# Respuesta en Frecuencia: Resonancia Teoría de Circuitos III

Oscar Perpiñán Lamigueiro

- ① Definiciones
- Circuito RLC paralelo
- 6 Circuito RLC serie
- 4 Otros circuitos
- **5** Factor de Calidad de Componentes

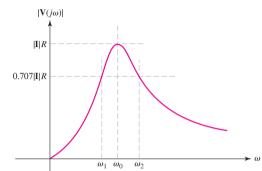
#### Definición

- Cuando un circuito eléctrico está en resonancia:
  - La parte imaginaria de su impedancia/admitancia es nula.
  - La tensión y corriente están en fase.
  - La potencia reactiva neta es nula.
- ightharpoonup La resonancia se produce en una frecuencia determinada,  $f_0$ .
- ► Sólo puede ocurrir en circuitos con al menos un inductor y un capacitor.

# Ancho de Banda y Factor de Calidad

Frecuencias de potencia mitad:  $\omega_1, \omega_2$ 

$$|\mathbf{Z}(\omega)|_{\omega=\omega_{1,2}} = rac{1}{\sqrt{2}} \cdot |\mathbf{Z}(\omega_0)|$$
 $|\mathbf{Y}(\omega)|_{\omega=\omega_{1,2}} = rac{1}{\sqrt{2}} \cdot |\mathbf{Y}(\omega_0)|$ 



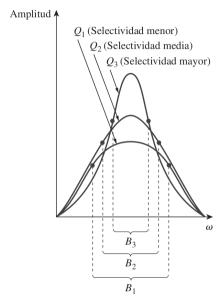
► Ancho de Banda (*de potencia mitad*):

$$B = \omega_2 - \omega_1$$

► Factor de Calidad (*en resonancia*):

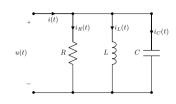
$$Q_0 = \frac{\omega_0}{B}$$

### Ancho de Banda y Factor de Calidad



- Definiciones
- 2 Circuito RLC paralelo
- 3 Circuito RLC serie
- 4 Otros circuitos
- **5** Factor de Calidad de Componentes

### Admitancia



Admitancia:

$$\mathbf{Y}(\omega) = \frac{1}{R} + j(\omega C - \frac{1}{\omega L})$$

• Módulo en resonancia  $\omega_0$ :

$$|\mathbf{Y}(\omega_0)| = \frac{1}{R} \to \omega_0 C - \frac{1}{\omega_0 L} = 0$$



### Puntos de Potencia Mitad

▶ Definición de Puntos de potencia mitad  $(\omega_1, \omega_2)$ 

$$|\mathbf{Y}(\omega_1)| = \frac{1}{\sqrt{2}R} \xrightarrow{\omega_1 < \omega_0} \omega_1 C - \frac{1}{\omega_1 L} = -\frac{1}{R}$$
$$|\mathbf{Y}(\omega_2)| = \frac{1}{\sqrt{2}R} \xrightarrow{\omega_2 > \omega_0} \omega_2 C - \frac{1}{\omega_2 L} = +\frac{1}{R}$$

Ecuaciones

$$\omega_1^2 \omega_0^2 + \frac{\omega_1 L}{R} - 1 = 0$$
$$\omega_2^2 \omega_0^2 - \frac{\omega_2 L}{R} - 1 = 0$$

## Ancho de Banda y Factor de Calidad

Resultado

$$\omega_1 = -\frac{1}{2RC} + \sqrt{\left(\frac{1}{2RC}\right)^2 + \frac{1}{LC}}$$
$$\omega_2 = +\frac{1}{2RC} + \sqrt{\left(\frac{1}{2RC}\right)^2 + \frac{1}{LC}}$$

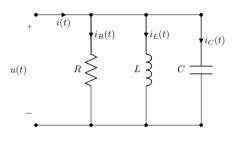
Ancho de Banda

$$B = \omega_2 - \omega_1 = \frac{1}{RC}$$

Factor de Calidad

$$Q_0 = \frac{\omega_0}{B} = \omega_0 RC = \frac{R}{\omega_0 L}$$

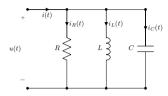
### Balance de corrientes en resonancia



$$u(t) = U_0 \sin(\omega_0 t)$$

$$\begin{vmatrix} i_R(t) = \frac{U_0}{R} \sin(\omega_0 t) \\ i_L(t) = -\frac{U_0}{\omega_0 L} \cos(\omega_0 t) \\ i_C(t) = \omega_0 C U_0 \cos(\omega_0 t) \end{vmatrix} \xrightarrow{\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}} \boxed{i(t) = i_R(t)}$$

### Balance de corrientes en resonancia



► Valores máximos (atención en circuitos con *O* alto)

$$I_{R0} = \max\{i_R(t)\} = \frac{U_0}{R}$$

$$I_{L0} = \max\{i_L(t)\} = rac{U_0}{\omega_0 L} \stackrel{Q_0 = rac{R}{\omega_0 L}}{\longrightarrow} \boxed{rac{I_{L0}}{I_{R0}} = Q_0}$$

$$I_{C0} = \max\{i_C(t)\} = \omega_0 C U_0 \xrightarrow{Q_0 = \omega_0 CR} \left| \frac{I_{C0}}{I_{R0}} = Q_0 \right|$$

### Balance de Energías

$$u(t) = U_0 \sin(\omega t)$$

ightharpoonup Energías total almacenada en  $\omega \neq \omega_0$ :

$$w_{L}(t) = \frac{1}{2}Li_{L}^{2}(t) = \frac{U_{0}^{2}}{2\omega^{2}L}\cos^{2}(\omega t)$$

$$w_{C}(t) = \frac{1}{2}Cu^{2}(t) = \frac{U_{0}^{2}C}{2}\sin^{2}(\omega t)$$

$$w_{C}(t) + w_{L}(t) = \frac{U_{0}^{2}}{2}\left(C\sin^{2}(\omega t) + \frac{U_{0}^{2}}{2\omega^{2}L}\cos^{2}(\omega t)\right)$$

La energía almacenada en resonancia es **constante**:

$$\omega = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}} \rightarrow \left[ w_C(t) + w_L(t) = \frac{1}{2}CU_0^2 \right]$$

### Nueva definición del Factor de Calidad

Energía almacenada en resonancia:

$$w_{total} = \frac{1}{2}CU_0^2 = CU^2$$

Energía disipada en un período

$$P_R = \frac{U^2}{R} \to w_R = T_0 \cdot \frac{U^2}{R}$$

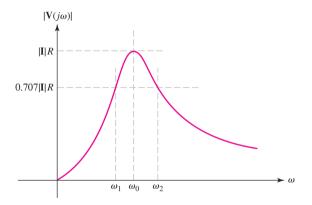
Ratio entre almacenamiento y disipación

$$\frac{w_{total}}{w_R} = f_0 CR \xrightarrow{Q_0 = \omega_0 CR} Q_0 = 2\pi \frac{w_{total}}{w_R}$$

Un circuito resonante almacena  $Q_0/2\pi$  veces la energía suministrada.

### La curva de resonancia **no** es simétrica

La frecuencia de resonancia no está en el centro del ancho de banda



### La curva de resonancia **no** es simétrica

Retomamos expresión de puntos de potencia mitad:

$$\omega_{1,2} = \sqrt{\left(\frac{1}{2RC}\right)^2 + \frac{1}{LC}} \mp \frac{1}{2RC}$$

Los expresamos en función de Q y  $\omega_0$ :

$$\omega_{1,2}=\omega_0\left(\sqrt{\left(rac{1}{2Q_0}
ight)^2+1}\mprac{1}{2Q_0}
ight)$$

La frecuencia de resonancia es la media geométrica (no está en el centro del ancho de banda).

$$\omega_1 \cdot \omega_2 = \omega_0^2$$

# Aproximación para circuitos con alto Q<sub>0</sub>

► Cuando  $Q \ge 10$  podemos escribir:

$$\omega_1 \simeq \omega_0 \left( 1 - \frac{1}{2Q_0} \right) = \omega_0 - \frac{B}{2}$$

$$\omega_2 \simeq \omega_0 \left( 1 + \frac{1}{2Q_0} \right) = \omega_0 + \frac{B}{2}$$

► En circuitos de **alto factor de calidad**, la frecuencia de resonancia está **aproximadamente** en el **centro** del ancho de banda.

$$\omega_0 \simeq \frac{1}{2}(\omega_1 + \omega_2)$$

# Admitancia en función de $\omega_0$ y $Q_0$

► Recordamos expresión de la admitancia:

$$\mathbf{Y}(\omega) = \frac{1}{R} + j(\omega C - \frac{1}{\omega L})$$

ightharpoonup Expresamos los componentes en función de Q y  $\omega_0$ :

$$Q_0 = \omega_0 CR \to C = \frac{Q_0}{\omega_0 R}$$
$$Q_0 = \frac{R}{\omega_0 L} \to \frac{1}{L} = \frac{\omega_0 Q_0}{R}$$

Admitancia expresada en función de  $Q_0$  y  $\omega_0$ :

$$\left| \mathbf{Y}(\omega) = \frac{1}{R} \left[ 1 + jQ_0 \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right) \right] \right| \rightarrow \mathbf{Y}(\omega_0) = \frac{1}{R} = Y_0$$

### Desintonización Relativa

Definimos la desintonización relativa

$$\epsilon = \frac{\omega - \omega_0}{\omega_0} \to \omega = \omega_0 (1 + \epsilon)$$

 $\triangleright$  Expresamos la admitancia en función de  $\epsilon$ :

$$\mathbf{Y}(\omega) = Y_0 \left[ 1 + jQ_0 \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right) \right]$$

$$\mathbf{Y}(\omega) = Y_0 \left[ 1 + jQ_0 \left( (1 + \epsilon) - \frac{1}{1 + \epsilon} \right) \right] =$$

$$= Y_0 \left[ 1 + jQ_0 \epsilon \left( \frac{2 + \epsilon}{1 + \epsilon} \right) \right]$$

# Aproximación para cercanías de la resonancia

**Expresión** exacta en función de  $\epsilon$ :

$$\mathbf{Y}(\omega) = Y_0 \left[ 1 + jQ_0 \epsilon \left( \frac{2 + \epsilon}{1 + \epsilon} \right) \right]$$

lacktriangle Aproximación para frecuencias cercanas a la resonancia ( $\epsilon o 0$ ):

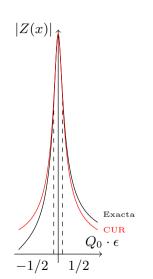
$$\mathbf{Y}(\omega) \simeq Y_0(1+j2Q_0\epsilon)$$

$$|\mathbf{Y}(\omega)| \simeq Y_0 \sqrt{1 + 4Q_0^2 \epsilon^2}$$

#### Curva Universal de Resonancia

► La **Curva Universal de Resonancia** (CUR) se obtiene invirtiendo y normalizando por *Y*<sub>0</sub> esta expresión:

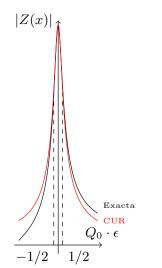
$$Z(x) = \frac{1}{\sqrt{1 + 4x^2}}$$
$$x = Q_0 \cdot \epsilon$$



# Puntos de potencia mitad en la CUR

- La Curva Universal de Resonancia es simétrica: la frecuencia de resonancia está en el centro del ancho de banda.
- Retomamos la expresión aproximada de los puntos de potencia mitad:

$$\omega_{1,2}\simeq\omega_0(1\mprac{1}{2Q_0})$$



Reescribimos usando la desintonización relativa:

$$\omega_{1,2}-\omega_0$$

- Definiciones
- ② Circuito RLC paralelo
- 3 Circuito RLC serie
- 4 Otros circuitos
- **5** Factor de Calidad de Componentes

# Impedancia

Impedancia

$$\mathbf{Z}(\omega) = R + j(\omega L - \frac{1}{\omega C})$$

lacktriangle Impedancia en función de  $\omega_0$  y  $Q_0$ 

$$\mathbf{Z}(\omega) = R \left[ 1 + jQ_0 \left( \frac{\omega}{\omega_0} - \frac{\omega_0}{\omega} \right) \right]$$

Impedancia en función de la desintonización relativa

$$\mathbf{Z}(\omega) = Z_0 \left[ 1 + jQ_0 \epsilon \left( \frac{2 + \epsilon}{1 + \epsilon} \right) \right]$$

### Frecuencias

Pulsación de Resonancia

$$\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

Puntos de Potencia Mitad

$$\omega_{1,2} = \mp \frac{R}{2L} + \sqrt{\left(\frac{R}{2L}\right)^2 + \frac{1}{LC}}$$

► Ancho de Banda

$$B = \omega_2 - \omega_1 = \frac{R}{L}$$

Factor de Calidad

$$Q_0 = \frac{1}{\omega_0 CR} = \frac{\omega_0 L}{R}$$

## Tensiones y energías

► Tensiones en los elementos

$$U(\omega_0) = U_R(\omega_0)$$
  
$$U_L(\omega_0) = U_C(\omega_0) = Q_0 U$$

Energías almacenadas

$$w_L(t) + w_c(t) = rac{1}{2}LI_0^2$$
  $P_R = RI^2$   $w_{total} = rac{Q_0}{2\pi}w_R$ 

#### Curva Universal de Resonancia

Aproximación para cercanías de la resonancia

$$\mathbf{Z}(\omega) \simeq Z_0(1+j2Q_0\epsilon)$$

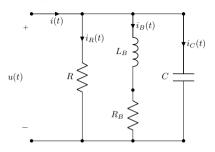
$$|\mathbf{Z}(\omega)| \simeq Z_0 \sqrt{1 + 4Q_0^2 \epsilon^2}$$

Curva Universal de Resonancia

$$Y(x) = \frac{1}{\sqrt{1 + 4x^2}}$$

- Definiciones
- Circuito RLC paralelo
- 3 Circuito RLC serie
- 4 Otros circuitos
- **5** Factor de Calidad de Componentes

### Circuito RLC con bobina real



La figura representa un circuito paralelo con una bobina real (con pérdidas). La impedancia de este circuito es:

$$\mathbf{Y}(\omega) = \frac{1}{R} + j\omega C + \frac{1}{R_B + j\omega L_B} =$$

$$= \left(\frac{1}{R} + \frac{R_B}{R_B^2 + \omega^2 L_B^2}\right) + j\left(\omega C - \frac{\omega L_B}{R_B^2 + \omega^2 L_B^2}\right)$$

### Impedancia

$$\mathbf{Y}(\omega) = \left(\frac{1}{R} + \frac{R_B}{R_B^2 + \omega^2 L_B^2}\right) + j\left(\omega C - \frac{\omega L_B}{R_B^2 + \omega^2 L_B^2}\right)$$

Condición de Resonancia

$$\omega C - \frac{\omega L_B}{R_B^2 + \omega^2 L_B^2} = 0$$

Pulsación de Resonancia

$$\omega_0 = \sqrt{\frac{1}{L_B C} - \left(\frac{R_B}{L_B}\right)^2}$$

## Comparación con RLC paralelo

La frecuencia de resonancia es diferente a un RLC serie/paralelo:

$$\omega_0 \neq \frac{1}{\sqrt{LC}}$$

- El valor máximo de la admitancia **no** se alcanza en la frecuencia de resonancia,  $\omega_{max} \neq \omega_0$ .
- Cuando la bobina tiene bajas pérdidas (Q alto), el circuito puede simplificarse a un RLC paralelo.

- Definiciones
- Circuito RLC paralelo
- 6 Circuito RLC serie
- 4 Otros circuitos
- **5** Factor de Calidad de Componentes

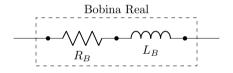
#### Factor de Calidad

► Retomamos la definición del factor de calidad como ratio entre la **máxima energía almacenada** y la **energía disipada en un período**.

$$Q(\omega) = 2\pi \frac{\max\{w_x(t)\}}{T \cdot P_R}$$

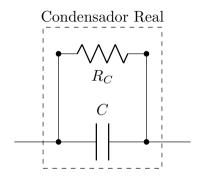
#### Bobina Real

- Una bobina real tiene pérdidas resistivas debidas al hilo conductor\*.
- Se modela como una conexión serie de una bobina ideal y una resistencia.



<sup>\*</sup>En algunos textos se emplea la tangente de pérdidas para caracterizar a la bobina real, siendo tan  $\delta=1/O$ .

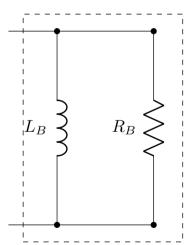
### Condensador Real



### Ejercicio

Demuestra que la expresión del factor de calidad de una bobina con pérdidas modelada como un circuito paralelo es:





# Conversión serie-paralelo

$$\mathbf{Y_{s}}(\omega) = \frac{R_{s} - j\omega L_{s}}{R_{s}^{2} + (\omega L_{s})^{2}}$$

$$\mathbf{Y_{p}}(\omega) = \frac{1}{R_{p}} - j\frac{1}{\omega L_{p}}$$

$$L_{p}$$

$$R_{p} = \frac{R_{s}^{2} + (\omega L_{s})^{2}}{R_{s}}$$

$$\omega L_{p} = \frac{R_{s}^{2} + (\omega L_{s})^{2}}{\omega L_{p}}$$

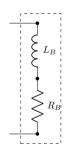
$$\Rightarrow \frac{Q_{p} = Q_{s}}{\omega L_{p}}$$

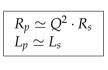
### Conversión serie-paralelo

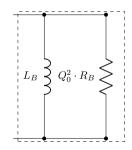
$$R_p = R_s + \frac{(\omega L_s)^2}{R_s} \xrightarrow{\omega L_s = Q_s \cdot R_s} \boxed{R_p = R_s (1 + Q_S^2)}$$

$$\omega L_p = \omega L_s + \frac{R_s^2}{\omega L_s} \xrightarrow{R_s = \omega L_s / Q_s} \boxed{L_p = L_s (1 + 1/Q_s^2)}$$

Para bobinas con alto factor de calidad ( $Q \ge 10$ )

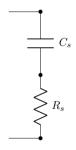


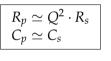


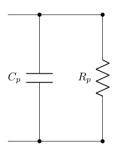


#### Conversión Serie-Paralelo

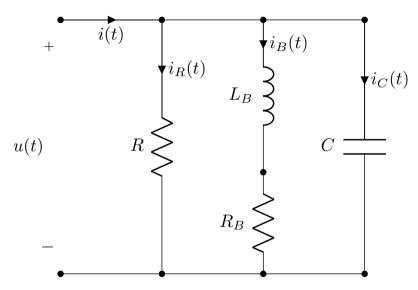
Empleando ecuaciones similares se puede demostrar la siguiente transformación para un condensador de alto factor de calidad:







# Aplicación: transformación de circuito RLC



### Ejercicios Recomendados

- ► AS: ejemplos 14.7 y 14.8
- ► HKD: página 641 (voltímetro), y práctica 16.8
- ▶ PO: problemas 23.5 y 23.7