t)$ para $0 \leq t \leq 5\tau$, donde τ es la constante de tiempo del circuito.



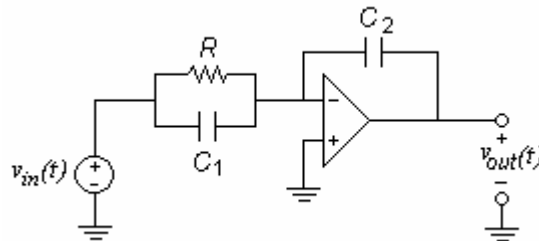
3. En el siguiente circuito la fuente de entrada está dada por $v_{in}(t) = V_S u(-t)$ V. Encontrar $v_C(0^+)$ y $v_C(t)$ para $t > 0$ en términos de V_S , R y C . Pintar $v_C(t)$ para $0 \leq t \leq 3\tau$, donde τ es la constante de tiempo del circuito para $t > 0$.



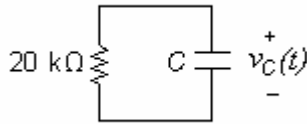
4. En el siguiente circuito la fuente de entrada está dada por $i_{in}(t) = I_S u(-t)$ A. Encontrar $i_L(0^+)$ e $i_L(t)$ para $t > 0$ en términos de I_S , R y L . Pintar $i_L(t)$ para $0 \leq t \leq 3\tau$, donde τ es la constante de tiempo del circuito para $t > 0$.



5. En el circuito anterior tenemos ahora $i_{in}(t) = I_{S1}u(-t) + I_{S2}u(t)$ A.
- Encontrar $i_L(0^+)$ e $i_L(t)$ para $t > 0$ en términos de I_{S1} , I_{S2} , R y L .
 - Pintar $i_L(t)$ para $0 \leq t \leq 4\tau$, donde τ es la constante de tiempo del circuito para $t > 0$.
 - Identificar la respuesta de entrada-cero ($t \geq 0$) y la respuesta de estado-cero de la respuesta de la parte (a).
6. Considere el siguiente circuito con OP AMP ideal en el cual los voltajes en los condensadores son cero en $t = 0$. Este circuito en V_{out} se comporta como un integrador proporcional de la señal de entrada V_{in} .
- Encontrar una fórmula para v_{out} en términos de v_{in} y de su integral.
 - Si $v_{in} = e^{-0.25t}u(t)$ V, encontrar V_{out} para $t \geq 0$, asumiendo condiciones iniciales iguales a cero.
 - Si $v_{in} = \cos(\omega t)u(t)$ V, encontrar V_{out} para $t \geq 0$, asumiendo condiciones iniciales iguales a cero.



1)



$$V_C(t) = [V_C(0) - V_C(\infty)]e^{\frac{-t}{\tau}} + v_C(\infty)$$

$$\text{con } \tau = RC$$

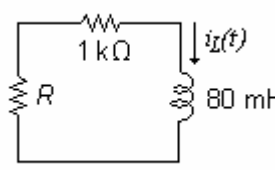
$$V_C(\infty) = 0$$

$$V_C(t) = V_C(0)e^{\frac{-t}{\tau}} \quad \text{con } \tau = (20K\Omega)C$$

$$V_C(0.1s) = 10e^{-1} = 10e^{\frac{-0.1}{(20k\Omega)C}} \Rightarrow 1 = \frac{0.1s}{(20K\Omega)C} \Rightarrow C = 5\mu F$$

b) $2 = RC = 0.1s \quad V_C(t) = 10e^{\frac{-t}{0.1s}} [V]$

2)



$$I_L(t) = I_L(0)e^{\frac{-t}{\tau}} \quad I_L(\infty) = 0 \quad \tau = \frac{L}{\text{Re } q} = \frac{80mH}{R + 1K\Omega}$$

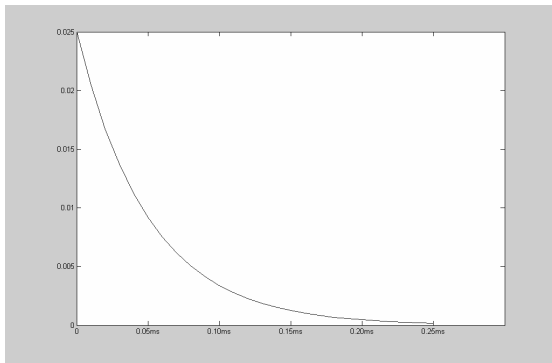
$$I_L(0.05ms) = 9.197mA = I_L(0)e^{\frac{-0.05ms}{\tau}} \quad (1)$$

$$I_L(0.15ms) = 1.2447mA = I_L(0)e^{\frac{-0.15ms}{\tau}} \quad (2)$$

Dividiendo 1 en 2

$$7.389 = e^{\frac{0.1ms}{\tau}} \Rightarrow \tau = 0.05ms; R = 600\Omega; I_L(0) = 25mA$$

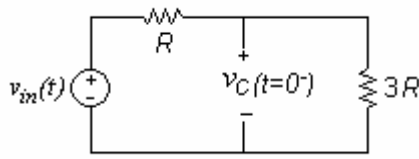
B) $25[mA]e^{\frac{-t}{0.05ms}} \quad 5\tau = 5(0.05ms) = 0.25ms$



3) Se analizan los distintos casos

$t < 0$

se asume el condensador completamente cargado, por lo tanto se comporta como un circuito abierto

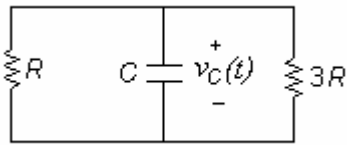


$$V_C(t = 0^-) = \frac{3R}{R + 3R} * V_S = \frac{3}{4} V_S$$

por continuidad :

$$V_C(t = 0^-) = V_C(t = 0^+) = \frac{3}{4} V_S$$

Para $t > 0$

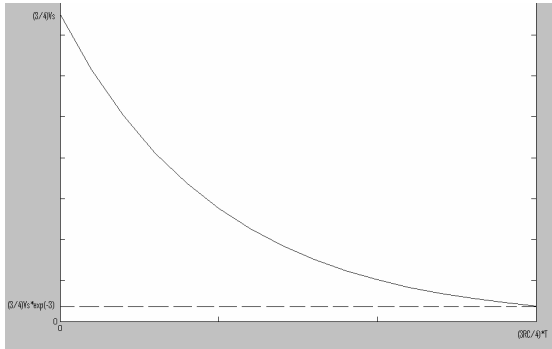


$$V_C(t) = [V_C(0) - V_C(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}} + v_C(\infty)$$

$$V_C(\infty) = 0$$

$$\text{con } \tau = \text{Re}qC = [3R \parallel R] = \frac{3RC}{4}$$

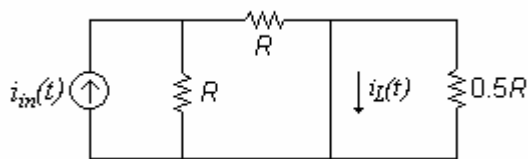
$$V_C(t) = \frac{3V_S}{4} e^{-\frac{4t}{3RC}} [V]$$



4)

$t < 0$

Se asume la bobina cargada por lo tanto se comporta como un corto

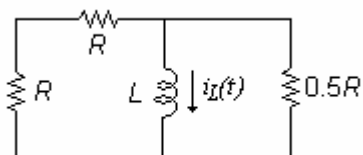


$$I_L(t = 0^-) = \frac{R}{R + R} I_S = \frac{I_S}{2}$$

por continuidad d :

$$I_L(t = 0^-) = I_L(t = 0^+) = \frac{I_S}{2}$$

Para $t > 0$



$$I_L(t) = [I_L(0) - I_L(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}} + I_L(\infty)$$

$$I_L(\infty) = 0 \quad \tau = \frac{L}{\text{Re}q} = \frac{L}{2R \parallel 0.5R} = \frac{2.5L}{R}$$

$$I_L(t) = \frac{I_S}{2} e^{-\frac{Rt}{2.5L}} [A]$$

La grafica es similar a la del punto anterior

5)

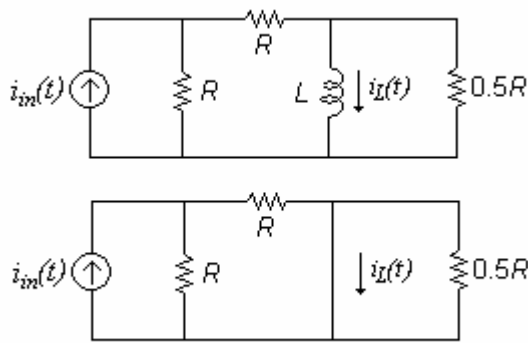
a) Para $t < 0$ el circuito es igual al anterior

$$I_L(t = 0^-) = \frac{R}{R + R} I_S = \frac{I_S}{2}$$

por continuidad :

$$I_L(t = 0^-) = I_L(t = 0^+) = \frac{I_S}{2}$$

Para $t > 0$



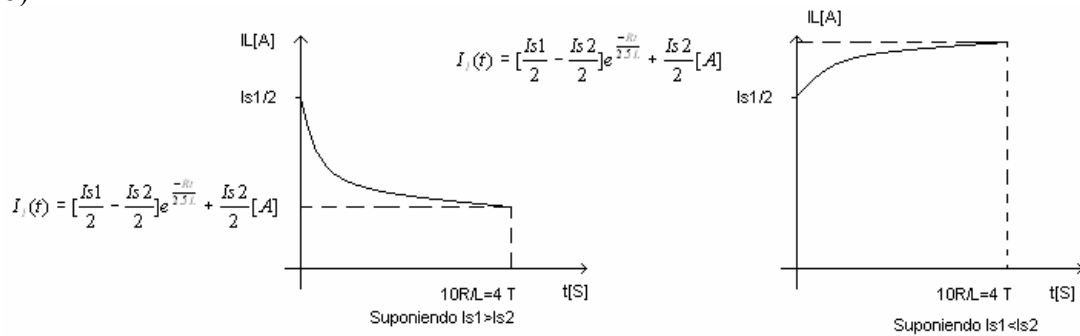
$$I_L(t) = [I_L(0) - I_L(\infty)]e^{-\frac{t}{\tau}} + I_L(\infty)$$

$$I_L(\infty) = \frac{Is2}{2}$$

$$\tau = \frac{L}{Re q} = \frac{L}{2R \parallel 0.5R} = \frac{2.5L}{R}$$

$$I_L(t) = \left[\frac{Is1}{2} - \frac{Is2}{2} \right] e^{-\frac{Rt}{2.5L}} + \frac{Is2}{2} [A]$$

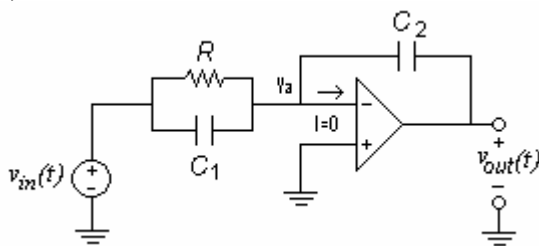
b)



c) Estado- cero=natural = $I_L(t) = \left[\frac{Is1}{2} - \frac{Is2}{2} \right] e^{-\frac{Rt}{2.5L}} [A]$

Estado-cero=Forzada = $\frac{Is2}{2} [A]$

6)



a) $V_a = 0$ (tierra virtual)

Nodo V_a

$$\frac{V_{in}}{R} + C1 \frac{dV_{in}}{dt} = -C2 \frac{dV_{out}}{dt}$$

integrando :

$$V_{out} = -\int \frac{V_{in}}{RC2} dt - \frac{C1}{C2} V_{in}$$

b) Si $V_{in}(t) = e^{-0.25t} u(t) \Rightarrow V_{out}(t) = \left[\frac{4}{Rc2} e^{-0.25t} - \frac{C1}{C2} e^{-0.25t} \right] u(t)$

c) Si $V_{in}(t) = \cos(\omega t) u(t) \Rightarrow V_{out}(t) = \left[-\frac{1}{Rc2\omega} \text{sen}(\omega t) - \frac{C1}{C2} \cos(\omega t) \right] u(t)$