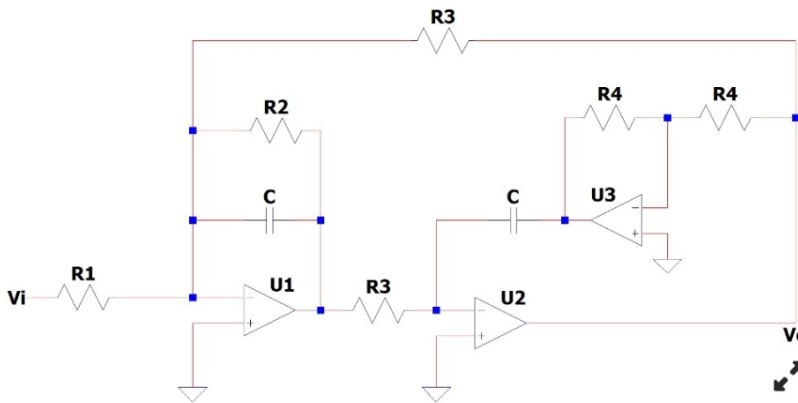


Para la siguiente red se pide:



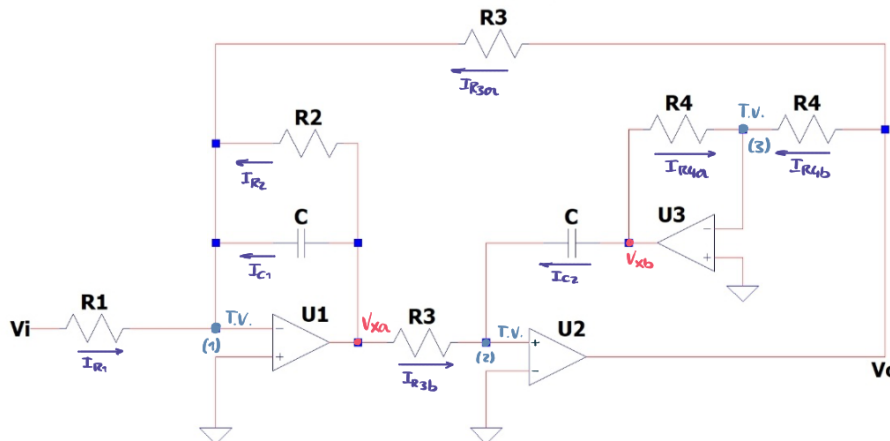
Consignas de la actividad:

- 👉 Hallar la transferencia $T = \frac{V_o}{V_i}$ en función de ω_o y Q .
- 👉 Hallar los parámetros ω_o y Q y k .
- 👉 Obtener el valor de los componentes para que el circuito se comporte como un Butterworth de 2do orden.
- 👉 Cómo podría obtener un filtro pasabajo Butterworth de 4to orden, a partir de un prototipo basado en este circuito, y que cumpla con $|T(0)| = 20 \text{ dB}$.

Bonus:

- +10 💡 Obtener los valores de la red normalizados en frecuencia e impedancia.
- +10 🎮 Simulación circuital de todos los experimentos.
- +10 🛠️ Cómo podría obtener un circuito pasabanda con los mismos componentes originales y con qué parámetros quedaría diseñado (Ver ejemplo 4.6 en Schaumann).

#1/ #2



$$\begin{aligned}
 (1) \quad & G_1 V_i + G_{3a} V_o + G_2 V_{xa} + SC_1 V_{xa} = 0 \\
 (2) \quad & G_{3b} V_{xa} + SC_2 V_{xb} = 0 \\
 (3) \quad & G_{4a} V_{xb} + G_{4b} V_o = 0
 \end{aligned}
 \left\{
 \begin{aligned}
 G_3 &= G_{3a} = G_{3b} \\
 G_4 &= G_{4a} = G_{4b} \\
 C &= C_1 = C_2
 \end{aligned}
 \right.
 \left\{
 \begin{aligned}
 G_1 V_i + G_3 V_o + \frac{SG_2C}{G_3} V_o + \frac{S^2C^2}{G_3} V_o &= 0 \\
 V_{xa} &= \frac{SC}{G_3} V_o \\
 V_{xb} &= -V_o
 \end{aligned}
 \right.$$

$$G_1 V_i + G_3 V_o + \frac{SG_2C}{G_3} V_o + \frac{S^2C^2}{G_3} V_o = 0$$

$$T = \frac{V_o}{V_i} = - \frac{R_1}{S^2 R_3 C^2 + S \frac{R_2}{R_3} C + \frac{1}{R_3}} = - \frac{1}{R_1 R_3 C^2} \cdot \frac{1}{S^2 + S \frac{1}{R_2 C} + \frac{1}{R_3^2 C^2}}$$

Chequeo de unidades:

$$T = -\frac{1}{R_1 R_3 C^2} \cdot \frac{1}{s^2 + s \frac{1}{R_2 C} + \frac{1}{R_3^2 C^2}} \rightarrow \frac{1}{\left[\frac{R_1 R_3^2}{s^2} \right] \left[\frac{1}{s^2} + \frac{1}{s} \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3^2} \right]} \quad \checkmark$$

Transferencia general de un LP:

$$T_{LP} = K \frac{\omega_0^2}{s^2 + s \frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2}$$

Trabajo sobre la transferencia obtenida para llegar a una expresión similar:

$$T = -\frac{1}{R_1 R_3 C^2} \cdot \frac{1}{s^2 + s \frac{1}{R_2 C} + \frac{1}{R_3^2 C^2}}$$

$$\omega_0^2 = \frac{1}{R_3^2 C^2} \rightarrow \omega_0 = \frac{1}{R_3 C}$$

$$\frac{\omega_0}{Q} = \frac{1}{R_2 C} \rightarrow Q = \frac{R_2}{R_3}$$

$$\left. \begin{array}{l} \omega_0^2 = \frac{1}{R_3^2 C^2} \rightarrow \omega_0 = \frac{1}{R_3 C} \\ \frac{\omega_0}{Q} = \frac{1}{R_2 C} \rightarrow Q = \frac{R_2}{R_3} \end{array} \right\} K \omega_0^2 = -\frac{1}{R_1 R_3 C^2} \rightarrow K = -\frac{R_3}{R_1}$$

$$\therefore T = -\frac{R_3}{R_1} \frac{\frac{1}{R_3^2 C^2}}{s^2 + s \frac{1}{R_2 C} + \frac{1}{R_3^2 C^2}} = K \frac{\omega_0^2}{s^2 + s \frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2} ; \text{Siendo } \left\{ \begin{array}{l} \omega_0 = \frac{1}{R_3 C} \\ Q = \frac{R_2}{R_3} \\ K = -\frac{R_3}{R_1} \end{array} \right.$$

#3

Función transferencial para un Butterworth de orden 2:

$$T(s) = K \frac{1}{s^2 + s\sqrt{2} + 1}$$

se procede a llevar la transferencia de nuestro filtro a una de Butterworth:

$$\left\{ \begin{array}{l} \omega_0^2 = \frac{1}{R_3^2 C^2} = 1 \\ \frac{\omega_0}{Q} = \frac{1}{R_2 C} = \sqrt{2} \rightarrow Q = \frac{\sqrt{2}}{2} \end{array} \right.$$

Normalización en frecuencia: $\Omega \omega = \omega_0 = \frac{1}{R_3 C} \rightarrow \oint = \frac{s}{\Omega \omega} = \frac{s}{\omega_0}$

$$T(s) = K \frac{\omega_0^2}{s^2 + s \frac{\omega_0}{Q} + \omega_0^2} \rightarrow T(\oint) = K \frac{\omega_0^2}{\oint^2 \omega_0^2 + \oint \frac{\omega_0^2}{Q} + \omega_0^2} \rightarrow T(\oint) = K \frac{1}{\oint^2 + \oint \frac{1}{Q} + 1}$$

Normalización en impedancia:

$$\left. \begin{array}{l} K = -\frac{R_3}{R_1} \\ Q = \frac{R_2}{R_3} \end{array} \right\} \Omega_2 = R_3 \left\{ \begin{array}{l} K = -\frac{1}{R_{1n}} \\ Q = R_{2n} \\ R_{3n} = 1 \end{array} \right. \rightarrow T(\oint) = K \frac{1}{\oint^2 + \oint \frac{1}{Q} + 1} = -\frac{1}{R_{1n}} \frac{1}{\oint^2 + \oint \frac{1}{R_{2n}} + 1}$$

Red normalizada que se comporta como Butterworth:

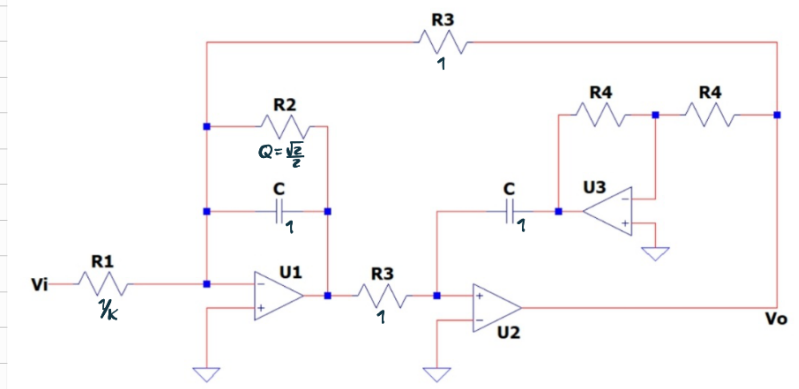
$$R_{2n} = Q = \frac{\sqrt{2}}{2}$$

$$R_{1n} = -\frac{1}{k}$$

$$R_{3n} = 1$$

$$\omega_0 = \frac{1}{R_3 C} \xrightarrow{R_{3n}=1} \frac{1}{R_{3n} C} = 1 \rightarrow C=1$$

A R_4 le doy valor unitario, ya que no interfiere en la func. transferencia



$$T(s) = k \cdot \frac{1}{s^2 + s \frac{1}{Q} + 1} = -\frac{1}{R_{1n}} \frac{1}{s^2 + s \frac{1}{R_{2n}} + 1} ; \quad \omega_z = R_3 ; \quad \omega_w = \frac{1}{R_3 C}$$

#4

Filtro pasa bajos Butterworth de 4^{to} orden:

$$T(\omega) = \frac{1}{1 + \omega^{2n}} = \frac{1}{1 + \omega^8} \rightarrow T(s) \Big|_{\omega = \frac{s}{j}} = \frac{1}{s^8 + 1}$$

$$\text{poles: } s^8 = -1 = e^{j(\pi + 2k\pi)} = e^{j\pi(2k+1)}$$

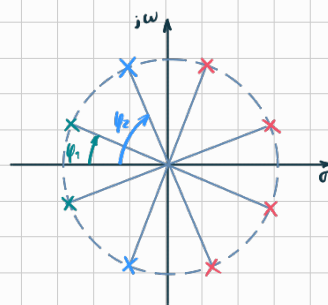
$$s_k = e^{j\pi \frac{2k+1}{8}} ; k=0,1,2,3,4,5,6,7$$

$$s_0 = e^{j\frac{\pi}{8}} ; s_4 = e^{j\frac{9\pi}{8}}$$

$$s_1 = e^{j\frac{3\pi}{8}} ; s_5 = e^{j\frac{11\pi}{8}}$$

$$s_2 = e^{j\frac{5\pi}{8}} ; s_6 = e^{j\frac{13\pi}{8}}$$

$$s_3 = e^{j\frac{7\pi}{8}} ; s_7 = e^{j\frac{15\pi}{8}}$$



$$\left\{ \begin{array}{l} \psi_1 = \pi - \frac{7}{8}\pi = \frac{\pi}{8} \\ Q_1 = \frac{1}{2 \cos \psi_1} \approx 0,541 \end{array} \right.$$

$$\left\{ \begin{array}{l} \psi_2 = \pi - \frac{5}{8}\pi = \frac{3}{8}\pi \\ Q_2 = \frac{1}{2 \cos \psi_2} \approx 1,307 \end{array} \right.$$

Para formar el Butterworth de 4^{to} orden, se pondrán en cascada 2 filtros de 2^{do} orden cuyos factores de calidad sean $Q_1 = \frac{1}{2 \cos(\frac{\pi}{8})}$ y $Q_2 = \frac{1}{2 \cos(\frac{3\pi}{8})}$

Partiendo de la expresión normalizada de 2^{do} orden:

$$T(s) = k \cdot \frac{1}{s^2 + s \frac{1}{Q} + 1} = -\frac{1}{R_{1n}} \frac{1}{s^2 + s \frac{1}{R_{2n}} + 1} ; \quad \omega_z = R_3 ; \quad \omega_w = \frac{1}{R_3 C}$$

Para uno de 4^{to} orden queda:

$$T(s) = k^2 \cdot \frac{1}{s^2 + s \frac{1}{Q_1} + 1} \cdot \frac{1}{s^2 + s \frac{1}{Q_2} + 1}$$

Se pide que $|T(\omega)| = 20 \text{ dB} \rightarrow |T(\omega)| = 10$ (neces)

$$|T(\omega)| = K^2 = 10 \rightarrow K = \sqrt{10}$$

Finalmente la func. trans. del filtro de 4^{to} orden Butterworth a partir del filtro planteado en #1, queda:

$$T(s) = K^2 \cdot \frac{1}{s^2 + s \frac{1}{Q_1} + 1} \cdot \frac{1}{s^2 + s \frac{1}{Q_2} + 1} \quad ; \text{ Siendo: } \begin{cases} Q_1 = R_{2n}^I = \frac{1}{2 \cos(\frac{\pi}{8})} \\ Q_2 = R_{2n}^{II} = \frac{1}{2 \cos(\frac{3\pi}{8})} \\ K^2 = \frac{1}{R_{1n}^2} = 10 \end{cases}$$

* normal: $\omega_c = R_3$; $\omega_c = \frac{1}{R_3 C}$