Filtros

March 24, 2014

1 Filtros de segundo orden

Filtro Sallem-Key 1.1

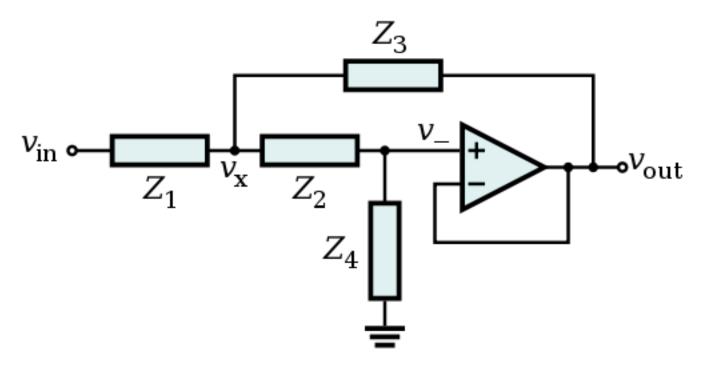


Figure 1: Sallem-Key

Considerando que el OPAM es ideal, entonces se tiene que:

$$V_{-} = V_{+} = V_{out}$$
 (1)
 $i_{-} = i_{+} = 0$ (2)

$$i_{-} = i_{+} = 0 ag{2}$$

Si cosideramos la ley de krichoff de Nodos y la ley de Ohm en el nodo de V_x se tiene que:

$$\frac{v_{\rm in} - v_x}{Z_1} = \frac{v_x - v_{\rm out}}{Z_3} + \frac{v_x - v_-}{Z_2} \tag{3}$$

Mientras que en el nodo V_+ si se considera (1), se tiene que:

$$\frac{v_x - v_{\text{out}}}{Z_2} = \frac{v_{\text{out}}}{Z_4},\tag{4}$$

despejando V_x

$$v_x = v_{\text{out}} \left(\frac{Z_2}{Z_4} + 1 \right). \tag{5}$$

Si consideramos las expresiones (1), (3) y (5) se tiene que la función de transferencia

$$\frac{v_{\text{out}}}{v_{\text{in}}} = \frac{Z_3 Z_4}{Z_1 Z_2 + Z_3 (Z_1 + Z_2) + Z_3 Z_4} \tag{6}$$

1.1.1 Filtro pasabajas

Un filtro de segundo orden pasabajas con ganancia unitaria debe cumplir con la función de trabsferencia

$$H(s) = \frac{{\omega_0}^2}{s^2 + 2\alpha s + {\omega_0}^2} \tag{7}$$

donde ω_0 es la frecuencia natural de resonancia (en radianes), α es la atenuación del sistema y se relación con el coefciente de amortiguamiento ζ y el factor de calidad Q a través de la expresión:

$$\alpha = \omega_o \zeta = \frac{\omega_o}{2Q} \tag{8}$$

Es importante recordar que un para obtener un filtro Butterworth máximamente planar se requiere que $Q = 1/\sqrt{2}$, cualquier mayor a este ocasionara que se presente un sobreimpulso en la frecuencia de corte del filtro.

En el caso de la celda de Sallem-Key para construir un filtro paso bajas es necesario que:

$$Z_1 = R_1$$
, $Z_2 = R_2$, $Z_3 = \frac{1}{sC_1}$, $y Z_4 = \frac{1}{sC_2}$.

por lo que la función de transferencia (6) queda expresada como:

Out[40]:

$$\frac{1}{C_1 C_2 R_1 R_2 s^2 + C_2 s \left(R_1 + R_2\right) + 1}$$

In [41]: print(sp.latex(sp.simplify(H)))

 $\label{eq:condition} $$ \frac{1}{C_{1} C_{2} R_{1} R_{2} s^{2} + C_{2} s \left(R_{1} + R_{2}\right) + 1} $$$

$$\frac{1}{C_1 C_2 R_1 R_2 s^2 + s C_2 (R_1 + R_2) + 1} \tag{9}$$

de la expresión (9) tenemos que:

$$\omega_o = \frac{1}{\sqrt{C_1 C_2 R_1 R_2}} \tag{10}$$

У

$$Q = \frac{\omega_0}{2\alpha} = \frac{\sqrt{R_1 R_2 C_1 C_2}}{C_2 (R_1 + R_2)} \tag{11}$$

de las expresiones (10) y (11), se tiene que multiples valores de C_1, C_2, R_1, R_2 $R_1=mR, R_2=R, C_1=nC, C_2=C.$ Therefore, the f_0, and Q, expressions are

 $\label{eq:comega0} $$ \operatorname{pi} f_0 = \frac{1}{RC \operatorname{mn}},\ $$ and$

 $Q = \frac{mn}{m+1}.$

In []: