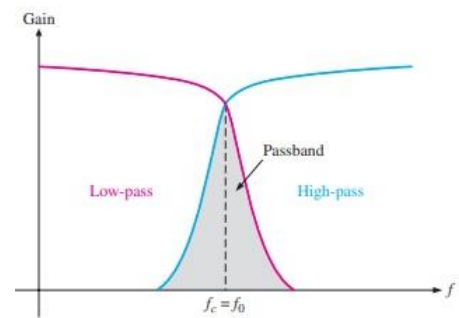
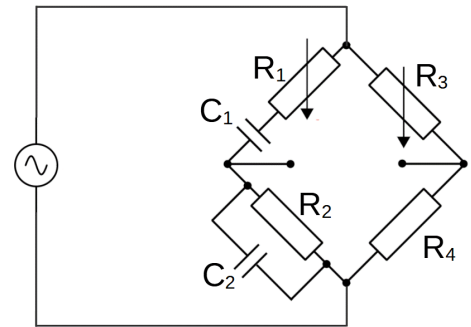
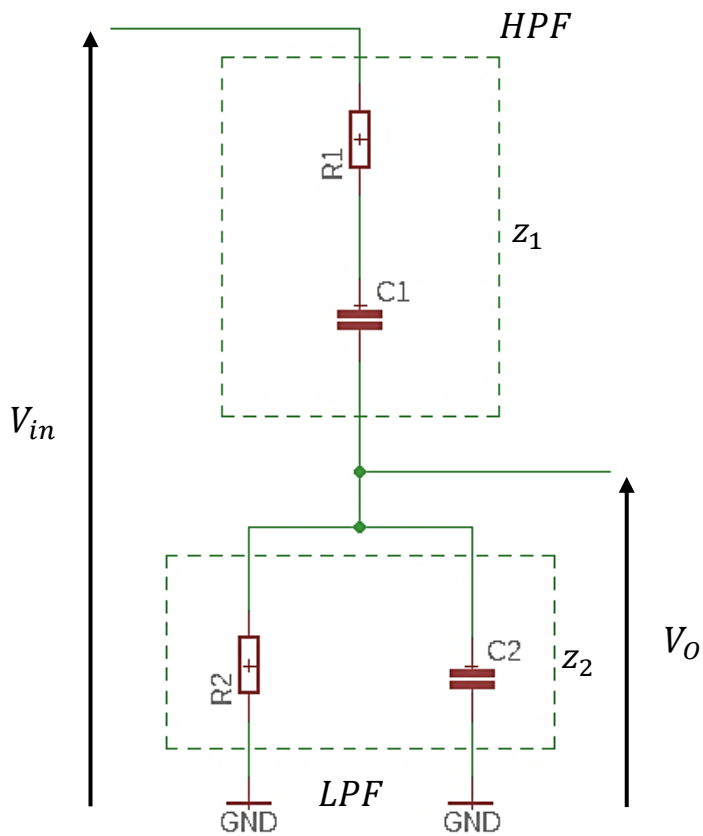


Oscilador en puente de Wien





$$z_1 = R_1 + \frac{1}{j \omega C_1}$$

Desarrollando el paralelo de impedancias tenemos que:

$$z_2 = \frac{1}{\frac{1}{R_2} + j \omega C_2} = \frac{R_2}{1 + j \omega R_2 C_2}$$

Utilizando la fórmula para un divisor de tensión:

$$V_O = \frac{Z_2}{Z_1 + Z_2} V_{in}$$



$$\frac{V_o}{V_{in}} = \frac{\frac{R_2}{1 + j \omega R_2 C_2}}{R_1 + \frac{1}{j \omega C_1} + \frac{R_2}{1 + j \omega R_2 C_2}}$$

Haciendo $R_1 = R_2$ y $C_1 = C_2$

$$\frac{V_o}{V_{in}} = \frac{\frac{R}{1 + j \omega R C}}{R + \frac{1}{j \omega C} + \frac{R}{1 + j \omega R C}}$$

$$\frac{V_o}{V_{in}} = \frac{\frac{R}{1 + j \omega R C}}{\frac{1 + j \omega R C}{j \omega C} + \frac{R}{1 + j \omega R C}}$$

$$\frac{V_o}{V_{in}} = \frac{\frac{R}{1 + j \omega R C}}{\frac{(1 + j \omega R C)(1 + j \omega R C) + R(j \omega C)}{(j \omega C)(1 + j \omega R C)}}$$

$$\frac{V_o}{V_{in}} = \frac{\frac{R}{1 + j \omega R C}}{\frac{(1 + j \omega R C)^2 + R(j \omega C)}{(j \omega C)(1 + j \omega R C)}}$$

$$\frac{V_o}{V_{in}} = \frac{\frac{R}{1 + j \omega R C}}{\frac{1 + 2j \omega R C + (j \omega R C)^2 + j \omega R C}{(j \omega C)(1 + j \omega R C)}}$$



$$\frac{V_O}{V_{in}} = \frac{\frac{R}{1 + j \omega R C}}{\frac{1 + 3 j \omega R C - (\omega R C)^2}{(j \omega C) (1 + j \omega R C)}}$$

$$\frac{V_O}{V_{in}} = \frac{R (j \omega C) (1 + j \omega R C)}{(1 + 3 j \omega R C - (\omega R C)^2) (1 + j \omega R C)}$$

$$\frac{V_O}{V_{in}} = \frac{R (j \omega C)}{(1 + 3 j \omega R C - (\omega R C)^2)}$$

Dividimos al numerador y denominador por $\frac{1}{j \omega R C}$:

$$\frac{V_O}{V_{in}} = \frac{j \omega R C}{(1 + 3 j \omega R C - (\omega R C)^2)} \frac{\frac{1}{j \omega R C}}{\frac{1}{j \omega R C}}$$

$$\frac{V_O}{V_{in}} = \frac{1}{\frac{1}{j \omega R C} + 3 - \frac{\omega R C}{j}}$$

$$\frac{V_O}{V_{in}} = \frac{1}{3 + \frac{1}{j} \left(\frac{1}{\omega R C} - \omega R C \right)}$$

$$\frac{1}{j} = \frac{j}{(-1)} = -j$$

$$\frac{V_O}{V_{in}} = \frac{1}{3 - j \left(\frac{1}{\omega R C} - \omega R C \right)}$$



Finalmente:

$$\frac{V_o}{V_{in}} = \frac{1}{3 - j \left(\frac{1 - \omega^2 R^2 C^2}{\omega R C} \right)}$$

Para que el desfase de esta red sea cero, la parte imaginaria también debe ser cero.

$$\omega^2 R^2 C^2 = 1 \Rightarrow \omega = \frac{1}{R C}$$

Resultando en:

$$\frac{V_o}{V_{in}} = \frac{1}{3}$$

Analizando la ecuación anterior, se podrá demostrar que esa es la ganancia máxima y que por lo tanto se trata de la **frecuencia de resonancia**. Para formar un oscilador esta red se debe combinar con un amplificador no inversor que tenga una ganancia mínima de 3, haciendo que la ganancia total de la red sea **al menos unitaria**.

$$G = \frac{R_1 + R_2}{R_2} \geq 3 \Rightarrow$$

$$G = R_1 + R_2 \geq 3 R_2 \Rightarrow$$

$$G = R_1 \geq 2 R_2$$

$$\omega = 2 \pi f = \frac{1}{R C} \Rightarrow$$

$$f = \frac{1}{2 \pi R C}$$

