

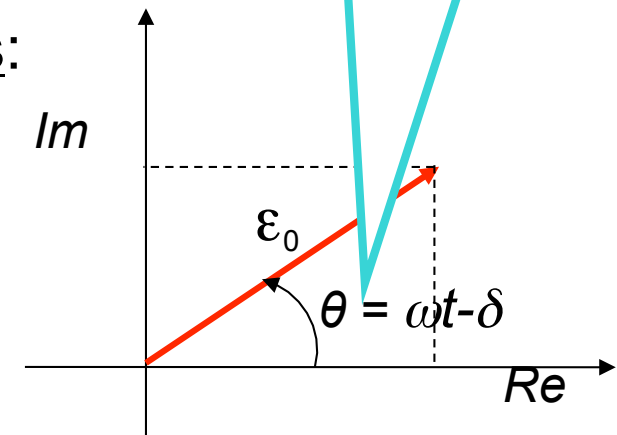
TEMA 4: CIRCUITOS DE CA

4.1 Impedancia

■ Representación de magnitudes alternas:

- Podemos definir una fem compleja

$$\tilde{\varepsilon} = \varepsilon_0 \cdot e^{j(\omega t - \delta)}$$



TEMA 4: CIRCUITOS DE CA

4.1 Impedancia

■ Representación de magnitudes alternas:

- Podemos definir una fem compleja

$$\tilde{\varepsilon} = \varepsilon_0 \cdot e^{j(\omega t - \delta)}$$

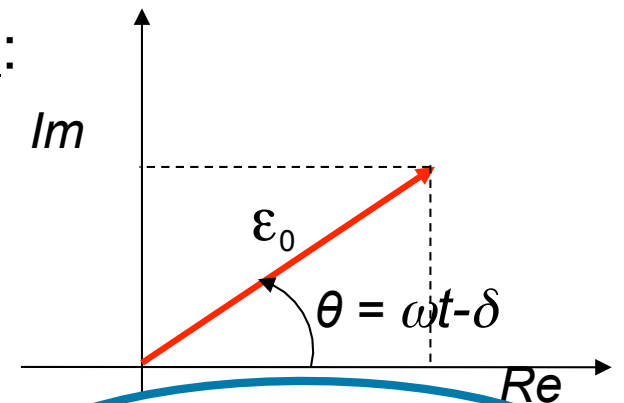
- La parte real:

$$\varepsilon(t) = \mathbf{Re}(\tilde{\varepsilon}) = \varepsilon_0 \cdot \mathbf{cos}(\omega t - \delta)$$

- De forma similar:

$$\tilde{V} = V_0 \cdot e^{j(\omega t - \delta_V)} \quad V(t) = \mathbf{Re}(\tilde{V}) = V_0 \cdot \mathbf{cos}(\omega t - \delta_V)$$

$$\tilde{I} = I_0 \cdot e^{j(\omega t - \delta_I)} \quad I(t) = \mathbf{Re}(\tilde{I}) = I_0 \cdot \mathbf{cos}(\omega t - \delta_I)$$



proyección sobre
el eje real

TEMA 4: CIRCUITOS DE CA

Objetivo: relacionar $V(t)$ e $I(t)$

4.1 Impedancia

- Ddp entre los extremos de una resistencia:

- Si $I(t) = I_0 \cos(\omega t - \delta_I)$ entonces

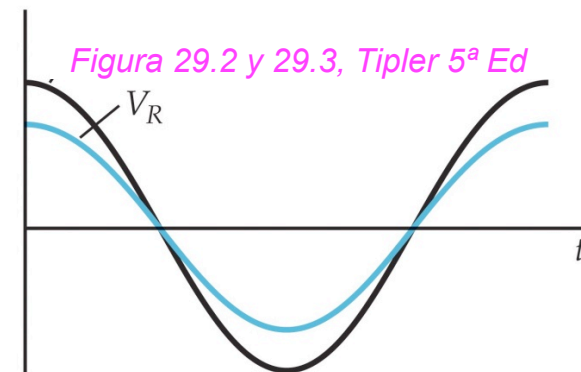
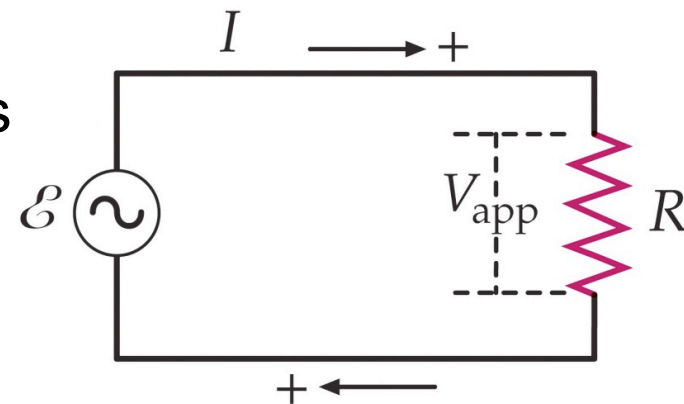
$$V(t) = R \cdot I(t) = \underbrace{R I_0}_{V_0} \cos(\omega t - \delta_I)$$

- Como R real, $V(t)$ e $I(t)$ están en fase

- Con notación compleja $\tilde{V} = R \tilde{I}$

- Comprobación:

$$V(t) = \text{Re}(\tilde{V}) = \text{Re}(R \tilde{I}) = R \text{Re}(\tilde{I}) = R I_0 \cos(\omega t - \delta_I)$$



TEMA 4: CIRCUITOS DE CA

Objetivo: relacionar $V(t)$ e $I(t)$

4.1 Impedancia

- Ddp entre los extremos de un condensador:

- Magnitud característica: $C = \frac{Q(t)}{V(t)}$

- Cálculo de $I(t)$: $I(t) = \frac{dQ(t)}{dt}$

$$Q(t) = \int I(t) dt$$

- Cálculo de $V(t)$:

- Derivando:

- Notación compleja:

$$V(t) = \frac{1}{C} Q(t) = \frac{1}{C} \int I(t) dt$$
$$\frac{dV(t)}{dt} = \frac{1}{C} I(t)$$

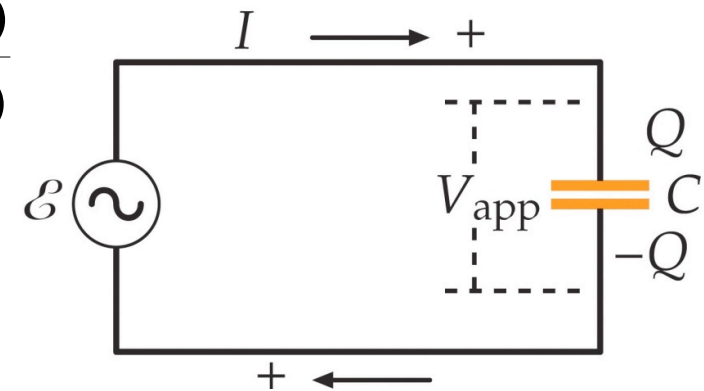


Figura 29.8, Tipler 5ª Ed

$$\frac{d\tilde{V}}{dt} = \frac{1}{C} \tilde{I}$$

TEMA 4: CIRCUITOS DE CA

Objetivo: relacionar $V(t)$ e $I(t)$

4.1 Impedancia

- Ddp entre los extremos de un condensador:

- Cálculo de $\frac{d\tilde{V}}{dt} = \frac{1}{C} \tilde{I}$

como:
$$\begin{cases} \tilde{V} = V_0 \cdot e^{j(\omega t - \delta_V)} \\ \tilde{I} = I_0 \cdot e^{j(\omega t - \delta_I)} \end{cases}$$

$$j\omega V_0 e^{j(\omega t - \delta_V)} = \frac{1}{C} I_0 e^{j(\omega t - \delta_I)}$$

$$V_0 e^{j(\omega t - \delta_V)} = \frac{1}{jC\omega} I_0 e^{j(\omega t - \delta_I)}$$

$$V_0 e^{j(\omega t - \delta_V)} = \frac{1}{C\omega} I_0 e^{j(\omega t - \delta_I - 90^\circ)}$$

- Así:

$$V_0 \cos(\omega t - \delta_V) = \frac{1}{C\omega} I_0 \cos(\omega t - \delta_I - 90^\circ)$$

$$\frac{d(V_0 e^{j(\omega t - \delta_V)})}{dt} = j\omega V_0 e^{j(\omega t - \delta_V)}$$

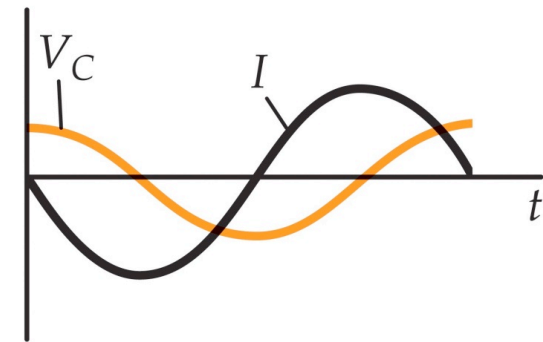


Figura 29.9, Tipler 5ª Ed

- $V(t)$ e $I(t)$ están desfasadas 90°

TEMA 4: CIRCUITOS DE CA

Objetivo: relacionar $V(t)$ e $I(t)$

4.1 Impedancia

- Ddp entre los extremos de una bobina:

- Magnitud característica: $V(t) = L \frac{dI(t)}{dt}$

- Cálculo de $I(t)$:

$$\tilde{V} = L \frac{d\tilde{I}}{dt}$$

$$\frac{d(I_0 e^{j(\omega t - \delta_I)})}{dt} = j\omega I_0 e^{j(\omega t - \delta_I)} = j\omega \tilde{I}$$

$$V_0 e^{j(\omega t - \delta_V)} = jL\omega I_0 e^{j(\omega t - \delta_I)}$$

$$V_0 e^{j(\omega t - \delta_V)} = L\omega I_0 e^{j(\omega t - \delta_I + 90^\circ)}$$

- Así, las partes reales:

$$V_0 \cos(\omega t - \delta_V) = L\omega I_0 \cos(\omega t - \delta_I + 90^\circ)$$

- $V(t)$ e $I(t)$ están desfasadas 90°

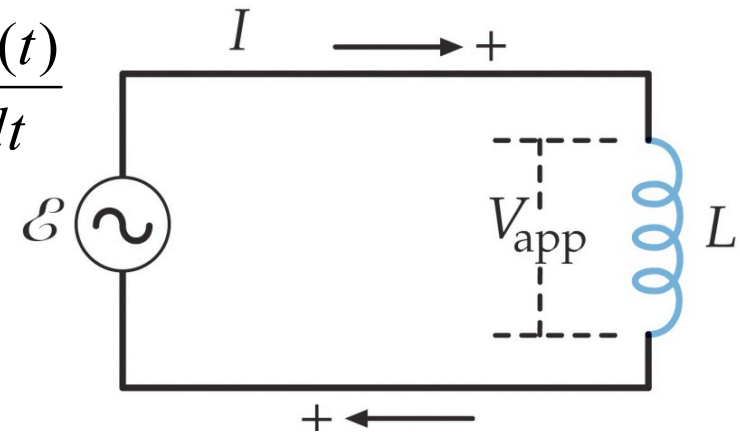
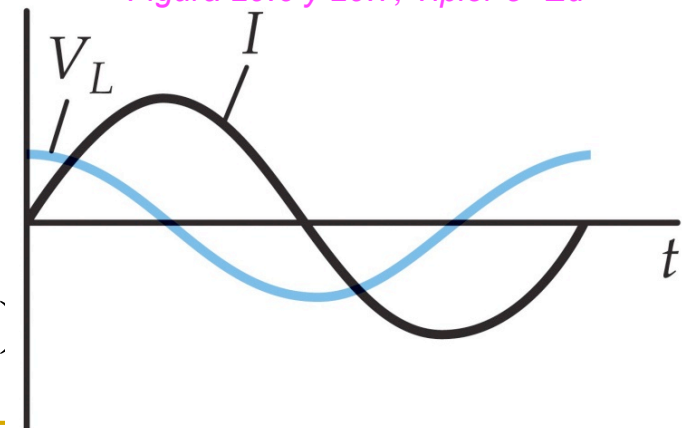


Figura 29.6 y 29.7, Tipler 5ª Ed



TEMA 4: CIRCUITOS DE CA

4.1 Impedancia RESUMEN

- Ddp entre los extremos de...:

- Resistencia iguales

$$V_0 e^{j(\omega t - \delta_V)} = R \cdot I_0 e^{j(\omega t - \delta_I)}$$

- Relación entre las funciones temporales

$$V_0 \cos(\omega t - \delta_V) = R I_0 \cos(\omega t - \delta_I)$$

- Relación entre V e I complejas

$$\tilde{V} = R \cdot \tilde{I}$$

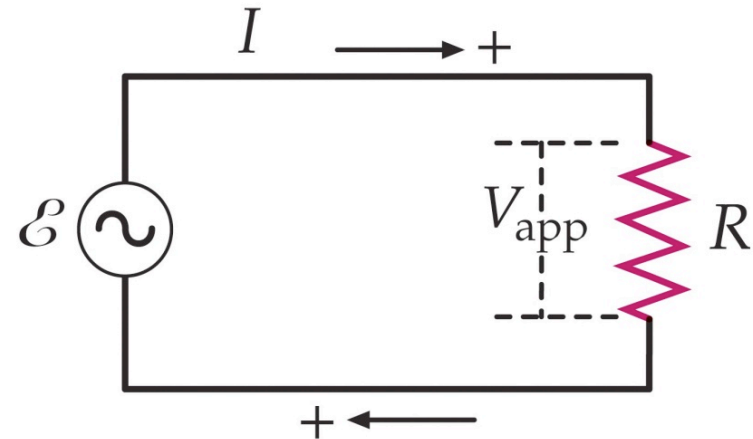
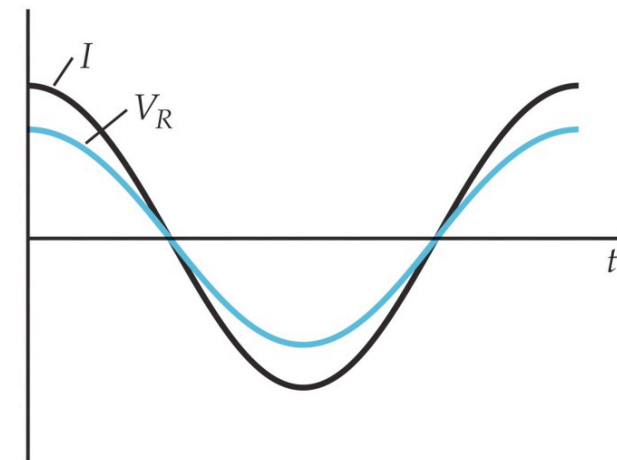


Figura 29.2 y 29.3, Tipler 5ª Ed



TEMA 4: CIRCUITOS DE CA

4.1 Impedancia RESUMEN

- Ddp entre los extremos de...:
 - Condensador

$$V_0 e^{j(\omega t - \delta_V)} = \frac{1}{jC\omega} I_0 e^{j(\omega t - \delta_I)}$$

- Relación entre las funciones temporales

$$V_0 \cos(\omega t - \delta_V) = \frac{1}{C\omega} I_0 \cos(\omega t - \delta_I - 90^\circ)$$

- Relación entre V e I complejas

$$\tilde{V} = \frac{1}{jC\omega} \tilde{I}$$

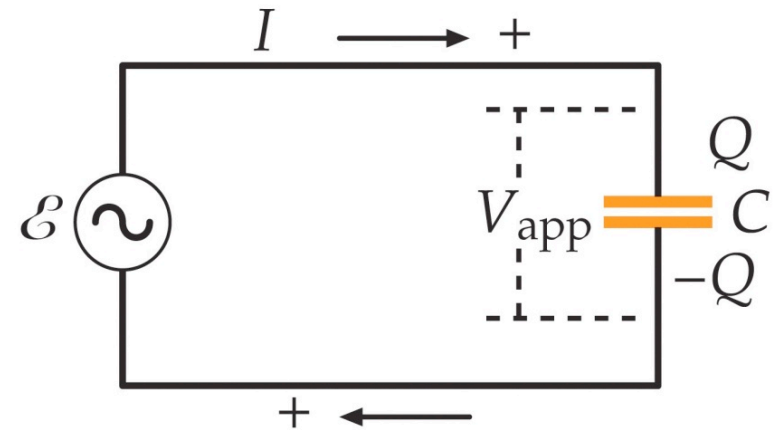
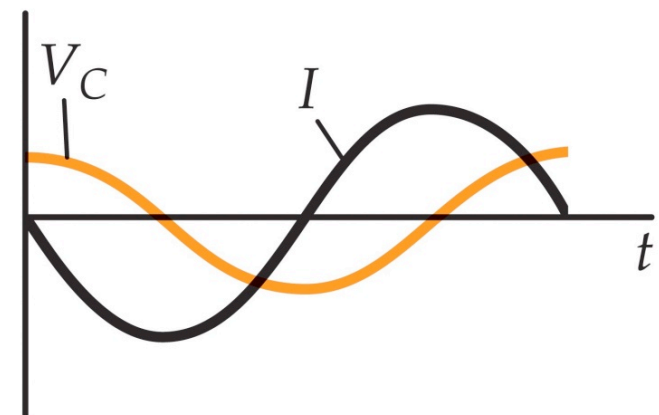


Figura 29.8 y 29.9, Tipler 5ª Ed



TEMA 4: CIRCUITOS DE CA

4.1 Impedancia RESUMEN

- Ddp entre los extremos de...:
 - Bobina

$$V_0 e^{j(\omega t - \delta_V)} = jL\omega \cdot I_0 e^{j(\omega t - \delta_I)}$$

- Relación entre las funciones temporales

$$V_0 \cos(\omega t - \delta_V) = L\omega \cdot I_0 \cos(\omega t - \delta_I + 90^\circ)$$

- Relación entre V e I complejas

$$\tilde{V} = jL\omega \cdot \tilde{I}$$

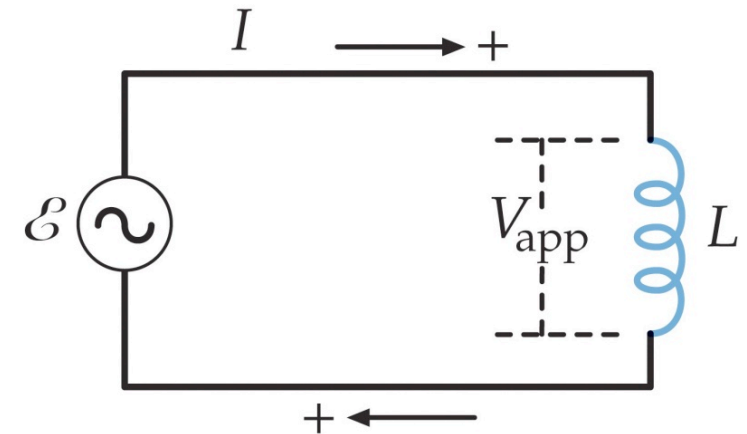
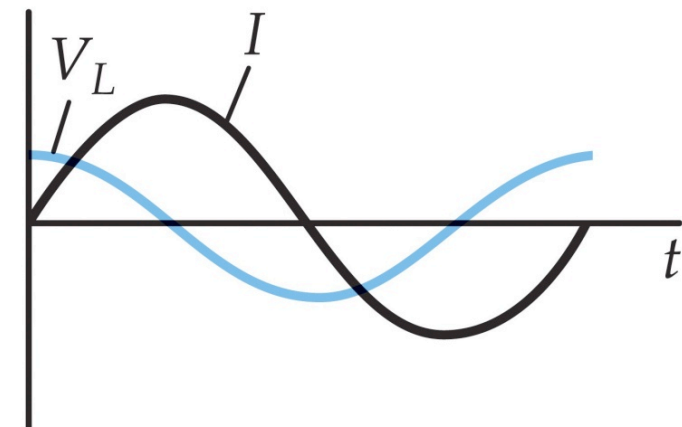


Figura 29.6 y 29.7, Tipler 5ª Ed



TEMA 4: CIRCUITOS DE CA

4.1 Impedancia LEY DE OHM GENERALIZADA

- Ddp entre los extremos de...:

- Resistencia $\tilde{V} = R \cdot \tilde{I}$

- Condensador $\tilde{V} = \frac{1}{j C \omega} \tilde{I}$

- Bobina $\tilde{V} = j L \omega \cdot \tilde{I}$

**LEY DE OHM
GENERALIZADA**

$$\tilde{V} = Z \cdot \tilde{I}$$



IMPEDANCIA

Z

TEMA 4: CIRCUITOS DE CA

4.1 Impedancia LEY DE OHM GENERALIZADA

- Ddp entre los extremos de...:

- Impedancia de una resistencia $Z = R$

$$\frac{1}{j} = \frac{j}{j \cdot j} = \frac{j}{\sqrt{-1} \cdot \sqrt{-1}} = \frac{j}{-1} = -j$$

- Impedancia de un condensador $Z = \frac{1}{j C \omega} = \frac{-j}{C \omega}$

- Impedancia de una bobina $Z = j L \omega$

TEMA 4: CIRCUITOS DE CA

4.2 Circuito serie LCR

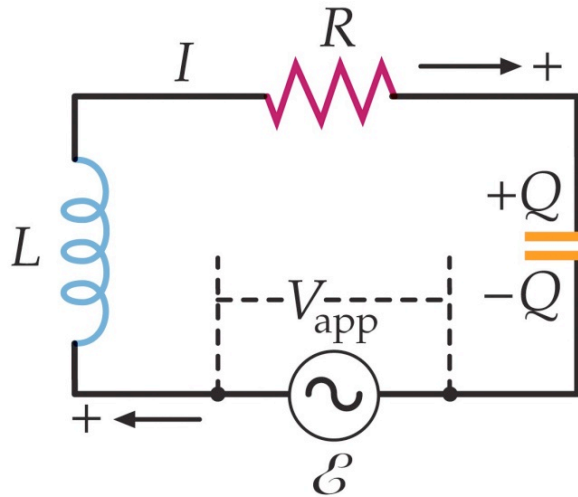


Figura 29.13, Tipler 5ª Ed

$$\varepsilon(t) = V_L(t) + V_R(t) + V_C(t)$$

sustituyendo

$$\varepsilon(t) = L \frac{dI(t)}{dt} + R I(t) + \frac{1}{C} \int I(t) dt$$

derivando

$$C \frac{d\varepsilon(t)}{dt} = L \frac{d^2 I(t)}{dt^2} + R \frac{dI(t)}{dt} + \frac{1}{C} I(t)$$

complejos

$$\frac{d\tilde{\varepsilon}}{dt} = L \frac{d^2 \tilde{I}}{dt^2} + R \frac{d\tilde{I}}{dt} + \frac{1}{C} \tilde{I}$$

derivando

$$j\omega \tilde{\varepsilon} = L(j\omega)^2 \tilde{I} + R(j\omega)\tilde{I} + \frac{1}{C} \tilde{I}$$

dividiendo por $j\omega$

$$\tilde{\varepsilon} = \left(R + j\left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right) \right) \tilde{I}$$

$$\tilde{\varepsilon} = \left(jL\omega + R + \frac{1}{jC\omega} \right) \tilde{I}$$

$$\tilde{\varepsilon} = jL\omega \tilde{I} + R \tilde{I} + \frac{1}{jC\omega} \tilde{I}$$

TEMA 4: CIRCUITOS DE CA

4.2 Circuito serie LCR

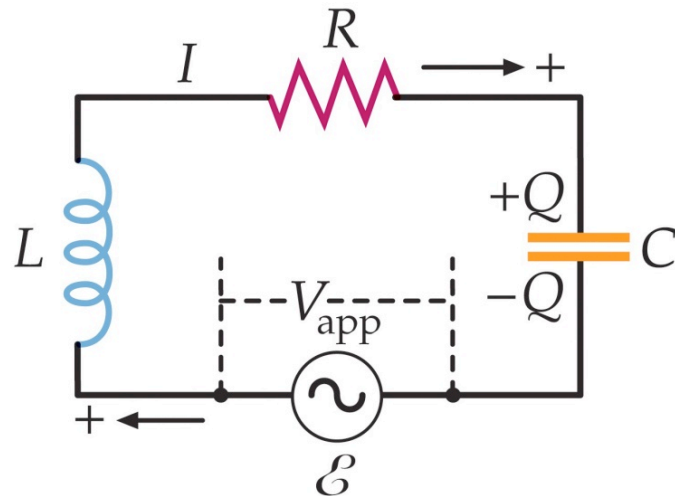


Figura 29.13, Tipler 5ª Ed

- Impedancia equivalente del circuito LCR

$$\tilde{I} = \frac{\tilde{\varepsilon}}{Z_{equ}} \quad \Longrightarrow \quad Z_{equ} = R + j\left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)$$

$$\tilde{\varepsilon} = \left(R + j\left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right) \right) \tilde{I}$$

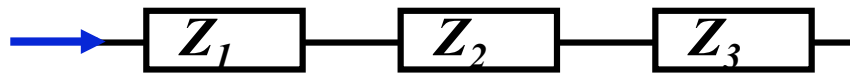
- Despejando:

$$\tilde{I} = \frac{\tilde{\varepsilon}}{R + j\left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)}$$

TEMA 4: CIRCUITOS DE CA

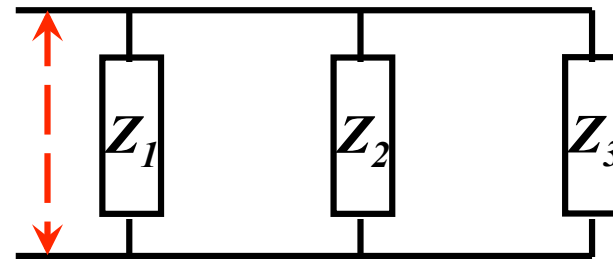
4.3 Circuito serie LCR: asociación de impedancias

- En serie: Por ellas pasa la misma corriente

$$Z_s = Z_1 + Z_2 + Z_3 + \dots$$


- En paralelo: Están sometidas a la misma diferencia de potencial

$$\frac{1}{Z_p} = \frac{1}{Z_1} + \frac{1}{Z_2} + \frac{1}{Z_3} + \dots$$



- Resolución de circuitos de una malla: igual que CC, pero con formulismo de los números complejos