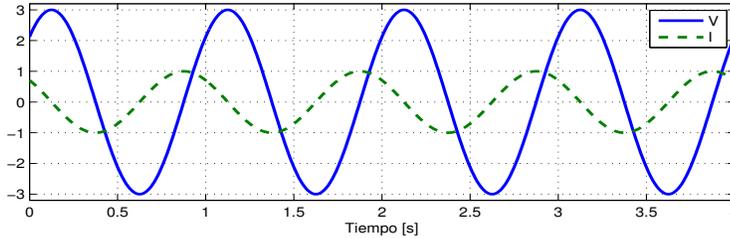
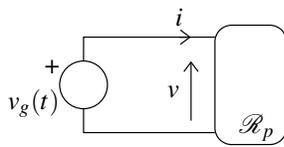


ELO102 – Teoría de Redes I – Semestre 2, 2008
Solución Tercer Certamen

Problema 3.1 (10 puntos) En la red de la figura se han efectuado las mediciones de voltaje [V] y corriente [A] que se muestran en el gráfico a la derecha. Determine (aproximadamente) la impedancia equivalente correspondiente a la red pasiva \mathcal{R}_p



Solución:

De la figura se aprecia que:

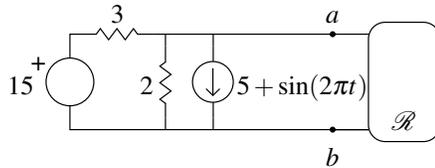
- (a) El período de las señales es $T = 1[s]$, por tanto la frecuencia es $f = 1[Hz]$, o bien, $\omega = 2\pi[rad/s]$
- (b) La amplitud del voltaje es $\hat{V} = 3$ y la de la corriente es $\hat{I} = 1$.
- (c) La señal de corriente *adelanta* a la de voltaje en aproximadamente $0,25[s]$, es decir, $1/4$ de período.

Por tanto

$$\begin{aligned} v(t) &= 3 \cos(2\pi t + \phi) & \Rightarrow \quad \underline{V} &= 3 \angle \phi \\ i(t) &= \cos(2\pi t + \phi + \pi/2) & \Rightarrow \quad \underline{I} &= 1 \angle (\phi + \pi/2) \end{aligned}$$

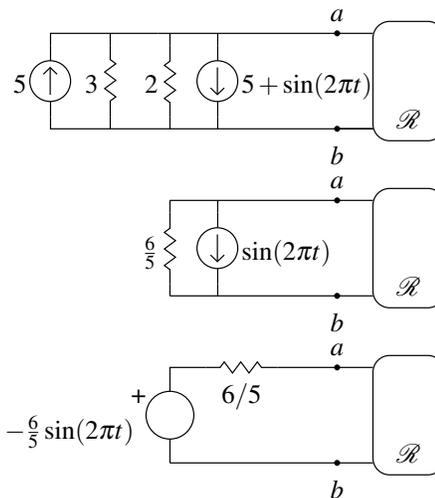
La impedancia es, entonces $Z = \underline{V}/\underline{I} = 3 \angle (-\pi/2) = -3j[\Omega]$

Problema 3.2 (10 puntos) En la red de la figura, determine el equivalente Thévenin desde los terminales $a - b$.

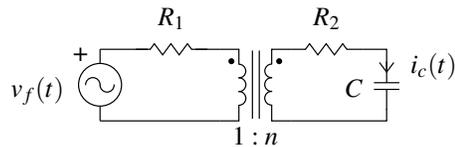


Solución:

La red Thévenin equivalente se puede obtener por transformaciones sucesivas de la red dada:

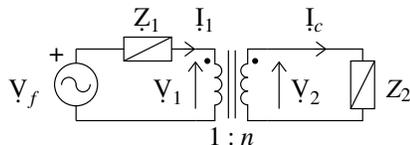


Problema 3.3 (10 puntos) En la red de la figura, $v_f(t) = 100 \sin(\omega t)$ [V], $R_1 = 30$ [Ω], $R_2 = 500$ [Ω], $1/\omega C = 600$ [Ω] y el transformador ideal tiene una relación de vueltas $n = 10$. Determine la corriente $i_c(t)$ en estado estacionario.



Solución:

El análisis de la red en estado estacionario puede hacerse usando transformadas fasoriales e impedancias:



$$\mathbf{V}_f = 100 \angle (-\frac{\pi}{2})$$

$$\mathbf{Z}_1 = R_1 = 30$$

$$\mathbf{Z}_2 = R_2 + \frac{1}{j\omega C} = 100(5 - 6j)$$

El transformador ideal establece que:

$$\mathbf{V}_2 = n\mathbf{V}_1$$

$$\mathbf{I}_c = \frac{1}{n}\mathbf{I}_1$$

Mientras que las impedancias establecen la relación entre voltajes y corrientes:

$$\mathbf{V}_f - \mathbf{V}_1 = \mathbf{Z}_1\mathbf{I}_1$$

$$\mathbf{V}_2 = \mathbf{Z}_2\mathbf{I}_c$$

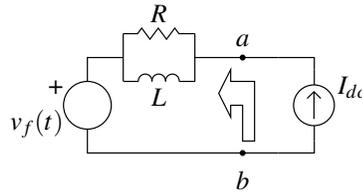
Resolviendo para \mathbf{I}_c se obtiene:

$$\mathbf{I}_c = \frac{\mathbf{V}_f}{\mathbf{Z}_2/n + \mathbf{Z}_1 n} = \frac{100 \angle (-\frac{\pi}{2})}{10(5 - 6j) + 300} = \frac{10 \angle (-\frac{\pi}{2})}{35 - 6j} = \frac{10}{\sqrt{35^2 + 6^2}} \angle (\phi - \frac{\pi}{2})$$

en que $\phi = \arctan(\frac{6}{35})$.

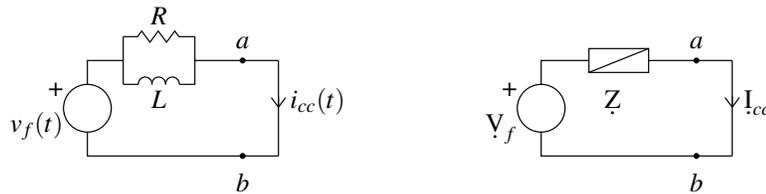
Por tanto, la corriente en estado estacionario es $i_c(t) = \frac{10}{\sqrt{35^2 + 6^2}} \cos(\omega t + \phi - \frac{\pi}{2})$

Problema 3.4 (10 puntos) En la red de la figura, $v_f(t) = 2 \cos(100t)$ [V], $R = 80$ [Ω], $L = 0,6$ [H] e $I_{dc} = 0,1$ [A]. Determine el equivalente Norton de la red a la izquierda de los terminales $a - b$, en estado estacionario.



Solución:

Para obtener el equivalente Norton, primero obtenemos la corriente de cortocircuito, mediante análisis estacionario.



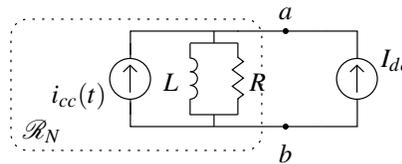
De la representación con transformadas fasoriales de la derecha tenemos que $I_{cc} = \frac{V_f}{Z}$, en que

$$\begin{aligned} V_f &= 2 \angle 0 \\ Z &= R \parallel j\omega L = \frac{j\omega LR}{j\omega L + R} \\ &= \frac{j \cdot 100 \cdot 0,6 \cdot 80}{j \cdot 100 \cdot 0,6 + 80} = 48 \angle \left(\frac{\pi}{2} - \arctan\left(\frac{3}{4}\right) \right) \end{aligned}$$

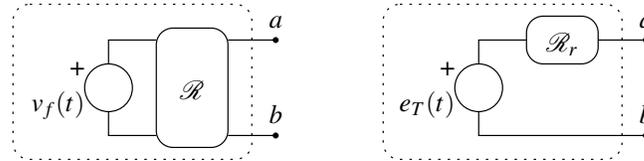
Por lo tanto,

$$I_{cc} = \frac{1}{24} \angle \left(\arctan\left(\frac{3}{4}\right) - \frac{\pi}{2} \right) \Rightarrow i_{cc}(t) = \frac{1}{24} \cos\left(100t + \arctan\left(\frac{3}{4}\right) - \frac{\pi}{2}\right)$$

La red relajada del equivalente Norton se obtiene apagando la fuente de voltaje en la red original y simplificando (si es posible) la red restante. De esta forma se obtiene que dicha red es la misma que aparece en la red dada, es decir, la resistencia R en paralelo a la inductancia L . El equivalente Norton entonces es:



Problema 3.5 (10 puntos) En la figura de la izquierda, la única excitación de la red eléctrica es $v_f(t) = \cos(\omega t)[V]$ y \mathcal{R} tiene condiciones iniciales iguales a cero. A la derecha se muestra su equivalente Thévenin en que \mathcal{R}_r es una red relajada y la fuente Thévenin es $e_T(t) = 3 \cos(\omega t - \frac{\pi}{4})[V]$. Se afirma que si $v_f(t) = \cos(2\omega t)[V]$, entonces el correspondiente equivalente Thévenin es la red de la derecha en que $e_T(t) = 3 \cos(2\omega t - \frac{\pi}{4})[V]$. Determine si la afirmación es correcta o incorrecta, fundamentando claramente su respuesta.



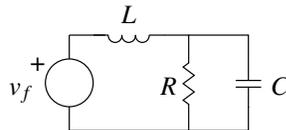
Solución:

Al cambiar la frecuencia angular de la fuente de voltaje $v_f(t)$, habrá un cambio en la fuente Thévenin $e_T(t)$ que resume el efecto de las excitaciones en la red dada.

Para obtener esta fuente es necesario obtener el voltaje de circuito abierto. Sin embargo, **NO** es posible obtener este voltaje de circuito abierto sin conocer la red \mathcal{R} . Por análisis estacionario, sabemos que este voltaje tendrá la misma frecuencia de la nueva excitación, es decir, 2ω . La magnitud y ángulo de desfase cuando $v_f(t) = \cos(2\omega t)$ serán, en general, diferentes que cuando la frecuencia angular es ω .

Por lo tanto, la afirmación **NO** es correcta porque no se puede obtener la fuente Thévenin.

Problema 3.6 (10 puntos) En la red de la figura, $v_f(t) = 12 \cos(2t)[V]$, $R = 1[\Omega]$, $L = 0,2[H]$ y $C = 0,5[F]$. Determine el factor de potencia (FP) desde el punto de vista de la fuente, indicando si es inductivo o capacitivo, y la potencia aparente que se entrega a la resistencia R .



Solución:

El factor de potencia está determinado por el ángulo de la impedancia equivalente conectada a la fuente, es decir, $FP = \cos \varphi$.

La impedancia equivalente es

$$\begin{aligned} Z_{eq} &= j\omega L + R \parallel \frac{1}{j\omega C} = j \cdot 2 \cdot 0,2 + 1 \parallel \frac{1}{j \cdot 2 \cdot 0,5} \\ &= j0,4 + \frac{1}{1+j} = \frac{5-j}{10} \end{aligned}$$

De donde se obtiene $FP = \cos \varphi = \frac{5}{\sqrt{26}}$. El ángulo de la impedancia es negativo, por tanto el FP es capacitivo.

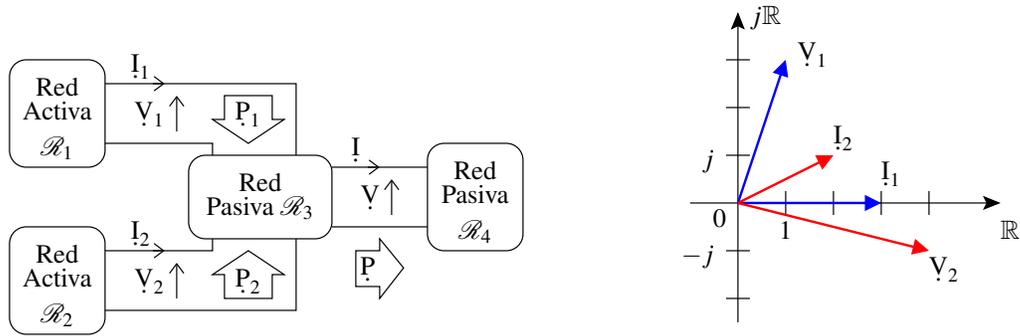
La potencia aparente que entra a la resistencia R es igual a la potencia activa que entrega la fuente. Para obtener la potencia activa basta calcular la magnitud de la corriente que sale de la fuente:

$$|I| = \frac{|V_f|}{|Z_{eq}|} = \frac{12}{\frac{1}{10}|5-j|} = \frac{120}{\sqrt{26}}$$

La potencia activa entregada por la fuente es entonces:

$$P_{ac} = \frac{1}{2} \hat{V} \hat{I} \cos \varphi = \frac{1}{2} \cdot 12 \cdot \frac{120}{\sqrt{26}} \cdot \frac{5}{\sqrt{26}} = \frac{1800}{13} [\text{W}]$$

Problema 3.7 (10 puntos) En la super-red de la figura izquierda las subredes \mathcal{R}_1 y \mathcal{R}_2 son activas (contienen fuentes), mientras que \mathcal{R}_3 y \mathcal{R}_4 son pasivas (es decir, no contienen fuentes). Si las transformadas fasoriales de las corrientes y voltajes son como en la figura derecha, determine la máxima potencia activa que puede entregarse a \mathcal{R}_4 .



Solución:

Dado que la red \mathcal{R}_3 es pasiva, sus componentes almacenan o disipan energía. Por lo tanto, la máxima potencia activa que se puede estar entregando a la red \mathcal{R}_4 será la suma de potencias activas entregadas por las redes activas \mathcal{R}_1 y \mathcal{R}_2 .

Del gráfico de la derecha se obtiene:

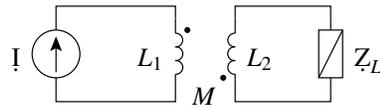
$$\left. \begin{array}{l} V_1 = 1 + j3 \\ I_1 = 3 \end{array} \right\} P_1 = \frac{1}{2} V_1 I_1^* = \frac{(1 + j3)3}{2} = \frac{3}{2} + j\frac{9}{2} [\text{VA}]$$

$$\left. \begin{array}{l} V_2 = 4 - j \\ I_2 = 2 + j \end{array} \right\} P_2 = \frac{1}{2} V_2 I_2^* = \frac{(4 - j)(2 - j)}{2} = \frac{7}{2} - j3 [\text{VA}]$$

Por tanto, la máxima potencia activa entregada a \mathcal{R}_4 es:

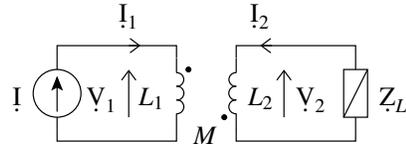
$$\text{máx } P_{ac} = \Re\{P_1\} + \Re\{P_2\} = \frac{3}{2} + \frac{7}{2} = 5 [\text{W}]$$

Problema 3.8 (10 puntos) En la red de la figura, determine la potencia aparente que entra a la carga Z_L . Datos: $I = 5\angle\frac{\pi}{4}$ [A], $\omega L_1 = 1$ [Ω], $\omega L_2 = 100$ [Ω], $\omega M = 9$ [Ω], $Z_L = 90 - j10$ [Ω].



Solución:

Para determinar la potencia aparente que entra a Z_L se requiere obtener ya sea la transformada fasorial de la corriente o del voltaje en ella. Si consideramos las variables como en la figura, se plantean las siguientes ecuaciones:



$$\begin{aligned} I &= I_1 \\ V_1 &= j\omega L_1 I_1 - j\omega M I_2 \\ V_2 &= -j\omega M I_1 + j\omega L_2 I_2 \\ V_2 &= Z_L (-I_2) \end{aligned}$$

Resolviendo para I_2 y reemplazando los valores, se obtiene:

$$I_2 = \frac{j\omega M I}{Z_L + j\omega L_2} = \frac{j9 \cdot 5\angle\frac{\pi}{4}}{90 - j10 + j100} = \frac{45\angle\frac{3\pi}{4}}{90(1+j)} = \frac{\sqrt{2}}{4} \angle\frac{\pi}{2} = j\frac{\sqrt{2}}{4} \text{ [A]}$$

El voltaje es entonces

$$V_2 = Z_L (-I_2) = (90 - j10) \left(-j\frac{\sqrt{2}}{4}\right) = \frac{-5(1+j9)}{\sqrt{2}}$$

La potencia aparente que entra a Z_L es entonces

$$P = \frac{1}{2} V_2 (-I_2)^* = \frac{1}{2} \cdot \frac{-5(1+j9)}{\sqrt{2}} \cdot \left(-j\frac{\sqrt{2}}{4}\right)^* = \frac{5(9-j)}{8} = \frac{45}{8} - j\frac{5}{8} \text{ [VA]}$$