

Circuitos y Sistemas Lineales - Curso 2023

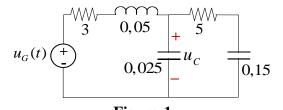
TP Nº 0. Análisis de Circuitos en Régimen Permanente



<u>Sugerencia:</u> Dado que el objetivo de los Trabajos Prácticos es utilizar los conceptos teóricos vistos para resolver problemas, se sugiere leer con detenimiento cada propuesta y contestar cada punto sin presuponer temas o asuntos conocidos, de forma que toda afirmación o decisión de opciones sea justificada. Esta sugerencia pretende ayudar a reafirmar conocimientos y a organizar la resolución de los ejercicios.

Ejercicio 1a)

Encontrar la tensión u_C indicada en la figura, aplicando tanto el método de *corrientes de malla* como el método de *tensiones de nodos*. La tensión del generador es $u_G(t)$ =12 sen(20t).



Resolución

Aplicando la transformación fasorial e^{j20t} , puede hacerse:

$$\mathbf{U}_G = 12e^{j20t} = 12 \cdot \left[\cos(20t) + j \cdot \sin(20t)\right]$$

Entonces

$$u_G(t) = \operatorname{Im}\left\{12 \cdot e^{j20t}\right\} = \operatorname{Im}\left\{12 \cdot \left[\cos\left(20t\right) + j \cdot \sin\left(20t\right)\right]\right\} = 12 \cdot \sin\left(20t\right)$$

Con lo cual la solución puede obtenerse operando con el fasor $12 e^{j20t}$ y obtener al final la parte imaginaria del fasor \mathbf{U}_C obtenida.

Para el generador considerado, las impedancias del circuito son las indicadas en la Figura 2.

Método de las corrientes de malla.

Con la elección de las mallas del circuito indicada en la Figura 3, la tensión en el capacitor requerida es:

$$\mathbf{U}_C = (\mathbf{I}_1 - \mathbf{I}_2)(-j2)$$

El sistema de ecuaciones de malla resulta:

$$\begin{cases} 12e^{j20t} = (3-j1)\,\mathbf{I}_1 + j2\,\mathbf{I}_2 \\ 0 = +j2\,\mathbf{I}_1 + \left(5-j\frac{7}{3}\right)\mathbf{I}_2 \end{cases}$$

Y la tensión en el capacitor $U_{\mathcal{C}}$ deseado resulta:

$$\mathbf{U}_C = (\mathbf{I}_1 - \mathbf{I}_2)(-j2)$$

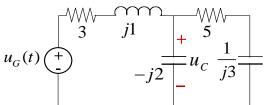


Figura 2

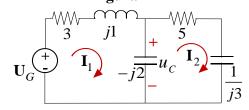


Figura 3

Se resolverá el sistema de ecuaciones de malla por la Regla de Cramer o método de los determinantes.

$$\Delta = (3 - j1) \left(5 - j\frac{7}{3} \right) - (j2)(j2) = \frac{50}{3} - j12$$

$$\Delta_1 = 12e^{j20t} \left(5 - j\frac{7}{3} \right) + 0 = (60 - j28)e^{j20t}$$

$$\Delta_2 = 0 - j24e^{j20t}$$

$$\mathbf{I}_{1} = \frac{\Delta_{1}}{\Delta} = \frac{60 - j28}{\frac{50}{3} - j12} e^{j20t} = \frac{\left(60 - j28\right)\left(\frac{50}{3} + j12\right)}{\left(\frac{50}{3}\right)^{2} + 12^{2}} e^{j20t} = \frac{12024 + j2280}{3796} e^{j20t}$$

$$\mathbf{I}_{2} = \frac{\Delta_{2}}{\Delta} = \frac{\left(-j24e^{j20t}\right)\left(\frac{50}{3} + j12\right)}{\left(\frac{50}{3}\right)^{2} + 12^{2}} = \frac{2592 - j3600}{3796}e^{j20t}$$

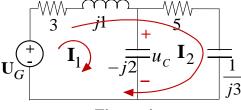
$$\mathbf{U}_{C} = \left(\mathbf{I}_{1} - \mathbf{I}_{1}\right)\left(-j2\right) = \frac{12024 + j2280 - 2592 + j3600}{3796}e^{j20t}\left(-j2\right) = \left(3,1 - j4,97\right)e^{j20t}$$

$$\mathbf{U}_C = 5,85e^{-j58^{\circ}}e^{j20t} = 5,85e^{j(20t-58^{\circ})}$$

$$u_C(t) = 5.85 \cdot \text{sen}(20t - 58^\circ)$$

Método de las corrientes de malla (otra forma).

Una elección más inteligente de las mallas del circuito es indicada en la Figura 4, dado que en este caso, la tensión en el capacitor requerida es:



$$\mathbf{U}_C = \mathbf{I}_1(-j2)$$

Con lo cual sólo se requiere determinar la corriente de la malla 1. El sistema de ecuaciones de malla resulta:

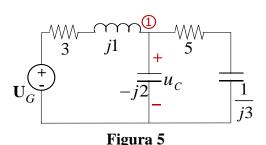
$$\begin{cases} 12e^{j20t} = (3-j1)\mathbf{I}_1 + (3+j1)\mathbf{I}_2 \\ 12e^{j20t} = (3+j1)\mathbf{I}_1 + \left(8+j\frac{2}{3}\right)\mathbf{I}_2 \\ \Delta = (3-j1)\left(8+j\frac{2}{3}\right) - (3+j1)(3+j1) = 24+j2-j8+\frac{2}{3} - (9-1+j3+j3) = \frac{50}{3} - j12 \\ \Delta_1 = 12e^{j20t}\left(8+j\frac{2}{3}\right) - 12e^{j20t}\left(3+j1\right) = (60-j4)e^{j20t} \\ \mathbf{I}_1 = \frac{\Delta_1}{\Delta} = \frac{60-j4}{\frac{50}{3}}e^{j20t} = \frac{(180-j12)}{50-j36}e^{j20t} \\ \mathbf{U}_C = \mathbf{I}_1(-j2) = \frac{(180-j12)}{50-j36}e^{j20t}\left(-j2\right) = \frac{-24-j360}{50-j36}e^{j20t} = \frac{(-24-j360)(50+j36)}{50^2+36^2}e^{j20t} \\ \mathbf{U}_C = \frac{-1200-j864-j18000+12960}{3796}e^{j20t} = (3,1-j4,97)e^{j20t} = 5,85e^{-j58°}e^{j20t} = 5,85e^{-j68°}e^{j20t} = 5,85e^{-j68°}e^{j20t}e^{j20t} = 5,85e^{-j68°}e^{j20t}e^{j20t} = 5,85e^{-j68°}e^$$

Método de las tensiones de nodo.

 $u_C(t) = 5.85 \cdot \text{sen}(20t - 58^\circ)$

La única ecuación de tensiones de nodo del circuito, para la tensión del Nodo 1 de la Figura 5 resulta:

$$\frac{12e^{j20t}}{3+j1} = \mathbf{U}_C \left(\frac{1}{3+j1} + j\frac{1}{2} + \frac{1}{5-j\frac{1}{3}} \right)$$



$$\mathbf{U}_{C} = \left(\frac{1}{3+j1} + j\frac{1}{2} + \frac{1}{5-j\frac{1}{3}}\right) = \frac{12e^{j20t}}{\underbrace{\left(3+j1\right)} \frac{2\left(5-j\frac{1}{3}\right) + j\left(3+j1\right)\left(5-j\frac{1}{3}\right) + 2\cdot\left(3+j1\right)}}{\underbrace{\left(3+j1\right)\cdot2\cdot\left(5-j\frac{1}{3}\right)}}$$

$$\mathbf{U}_{C} = \frac{24 \cdot \left(5 - j\frac{1}{3}\right) \cdot e^{j20t}}{10 - j\frac{2}{3} - j\frac{46}{3} - 4 + 6 + j2} = \frac{\left(120 - j8\right) \cdot e^{j20t}}{12 + j\frac{50}{3}} = \frac{3 \cdot \left(120 - j8\right) \cdot \left(36 - j50\right) \cdot e^{j20t}}{36^{2} + 50^{2}}$$

$$\mathbf{U}_{C} = \frac{3 \cdot \left(4320 - j6000 - j288 - 400\right)}{3796} e^{j20t} = \left(3,1 - j4,97\right) e^{j20t} = 5,85 e^{-j58^{\circ}} e^{j20t} = 5,85 e^{j\left(20t - 58^{\circ}\right)}$$

$$u_{C}(t) = 5,85 \cdot \operatorname{sen}\left(20t - 58^{\circ}\right)$$

Conclusiones

Es evidente que cualquier camino, si se procede correctamente, conduce al resultado buscado. Sin embargo es importante desarrollar la habilidad de elegir el que ofrezca menos complicaciones.

A tal fin, debe hacerse un análisis preliminar muy simple que consiste en determinar el número de *nodos* y el número de *mallas* del circuito. En este análisis preliminar, entenderemos por *nodos* los puntos de concurrencia de 3 ó más elementos del circuito. A fin de obtener un sistema de ecuaciones con el menor número de ecuaciones, conviene tener en cuenta lo siguiente:

Si el número de nodos es el menor, conviene plantear las ecuaciones de tensiones de nodos.

Si el número de mallas es el menor, conviene plantear las ecuaciones de corrientes de mallas.

Si la cantidad de nodos coincide con la cantidad de mallas, proceder con cualquiera de los dos métodos.

Ejercicio 1c)

Encontrar la expresión de la variable indicada en cada caso, aplicando tanto el método de *corrientes de malla* como el método de *tensiones de nodos*.

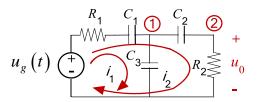


Figura 1

Resolución

Método de las corrientes de malla.

La elección más conveniente de las mallas del circuito es la indicada en la Figura 1, ya que para determinar la tensión $u_0(t)$ requerida, sólo sería necesario obtener la corriente de la malla 2, siendo:

$$u_0(t) = R_2 \cdot i_2(t)$$

La forma matricial de las ecuaciones de malla, para las mallas 1 y 2 consideradas resultan:

$$\begin{vmatrix} u_{g}(t) \\ u_{g}(t) \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}} + \frac{1}{j\omega C_{3}} & R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \\ R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}} & R_{1} + R_{2} + \frac{1}{j\omega C_{1}} + \frac{1}{j\omega C_{2}} \end{vmatrix} \begin{vmatrix} i_{1}(t) \\ i_{2}(t) \end{vmatrix}$$

La corriente de la malla 2 resulta:

$$i_{2}(t) = \frac{\left| R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \left(\frac{C_{1} + C_{3}}{C_{3}} \right) \right| u_{g}(t)}{\left| R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \left(\frac{C_{1} + C_{3}}{C_{3}} \right) \right| R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}}}$$

$$R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \left(\frac{C_{1} + C_{3}}{C_{3}} \right)$$

$$R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \left(\frac{C_{1} + C_{2}}{C_{2}} \right) \right]$$

$$i_{2}(t) = \frac{\frac{u_{g}(t)}{j\omega C_{1}} \left(\frac{C_{1} + C_{3}}{C_{3}} - 1 \right)}{\left[R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \left(\frac{C_{1} + C_{3}}{C_{3}} - 1 \right) \right] \left[R_{1} + R_{2} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \left(\frac{C_{1} + C_{2}}{C_{2}} \right) \right] - \left(R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \right)^{2}}$$

$$i_{2}(t) = \frac{\frac{u_{g}(t)}{j\omega C_{3}}}{\left[R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \left(\frac{C_{1}}{C_{3}} + 1 \right) \right] \left[R_{1} + R_{2} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \left(\frac{C_{1}}{C_{2}} + 1 \right) \right] - \left(R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \right)^{2}}$$

$$i_{2}(t) = \frac{u_{g}(t)}{\left[j\omega C_{3}R_{1} + \frac{C_{3}}{C_{1}} \left(\frac{C_{1}}{C_{3}} + 1 \right) \right] \left[R_{1} + R_{2} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \left(\frac{C_{1}}{C_{2}} + 1 \right) \right] - j\omega C_{3} \left(R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \right)^{2}}$$

$$i_{2}(t) = \frac{u_{g}(t)}{\left[1 + \frac{C_{3}}{C_{1}} + j\omega C_{3}R_{1} \right] \left[R_{1} + R_{2} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \left(\frac{C_{1}}{C_{2}} + 1 \right) \right] - j\omega C_{3} \left(R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \right)^{2}}$$

$$i_{2}(t) = \frac{u_{g}(t)}{\left[1 + \frac{C_{3}}{C_{1}} + j\omega C_{3}R_{1} \right] \left[R_{1} + R_{2} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \left(\frac{C_{1}}{C_{2}} + 1 \right) \right] - j\omega C_{3} \left(R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}} \right)^{2}}$$

$$i_{2}(t) = \frac{u_{g}(t)}{R_{1}\left(1 + \frac{C_{3}}{C_{2}} + 2\frac{C_{3}}{C_{1}}\right) + R_{2}\left(1 + \frac{C_{3}}{C_{1}}\right) + j\omega C_{3}R_{1}\left(2C_{1} + R_{2}\right) + \frac{1}{j\omega C_{1}}\left(1 + \frac{C_{1}}{C_{2}} + \frac{C_{3}}{C_{1}} + \frac{C_{3}}{C_{2}}\right) - j\omega C_{3}R_{1}^{2} - 2\frac{C_{3}R_{1}}{C_{1}} + j\frac{C_{3}}{\omega C_{1}^{2}}$$

$$i_{2}(t) = \frac{u_{g}(t)}{R_{1}\left(1 + \frac{C_{3}}{C_{2}}\right) + R_{2}\left(1 + \frac{C_{3}}{C_{1}}\right) + j\omega C_{3}R_{1}R_{2} + \frac{1}{j\omega C_{1}}\left(1 + \frac{C_{1}}{C_{2}} + \frac{C_{3}}{C_{2}}\right)}$$

Entonces:

$$u_{0}(t) = \frac{u_{g}(t)R_{2}}{R_{1}\left(1 + \frac{C_{3}}{C_{2}}\right) + R_{2}\left(1 + \frac{C_{3}}{C_{1}}\right) + j\omega C_{3}R_{1}R_{2} + \frac{1}{j\omega C_{1}}\left(1 + \frac{C_{1}}{C_{2}} + \frac{C_{3}}{C_{2}}\right)}$$

Método de las tensiones de nodo.

Las ecuaciones de nodos del circuito, planteadas en forma matricial, y teniendo presente el equivalente Norton del generador de tensión (Figura 2)⁽¹⁾ resultan:

Ahora se puede escribir directamente la expresión para el nodo (1):

$$\begin{vmatrix} u_g(t) \\ R_1 + \frac{1}{j\omega C_1} \\ 0 \end{vmatrix} = \begin{vmatrix} \frac{1}{R_1 + \frac{1}{j\omega C_1}} + j\omega C_3 + j\omega C_2 & -j\omega C_2 \\ R_1 + \frac{1}{j\omega C_1} & & \\ -j\omega C_2 & \frac{1}{R_2} + \frac{1}{j\omega C_2} \end{vmatrix} \begin{vmatrix} u_1(t) \\ u_2(t) \end{vmatrix}$$

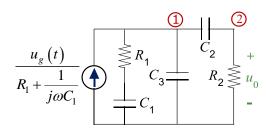


Figura 2

Y la tensión $u_0(t)$ requerida, que es igual a la tensión $u_2(t)$ del nodo 2 resulta:

$$\begin{split} u_{0}(t) &= \frac{j\omega C_{2}}{R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}}} u_{g}(t) \\ u_{0}(t) &= \frac{1}{\left(\frac{1}{R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}}} + j\omega C_{3} + j\omega C_{2}\right) \left(\frac{1}{R_{2}} + j\omega C_{2}\right) + \left(\omega C_{2}\right)^{2}} \\ u_{0}(t) &= \frac{u_{g}(t)R_{2}}{\left[\frac{1}{j\omega C_{2}} + \left(R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}}\right) \left(\frac{C_{3}}{C_{2}} + 1\right)\right] \left(1 + j\omega C_{2}R_{2}\right) - j\omega C_{2}R_{2}\left(R_{1} + \frac{1}{j\omega C_{1}}\right)} \\ u_{0}(t) &= \frac{u_{g}(t)R_{2}}{R_{1}\left(1 + \frac{C_{3}}{C_{2}}\right) + R_{2}\left(1 + \frac{C_{3}}{C_{1}}\right) + j\omega C_{3}R_{1}R_{2} + \frac{1}{j\omega C_{1}}\left(1 + \frac{C_{1}}{C_{2}} + \frac{C_{3}}{C_{2}}\right)} \end{split}$$

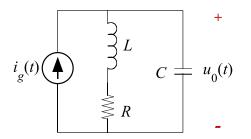
Que resulta idéntica a la obtenida por el método de las corrientes de malla.

⁽¹⁾ Un entrenamiento adecuado haría innecesario dibujar el nuevo circuito, al menos para los casos más sencillos como éste, pudiéndose tener en cuenta mentalmente la equivalencia

Ejercicio 3

En el circuito de la figura $R = 6 \Omega$; L = 1 H; C = 0,1 F.

- a) Obtener la expresión analítica de la función de transferencia definida como $T(s)=U_0(s)/I_g(s)$.
- b) Calcular los valores de cada polo y cada cero de la función de transferencia.
- c) Graficar los polos y ceros en un diagrama cero-polar.
- d) Sea la fuente de corriente de valor $i_g(t)=3\cos 2t$. Obtener la expresión de $u_0(t)$ en **estado permanente**, *empleando los diagramas de Bode*.



Resolución

(a) Expresión analítica de la función de transferencia $T(s)=U_0(s)/I_g(s)$

$$U_0(s) = I_g(s) \frac{1}{\frac{1}{R+sL} + sC} = I_g(s) \frac{\frac{1}{C}\left(s + \frac{R}{L}\right)}{s^2 + \frac{R}{L}s + \frac{1}{LC}}$$

$$T(s) = \frac{U_0(s)}{I_g(s)} = \frac{\frac{1}{C}\left(s + \frac{R}{L}\right)}{s^2 + \frac{R}{L}s + \frac{1}{LC}} = \frac{10(s+6)}{s^2 + 6s + 10}$$

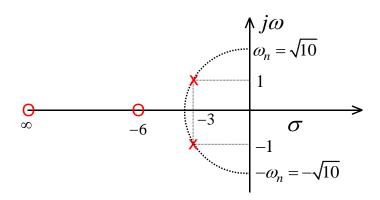
(b) Los ceros de la función de transferencia T(s) son:

1 cero simple real en s = -6 y un cero en $s = \infty$

Los polos de la función de transferencia T(s) son:

$$s_{1,2} = \frac{-6 \pm \sqrt{36 - 40}}{2} = -3 \pm j1$$

(c) Diagrama cero-polar:



(d) Empleo de Diagramas de Bode:

$$T(s) = \frac{6\left(\frac{s}{6} + 1\right)}{\left(\frac{s}{\sqrt{10}}\right)^2 + 0,6s + 1}$$

$$T(j\omega) = \frac{6\left(1 + j\frac{\omega}{6}\right)}{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2 + j2\xi\frac{\omega}{\omega_n}}$$

$$\omega_n = \sqrt{10} = 3,16$$

$$\frac{2\xi}{\omega_n} = 0,6$$

$$\Rightarrow \xi = \frac{1}{2}\omega_n = \frac{1}{2}0,6 \cdot 3,16 = 0,95$$

Diagrama de Módulo

$$|T(j\omega)|_{dB} = 20\log 6 + 20\log \left|1 + j\frac{\omega}{6}\right| - 20\log \left|1 - \left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2 + j2\xi\frac{\omega}{\omega_n}\right|$$

$$|T(j\omega)| \wedge [dB]$$

$$20\log \left|1 + j\frac{\omega}{6}\right|$$

$$20\log 6$$

$$20\log 6$$

$$31.6$$

$$0$$

$$1$$

$$10$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

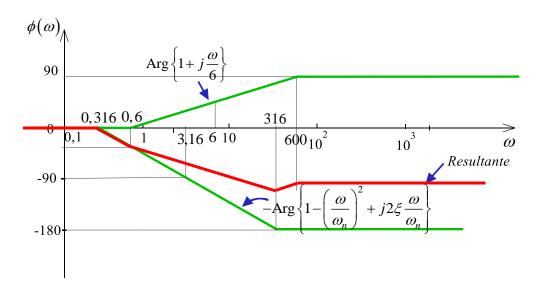
$$-20$$

$$-20$$

$$-20$$

Diagrama de Fase

$$\operatorname{Arg}\left\{T\left(j\omega\right)\right\} = \operatorname{Arg}\left\{6\right\} + \operatorname{Arg}\left\{1 + j\frac{\omega}{6}\right\} - \operatorname{Arg}\left\{1 - \left(\frac{\omega}{\omega_n}\right)^2 + j2\xi\frac{\omega}{\omega_n}\right\}$$



Si la señal de entrada a la función de transferencia es:

$$i_g(t) = 3 \cdot \cos 2t$$

La respuesta o señal de salida será:

$$r(t) = 3 \cdot M \cos(2t + \theta)$$

Donde M se obtiene del diagrama de Bode de módulo, para $\omega = 2$ (se debe expresar en veces) y θ se obtiene del diagrama de Bode de fase, para $\omega = 2$ (se debe expresar en radianes). De este modo, resulta:

$$r(t) = 3 \cdot 6\cos\left(2t + \frac{\pi}{3}\right) = 18\cos\left(2t + \frac{\pi}{3}\right)$$