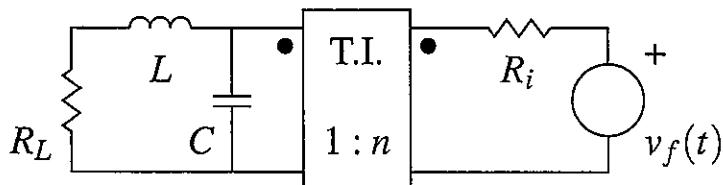


Certamen #2 – ELO102 – S1 2016

Soluciones

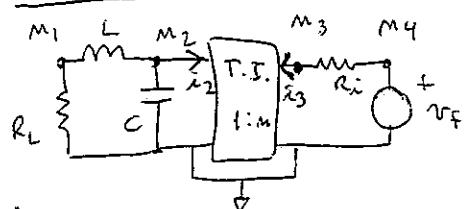
Problema 2.1 (10 puntos) En la red de la figura, determine un sistema de ecuaciones consistente que permita analizar la red. (T.I. es un transformador ideal.)



Solución

Puede aplicarse voltajes de nodos o corrientes de malla

V. de nodos:



i.m. en cada malla:

$$M_1: \frac{v_{m_1}}{R_L} + \frac{1}{L} \frac{di_2}{dt} (v_{m_1} - v_{m_2}) = 0$$

$$M_2: \frac{1}{L} \frac{di_2}{dt} (v_{m_2} - v_{m_1}) + C \frac{dv_{m_2}}{dt} + i_2 = 0$$

$$M_3: i_3 + \frac{(v_{m_3} - v_{m_4})}{R_i} = 0$$

$$M_4: v_{m_4} = v_f$$

Además el transformador ideal establece

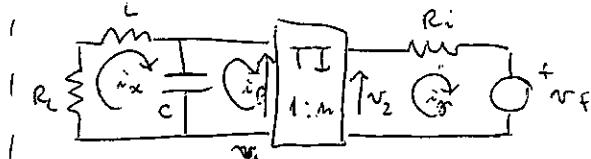
$$\frac{v_{m_2}}{v_{m_3}} = \frac{1}{m}$$

$$\frac{i_2}{i_3} = -m$$

6 ecuaciones

6 incógnitas: $\{v_{m_1}, \dots, v_{m_4}, i_2, i_3\}$

C. de mallas:



LVC en cada malla.

$$R_L i_\alpha + L \frac{di_\alpha}{dt} + \frac{1}{C} \frac{d(v_\alpha - v_\beta)}{dt} (i_\alpha - i_\beta) = 0$$

$$\frac{1}{C} \frac{d(v_\beta - v_\alpha)}{dt} + v_1 = 0$$

$$-v_2 + R_i i_\gamma + v_f = 0$$

Además el transformador ideal establece

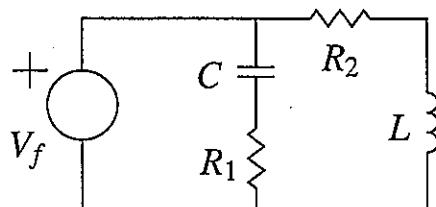
$$\frac{v_1}{v_2} = \frac{1}{m}$$

$$\frac{i_\beta}{i_\gamma} = m$$

5 ecuaciones

5 incógnitas: $\{i_\alpha, i_\beta, i_\gamma, v_1, v_2\}$

Problema 2.2 (10 puntos) En la red de la figura, la fuente de voltaje constante ha estado encendida por mucho tiempo y se apaga en $t = 0$. Determine la energía total disipada por la resistencia R_1 y la energía total disipada por la resistencia R_2 , ambas en el intervalo $[0, \infty)$.



Solución

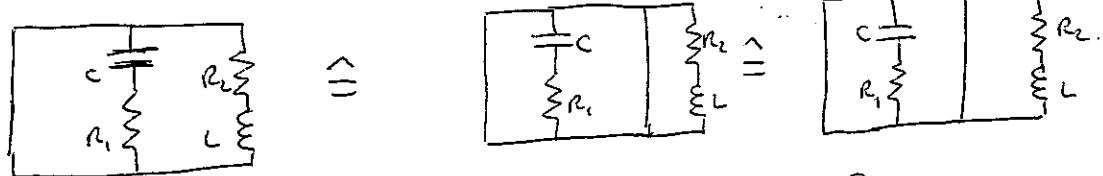
Si la fuente de voltaje ha estado encendida hace mucho tiempo, podemos afirmar que se ha alcanzado el estado estacionario:

- El condensador es un circuito abierto y
- El inductor es un corto circuito

Por tanto

$$\begin{array}{c} + \\ \text{C} \\ | \\ \text{R}_1 \\ | \\ \text{R}_2 \\ | \\ \text{L} \end{array} \quad \begin{aligned} v_{C,ee} &= V_f \\ i_{L,ee} &= \frac{V_f}{R_2} \end{aligned}$$

Al apagar la fuente:



Es decir, el condensador se descarga solo a través de R_1 y el inductor se descarga solo a través de R_2 (o "desfuga")

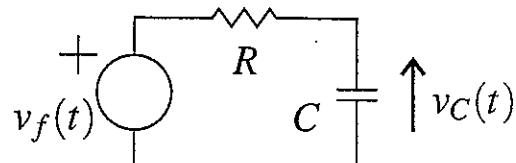
Por tanto, la energía total disipada por R_1 en $[0, \infty)$ es la energía inicial almacenada en C : $E_1 = \frac{1}{2} C(v_{C,ee})^2 = \frac{1}{2} C V_f^2$

y la energía total disipada por R_2 en $[0, \infty)$ es la energía inicial almacenada en L : $E_2 = \frac{1}{2} L(i_{L,ee})^2 = \frac{1}{2} L \left(\frac{V_f}{R_2}\right)^2$

Problema 2.3 (10 puntos) En la red de la figura,

$$R = 1 \Omega \quad C = 0,25 \text{ F} \quad v_f(t) = \cos(4t)\mu(t) \text{ V} \quad v_C(0) = 0 \text{ V}$$

Haga un gráfico de $v_C(t)$ para $t \geq 0$, justificando claramente su respuesta.



Solución

En la respuesta del sistema debe aparecer el transiente y el estado estacionario:

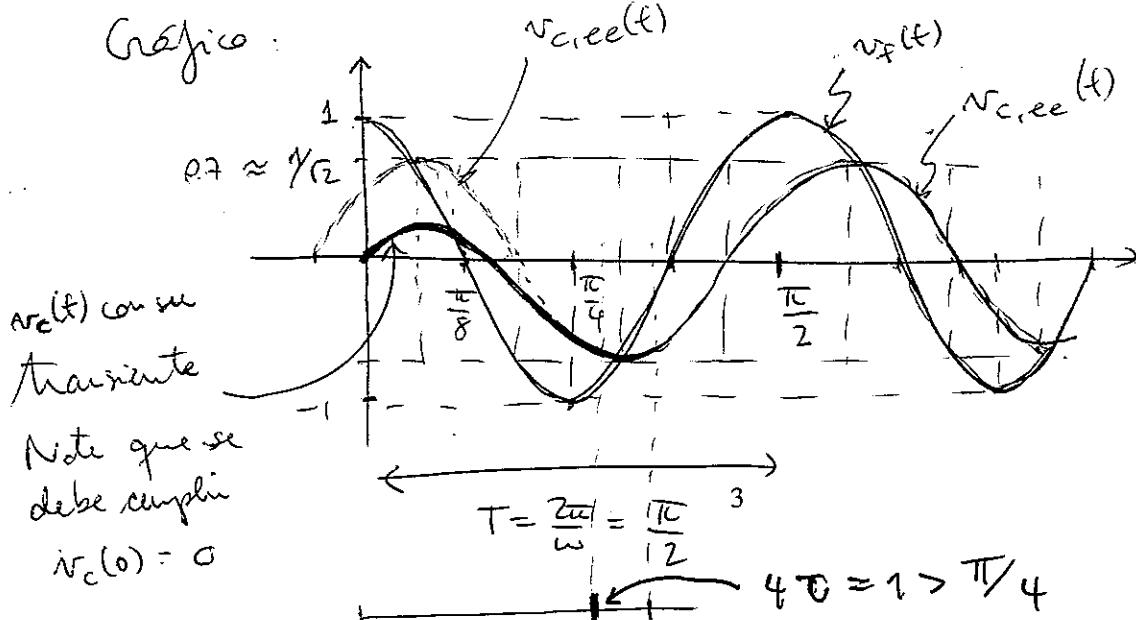
- El transiente en un circuito RC es de la forma $e^{-t/\tau_{RC}}$
- Note que $\tau = RC = 0,25 \text{ s}$ por tanto el transiente "desaparece" aproximadamente luego de $4\tau = 1 \text{ s}$

- El estado estacionario puede obtenerse usando la transformada

Jesús:

$$\begin{aligned} \text{Diagrama: } & \frac{1}{j\omega C} \uparrow v_C = \frac{\frac{1}{j\omega C}}{R + \frac{1}{j\omega C}} v_f = \frac{1}{1 + j\omega RC} v_f \\ & \text{reciprocamente } v_C = \frac{1}{1 + j \cdot 4 \cdot 0.25} \frac{1}{\sqrt{2}} e^{j\omega t} \\ & \Rightarrow v_{C,ee}(t) = \frac{1}{\sqrt{2}} \cos(4t - \frac{\pi}{4}) \end{aligned}$$

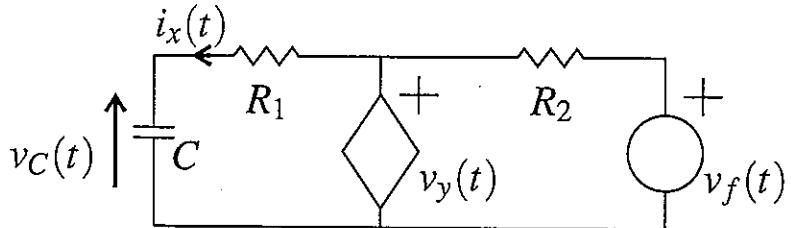
Gráfico:



Problema 2.4 (10 puntos) En la red de la figura,

$$v_C(t) = k i_x(t) \quad v_f(t) = A \sin(\omega t) \quad v_C(0) = V_0$$

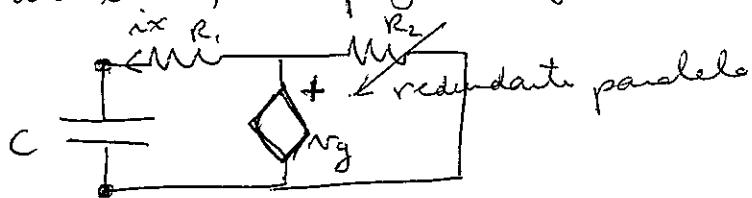
Determine bajo qué condiciones la red alcanza el estado estacionario.



Solución

Para que exista el estado estacionario, el sistema debe ser "estable", es decir, la respuesta a c. i. debe contener sólo componentes que decaden a cero cuando $t \rightarrow \infty$.

Para ello, se apaga la fuente y se ve la respuesta a c. i.



$$\hat{v}_C \approx C \frac{d}{dt} v_C + \frac{1}{R_1} v_C \stackrel{i_x}{\leftarrow} \hat{v}_y = k i_x \stackrel{\hat{v}_C \approx C \frac{1}{R_1} v_C}{\Rightarrow} R_1 - k$$

donde se supone que la respuesta a condición inicial es $\frac{t}{(R_1-k)C}$

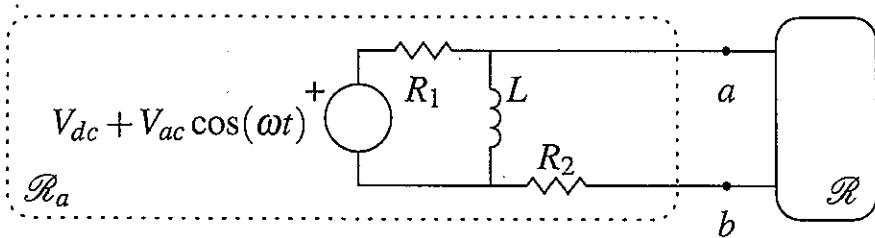
$$v_C(t) = V_0 e^{-\frac{t}{(R_1-k)C}}$$

Para que decadaiga a cero (exponencial decreciente)

$$R_1 - k > 0 \Leftrightarrow \boxed{k < R_1}$$

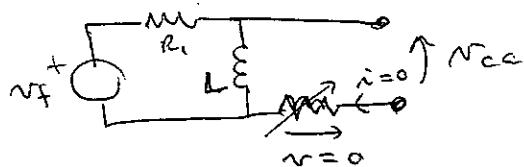
es la condición pedida..

Problema 2.5 (10 puntos) En la red de la figura, determine el equivalente Thévenin en estado estacionario de la red \mathcal{R}_a desde los terminales $a - b$.

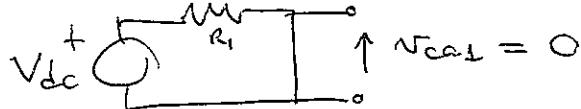


Solución

→ La fuente Thévenin se obtiene calculando el voltaje de circuito abierto de \mathcal{R}_a :



$v_f(t)$ tiene dos frecuencias \Rightarrow Aplicar superposición
 $w=0:$ El inductor se comporta como cortocircuito, por tanto



Para una frecuencia $w:$ Aplicar T. Faraday:

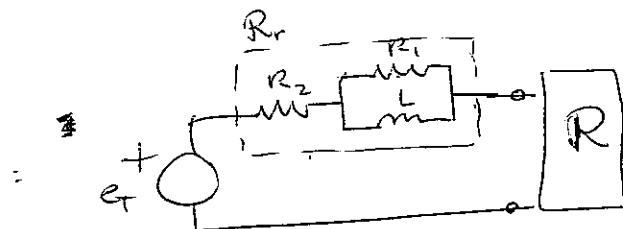
$$\begin{aligned} \frac{V_{ac}}{\sqrt{2}} + j\omega L \uparrow V_{car} &= \frac{j\omega L}{R_1 + j\omega L} \cdot \frac{V_{ac}}{\sqrt{2}} \text{ [O]} \\ &= \frac{(\omega L)^2 - j\omega L R_1}{R_1^2 + (\omega L)^2} \cdot \frac{V_{ac}}{\sqrt{2}} \text{ [O]} \end{aligned}$$

$$\Rightarrow V_{car}(t) = \frac{V_{ac} \omega L}{\sqrt{R_1^2 + (\omega L)^2}} \cos\left(\omega t - \operatorname{Arctg}\left(\frac{R_1}{\omega L}\right)\right)$$

→ La red Thévenin se obtiene apagando la fuente de voltaje:
 La red R_r no puede simplificarse más

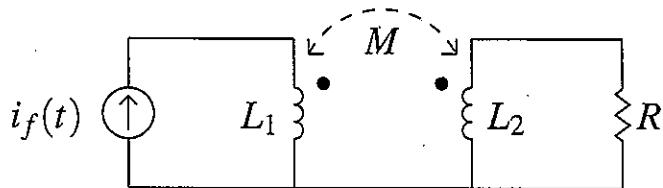


→ Partiendo el equivalente Thévenin es de la forma:



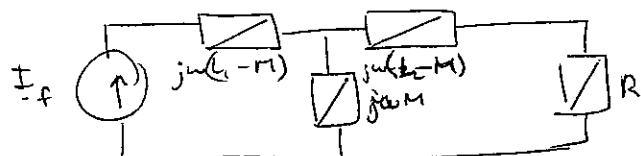
$$\text{en que } v_f(t) = V_{car} + V_{car} = \frac{V_{ac} \omega L}{\sqrt{R_1^2 + (\omega L)^2}} \cos\left(\omega t - \operatorname{Arctg}\left(\frac{R_1}{\omega L}\right)\right)$$

Problema 2.6 (10 puntos) La red de la figura se encuentra en estado estacionario y la fuente de corriente es $i_f(t) = A \cos(\omega t)$. Determine la potencia activa entregada por la fuente de corriente.



Solución

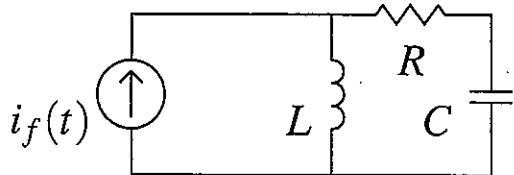
Para determinar la potencia activa, trabajamos en el dominio de la transformada porencial para obtener la impedancia equivalente:



$$\begin{aligned}
 \hat{I}_f &= \frac{V}{Z_{eq}} \\
 Z_{eq} &= jw(L_1 - M) + \left(\frac{1}{jwM} + \frac{1}{jw(L_2 + M) + R} \right)^{-1} \\
 &= jw(L_1 - M) + \frac{jwM[jw(L_2 + M) + R]}{jwL_2 + R} \\
 &= jw(L_1 - M) + \frac{(-\omega^2 M(L_1 + M) + jwMR)(R - jwL_2)}{(\omega L_2)^2 + R^2} \\
 &= \frac{-\omega^2 MR(L_2 - M) + \omega^2 MRL_2}{(\omega L_2)^2 + R^2} + j[\text{algo}] \\
 &= \frac{\omega^2 M^2 R}{(\omega L_2)^2 + R^2} + j[\text{algo}]
 \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
 \text{Nota que } P_{ap} &= V \hat{I}_f^* = Z_{eq} |I_f|^2 \\
 &= \underbrace{\frac{\omega^2 M^2 R}{(\omega L_2)^2 + R^2} \cdot \frac{A}{2}}_{P_{ac}} + j[\text{algo}] \frac{A}{2}
 \end{aligned}$$

Problema 2.7 (10 puntos) La red de la figura se encuentra en estado estacionario y la fuente de corriente es $i_f(t) = A \cos(\omega t + \theta)$. Determine para qué rango de frecuencias de la fuente el factor de potencia (F.P.) desde los terminales de la fuente es inductivo y para qué rango de frecuencias es capacitivo.



Solución

Para determinar si el factor de potencia es inductivo o capacitivo basta obtener el $\frac{1}{Z_{eq}}$ o la parte imaginaria de la impedancia equivalente.
(Nota que $\frac{1}{Z_{eq}}$ no depende de la fuente de corriente)

$$\begin{array}{c}
 \text{Circuit diagram: } \boxed{R} \parallel \boxed{L} \parallel \boxed{\frac{1}{C}} \\
 \xrightarrow{\text{Pf.}} \text{Equivalent circuit: } \boxed{R} \parallel \left(j\omega L \parallel \left(R + \frac{1}{j\omega C} \right) \right) \stackrel{!}{=} \boxed{R} \parallel \boxed{j\omega L} \parallel \boxed{\frac{1}{j\omega C}} = \boxed{Z_{eq}}
 \end{array}$$

$$\begin{aligned}
 Z_{eq} &= j\omega L \parallel \left(R + \frac{1}{j\omega C} \right) \\
 &= \frac{j\omega L \left(R + \frac{1}{j\omega C} \right)}{j\omega L + R + \frac{1}{j\omega C}} \\
 &= \frac{j\omega L \left(1 + j\omega RC \right)}{(1 - \omega^2 LC) + j\omega RC} \\
 &= \frac{(-\omega^2 L RC + j\omega L)(1 - \omega^2 LC)j\omega RC}{(1 - \omega^2 LC)^2 + (\omega RC)^2}
 \end{aligned}$$

La parte imaginaria de Z_{eq} es:

$$\operatorname{Im}\{Z_{eq}\} = \frac{\omega L(1 - \omega^2 LC) + \omega^3 L R^2 C}{(1 - \omega^2 LC)^2 + (\omega RC)^2} = \frac{\omega L[(1 - \omega^2 LC) + \omega^2 R^2 C^2]}{(1 - \omega^2 LC)^2 + (\omega RC)^2}$$

$$\text{Por tanto } \operatorname{Im}\{Z_{eq}\} > 0 \Leftrightarrow 1 - \omega^2(LC - R^2 C^2) > 0 \Leftrightarrow \omega < \frac{1}{RC\sqrt{\frac{L}{R^2 C} - 1}} \quad \text{F.P. IN}$$

$$\operatorname{Im}\{Z_{eq}\} < 0 \Leftrightarrow \dots \Leftrightarrow \omega > \frac{1}{RC\sqrt{\frac{L}{R^2 C} - 1}} \quad \text{F.P. CAP.}$$