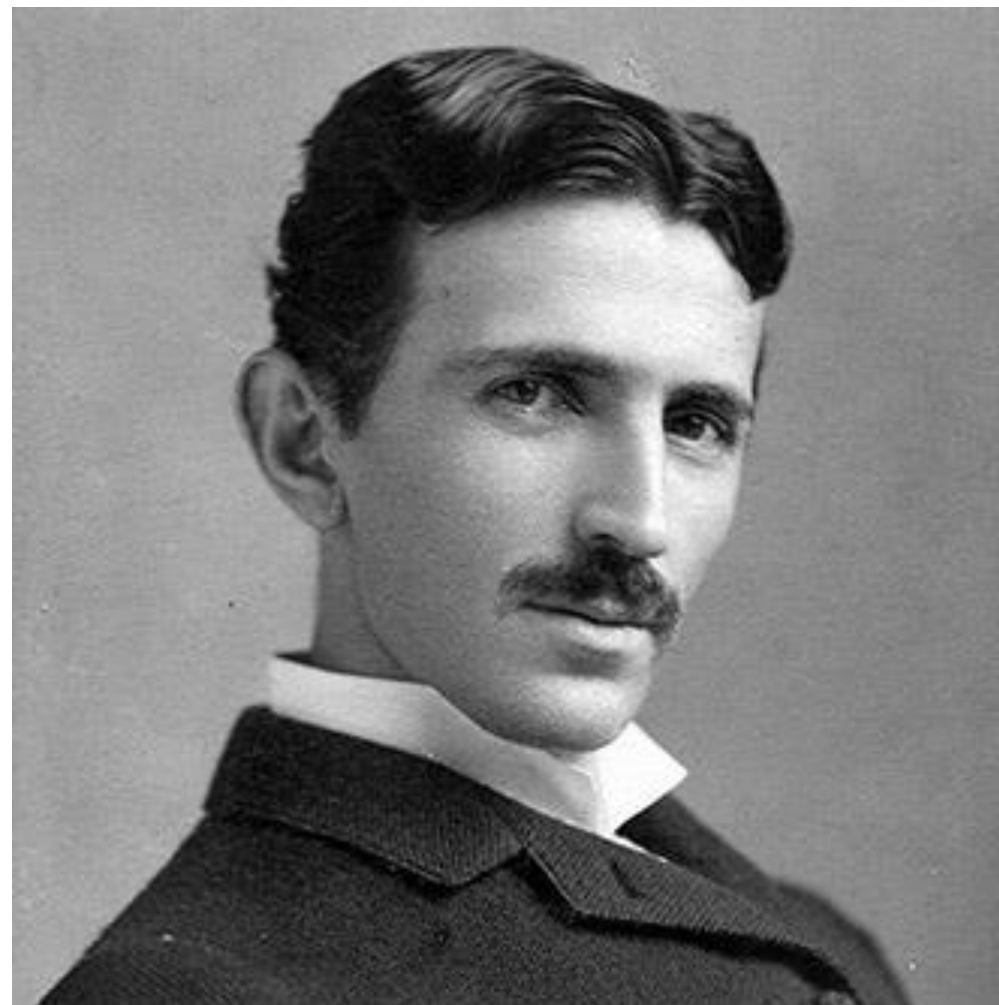




STEINMETZ



TESLA

La **alterna senoidal** es una señal o función que depende del tiempo de la siguiente manera:

$$u(t) = U_{m\acute{a}x} \cdot \text{sen}(\omega t)$$

$U_{m\acute{a}x}$: amplitud en [V], si fuera tensión

ω : pulsación en [rad/s]

Además $T = 2\pi / \omega$

En el estudio que sigue deben tenerse en cuenta las ecuaciones constitutivas de los elementos de circuito

$$u_R = i \cdot R$$

$$i_R = \frac{u}{R}$$

$$u_C(t) = \frac{1}{C} \int i(t) \cdot dt$$

$$i_C(t) = C \cdot \frac{du}{dt}$$

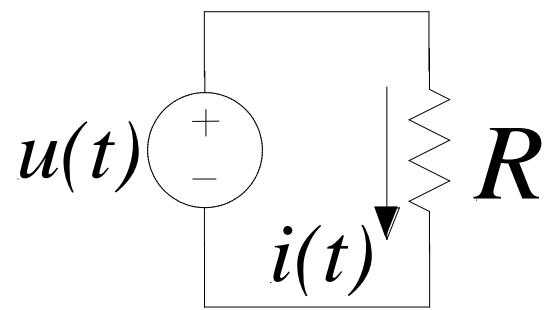
$$i_L(t) = \frac{1}{L} \int u(t) \cdot dt$$

$$u_L(t) = L \cdot \frac{di}{dt}$$



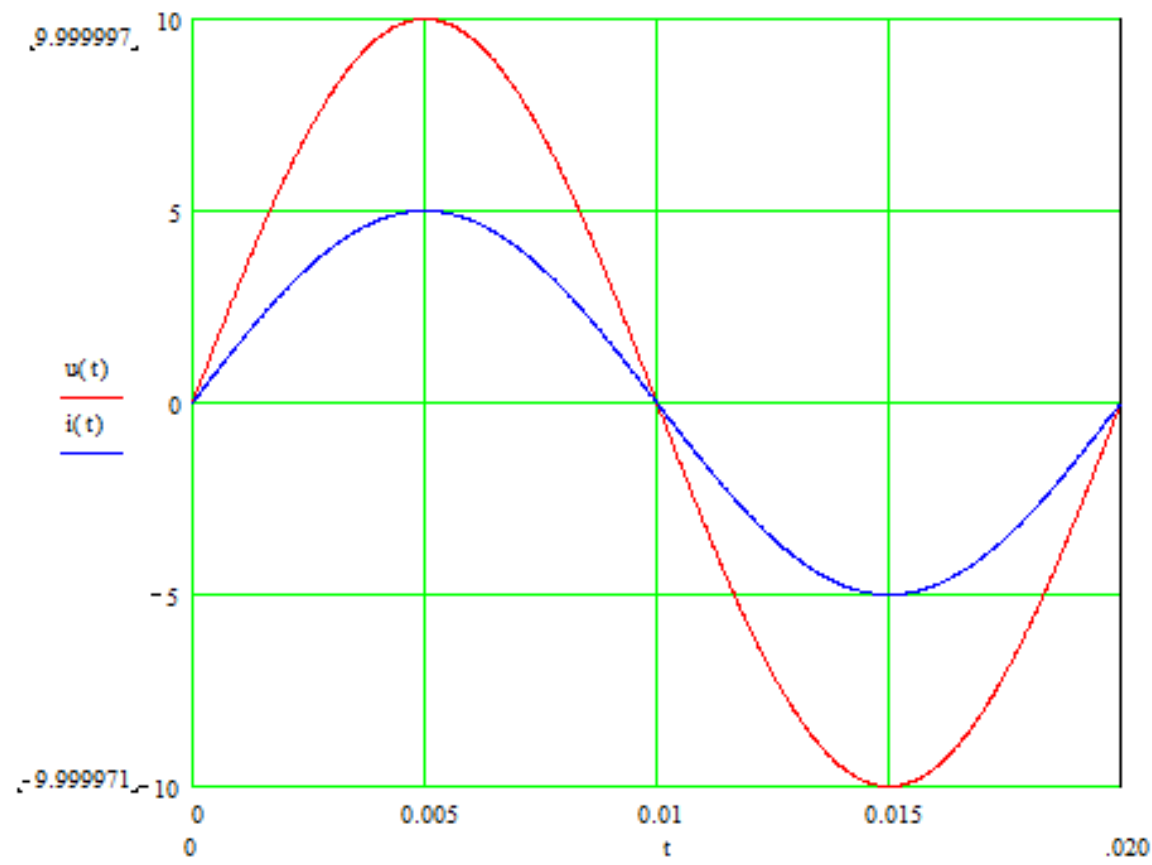
EXCITACIONES Y RESPUESTAS

Si se **excita** un resistor de resistencia **R** mediante una tensión senoidal, la **respuesta** es una corriente, también senoidal, que **está en fase** con la tensión y cuya amplitud **$I_{máx}$ vale $U_{máx}/R$** ← ¿Por qué?



$$u(t) = U_{máx} \cdot \text{sen}(\omega t)$$

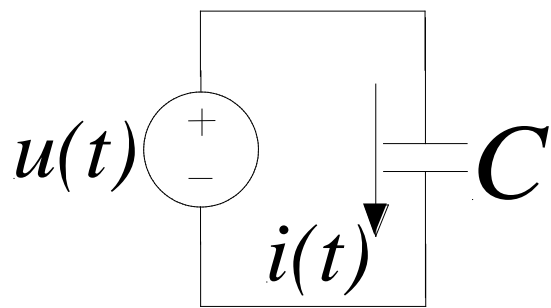
$$i(t) = I_{máx} \cdot \text{sen}(\omega t)$$



EXCITACIONES Y RESPUESTAS

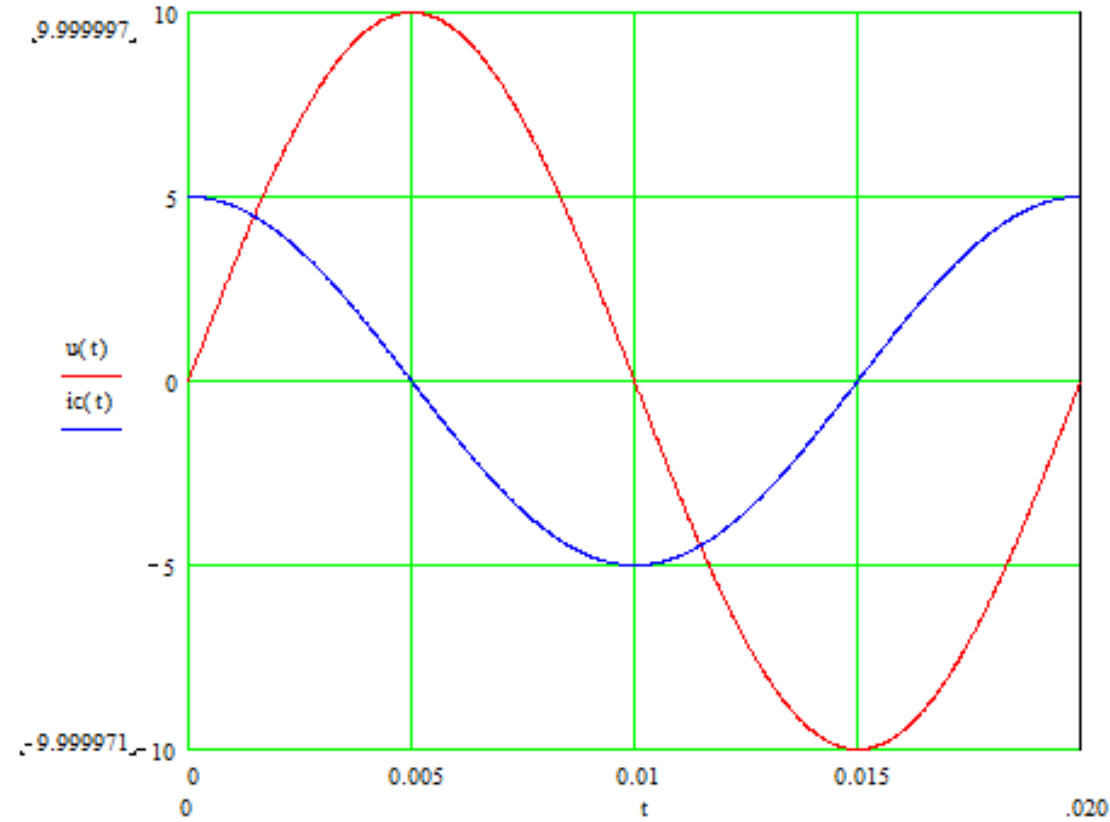
Si se **excita** un capacitor de capacitancia C mediante una tensión senoidal, la **respuesta** es una corriente, también senoidal, que está **adelantada** 90° respecto de la tensión y cuya amplitud $I_{máx}$ vale $\frac{U_{máx}}{1/\omega \cdot C}$ ➡ $i_c(t) = C \cdot \frac{du}{dt}$

¿De dónde salen?



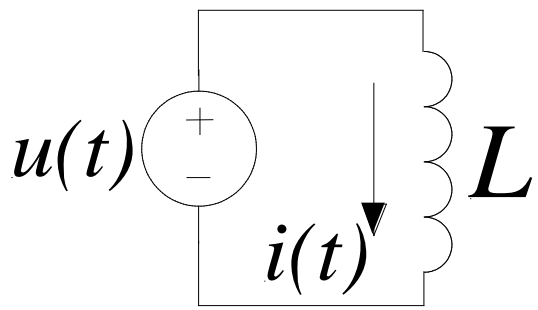
$u(t) = U_{máx} \cdot sen(\omega t)$

$i(t) = I_{máx} \cdot sen(\omega t + \frac{\pi}{2})$



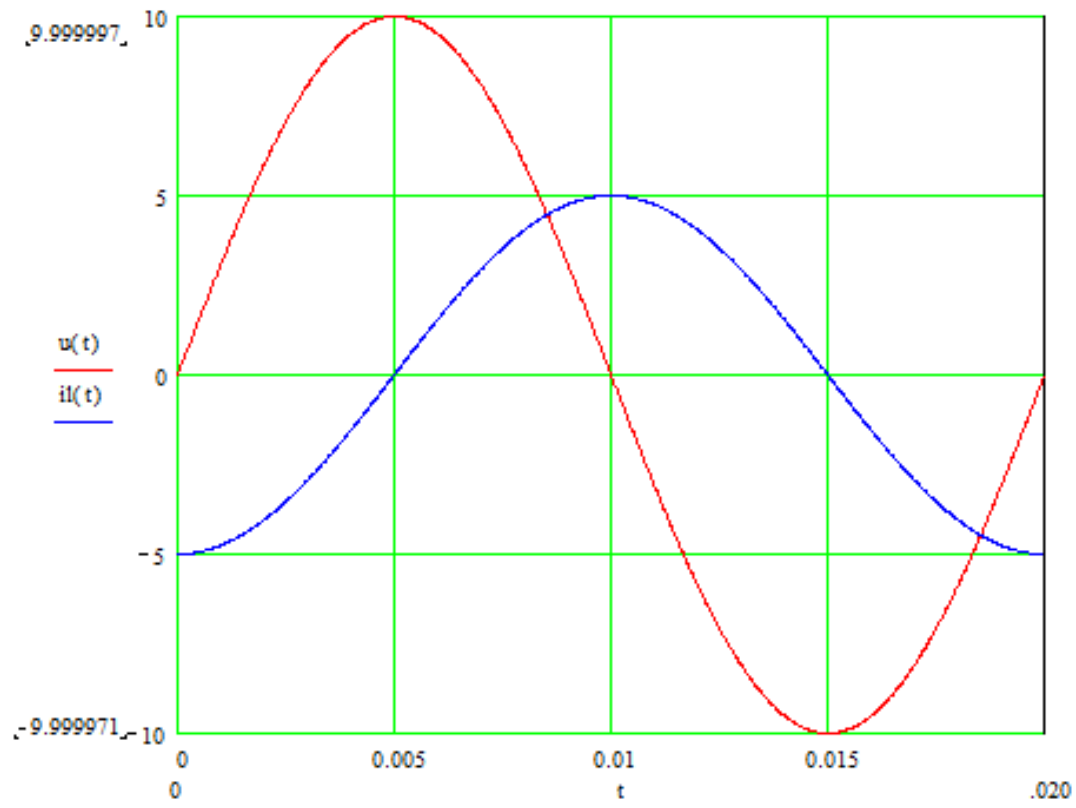
EXCITACIONES Y RESPUESTAS

Si se **excita** un inductor de inductancia L mediante una tensión senoidal, la **respuesta** es una corriente, también senoidal, que está **atrasada 90°** respecto de la tensión y cuya amplitud $I_{máx}$ vale $\frac{U_{máx}}{\omega \cdot L}$ *¿De dónde salen?* $i_L(t) = \frac{1}{L} \int u(t) \cdot dt$



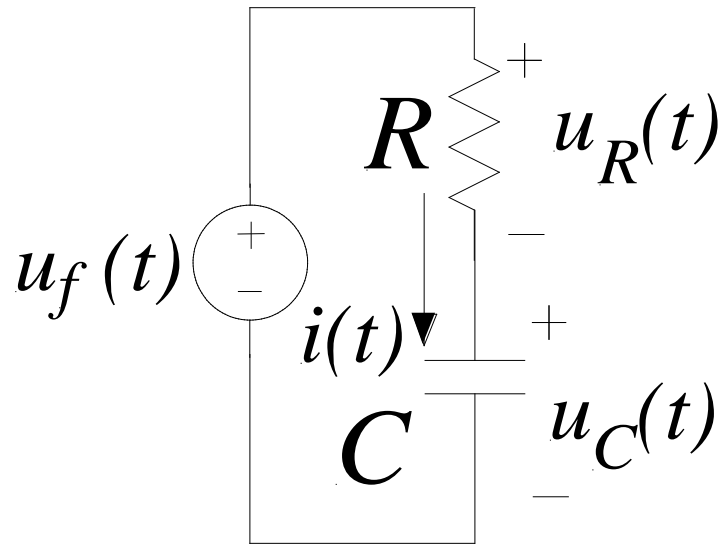
$$u(t) = U_{máx} \cdot \text{sen}(\omega t)$$

$$i(t) = I_{máx} \cdot \text{sen}(\omega t - \frac{\pi}{2})$$



EXCITACIONES Y RESPUESTAS

Para la combinación resistor-capacitor en serie



$$u_f(t) = U_{f\text{máx}} \cdot \text{sen}(\omega t)$$

$$u_f(t) = u_R(t) + u_C(t) \quad \text{por LKT}$$

$$\text{Luego} \quad u_f(t) = R \cdot i(t) + \frac{1}{C} \int i(t) dt$$

$$\Rightarrow \frac{du_f(t)}{dt} = R \cdot \frac{di(t)}{dt} + \frac{1}{C} \cdot i(t)$$

La solución particular para el **estado permanente** vale

$$i(t) = I_{\text{máx}} \cdot \text{sen}(\omega t + \theta)$$

$$\Rightarrow I_{\text{máx}} = \frac{U_{f\text{máx}}}{\sqrt{R^2 + \left(\frac{1}{\omega C}\right)^2}}$$

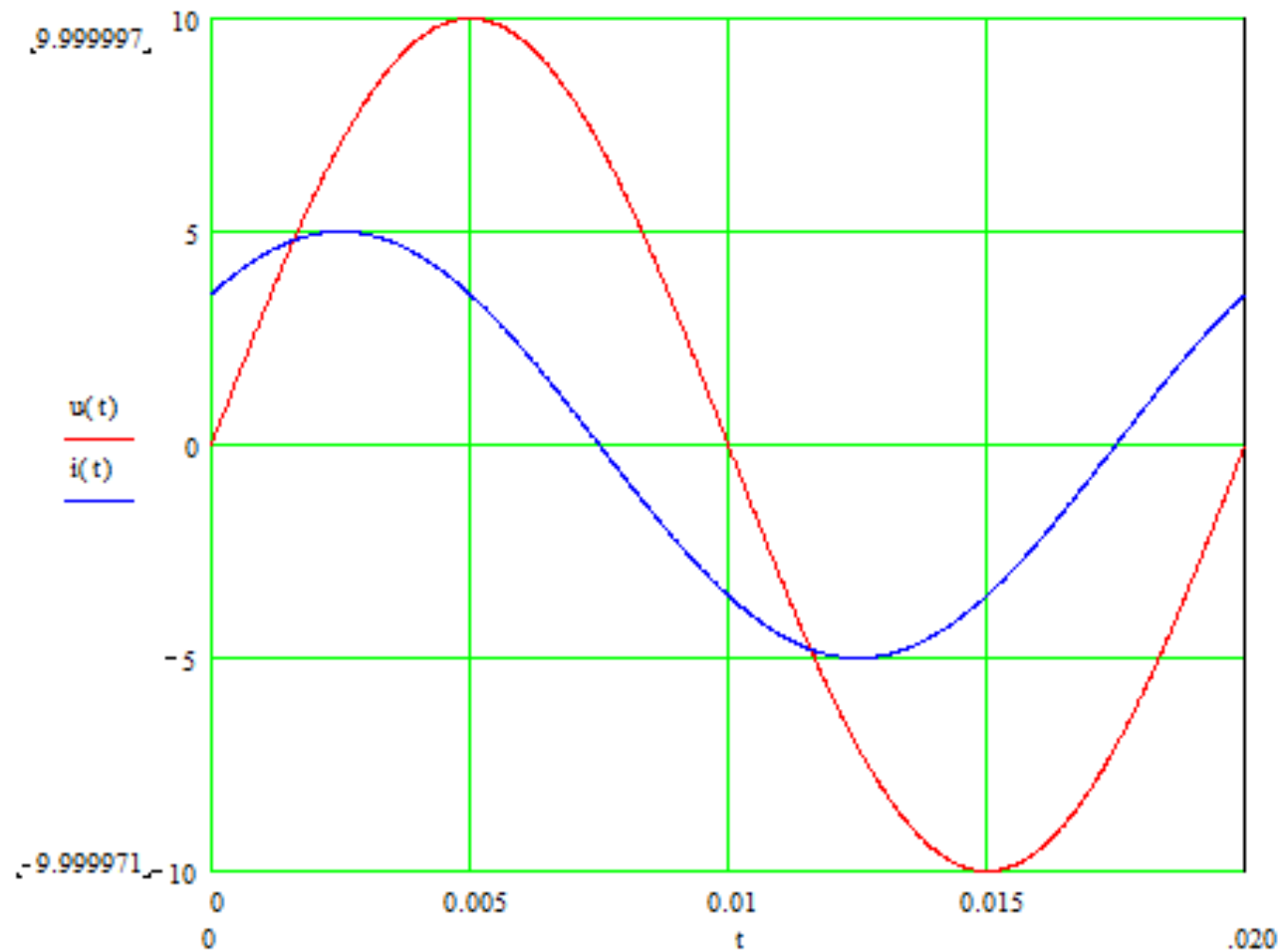
$$\theta = \text{arc tg} \left(\frac{1 / \omega C}{R} \right)$$

$$u(t) = U_{\text{máx}} \cdot \text{sen}(\omega t)$$

$$i(t) = I_{\text{máx}} \cdot \text{sen}(\omega t + \theta)$$

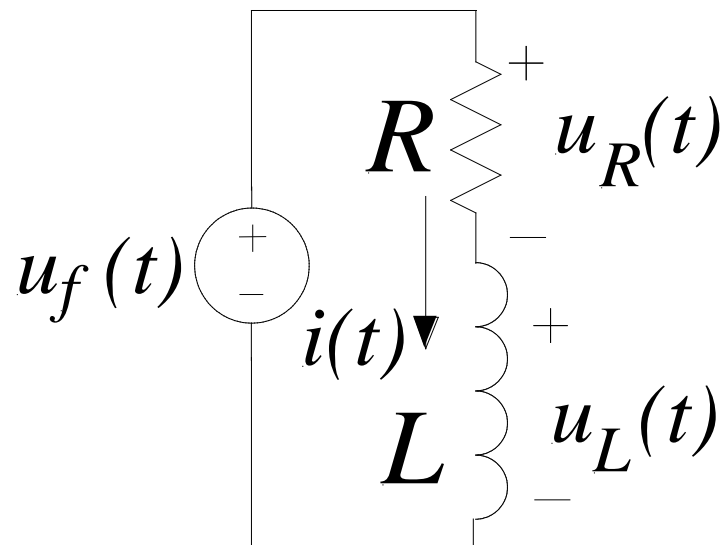
$$I_{\text{máx}} = \frac{U_{f \text{ máx}}}{\sqrt{R^2 + \left(\frac{1}{\omega C}\right)^2}}$$

$$\theta = \text{arctg}\left(\frac{1 / \omega C}{R}\right)$$



EXCITACIONES Y RESPUESTAS

Para la combinación resistor-inductor en serie



$$u_f(t) = U_{f\text{máx}} \cdot \text{sen}(\omega t)$$

$$u_f(t) = u_R(t) + u_L(t) \quad \text{por LKT}$$

$$\text{Luego} \quad u_f(t) = R \cdot i(t) + L \cdot \frac{di(t)}{dt}$$

La solución particular para el **estado permanente** vale

$$i(t) = I_{\text{máx}} \cdot \text{sen}(\omega t - \theta)$$



$$I_{\text{máx}} = \frac{U_{f\text{máx}}}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}}$$

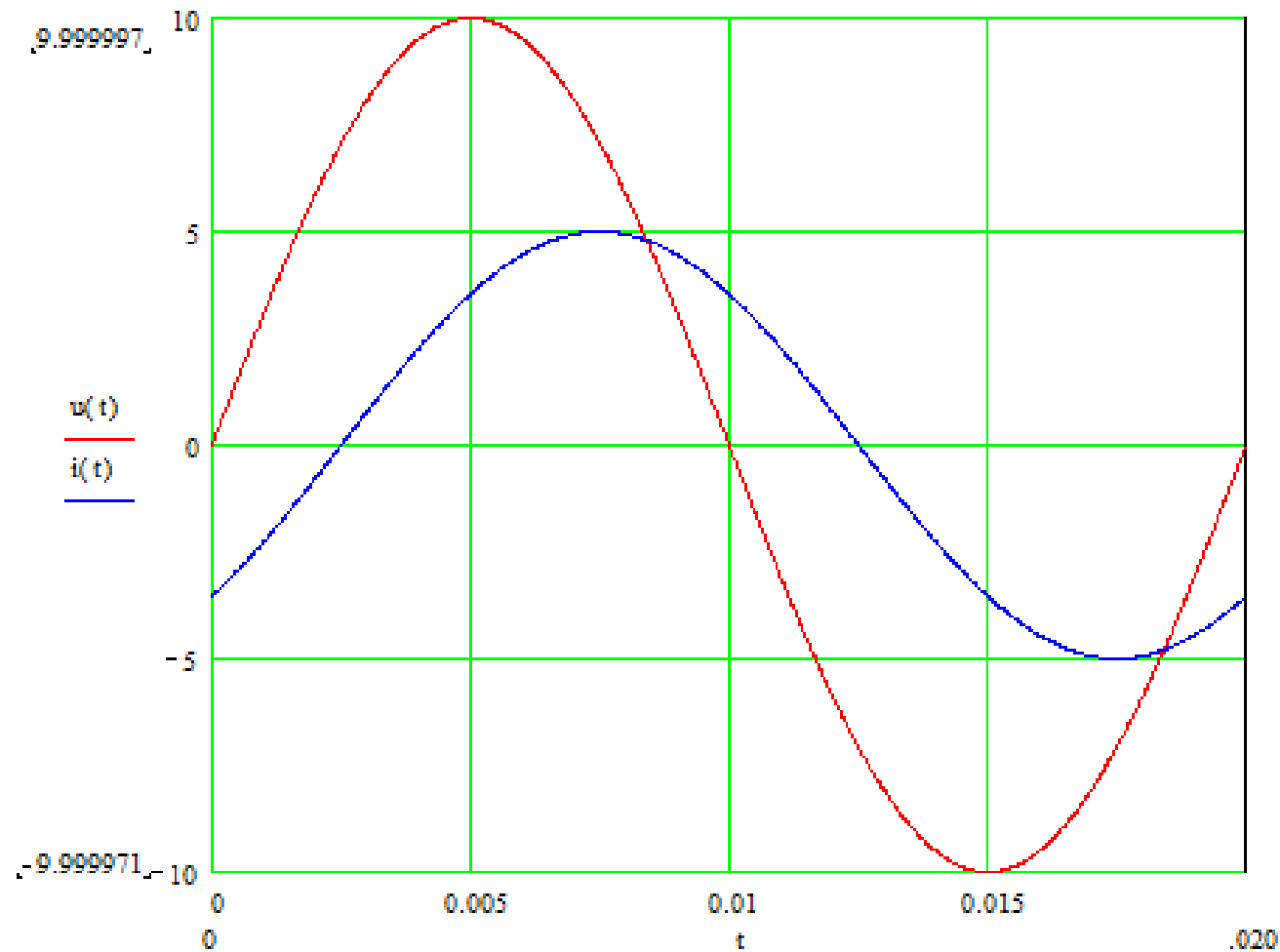
$$\theta = \text{arc tg} \left(\frac{\omega L}{R} \right)$$

$$u(t) = U_{m\acute{a}x} \cdot \text{sen}(\omega t)$$

$$i(t) = I_{m\acute{a}x} \cdot \text{sen}(\omega t - \theta)$$

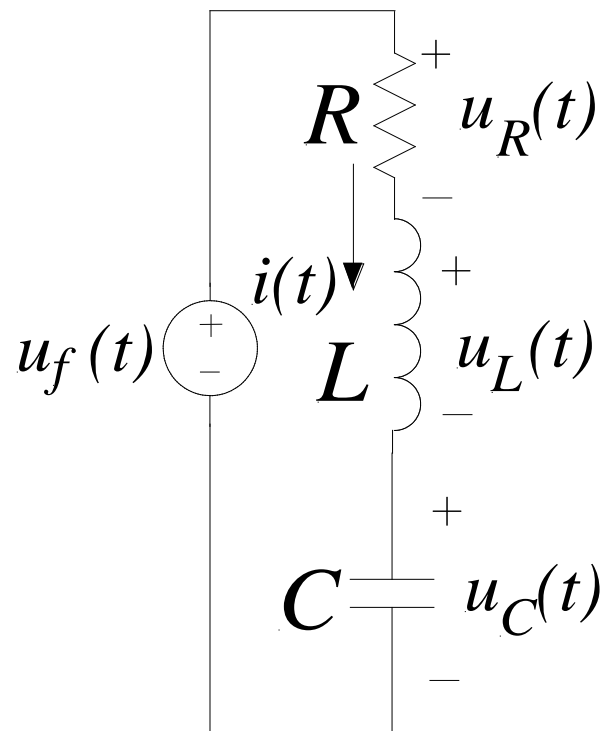
$$I_{m\acute{a}x} = \frac{U_{f m\acute{a}x}}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}}$$

$$\theta = \text{arctg}\left(\frac{\omega L}{R}\right)$$



EXCITACIONES Y RESPUESTAS

Para la combinación resistor-inductor-capacitor en serie



$$u_f(t) = U_{f\text{máx}} \cdot \text{sen}(\omega t)$$

$$u_f(t) = u_R(t) + u_L(t) + u_C(t) \quad \text{por LKT}$$

$$\text{Luego} \quad u_f(t) = R \cdot i(t) + L \cdot \frac{di(t)}{dt} + \frac{1}{C} \int i(t) \cdot dt$$

$$\Rightarrow \frac{du_f(t)}{dt} = R \cdot \frac{di(t)}{dt} + L \cdot \frac{d^2 i(t)}{dt^2} + \frac{1}{C} \cdot i(t)$$

La solución particular para el **estado permanente** vale

$$i(t) = I_{\text{máx}} \cdot \text{sen}(\omega t \pm \theta)$$



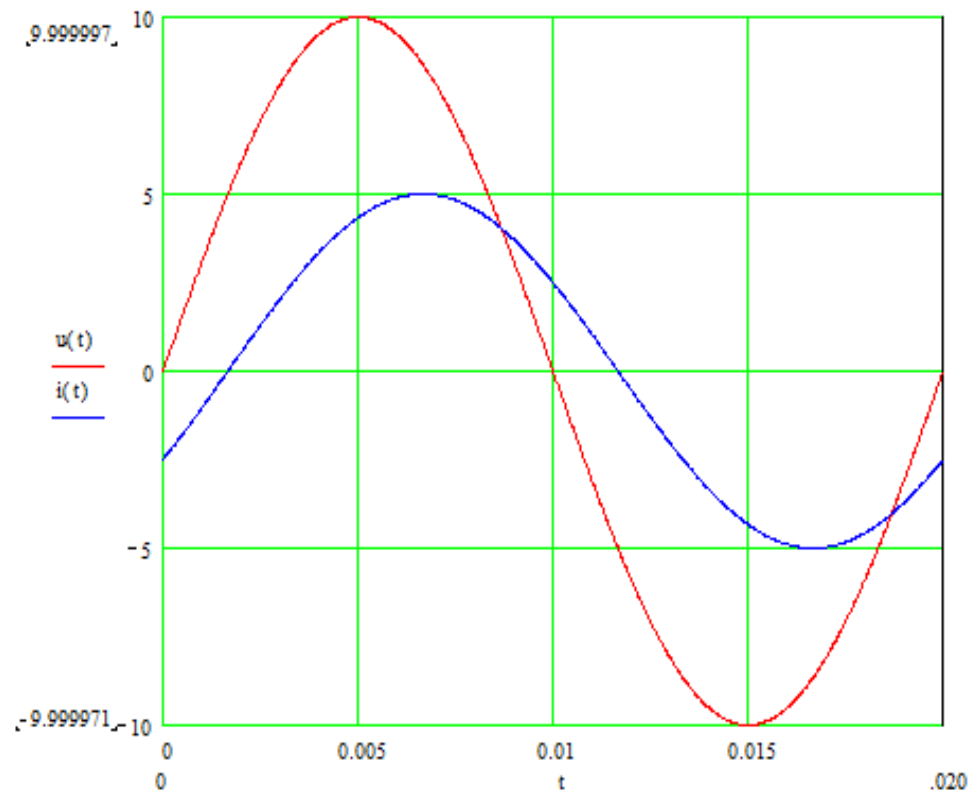
$$I_{\text{máx}} = \frac{U_{f\text{máx}}}{\sqrt{R^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C} \right)^2}}$$

$$\theta = \text{arctg} \left(\frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R} \right)$$

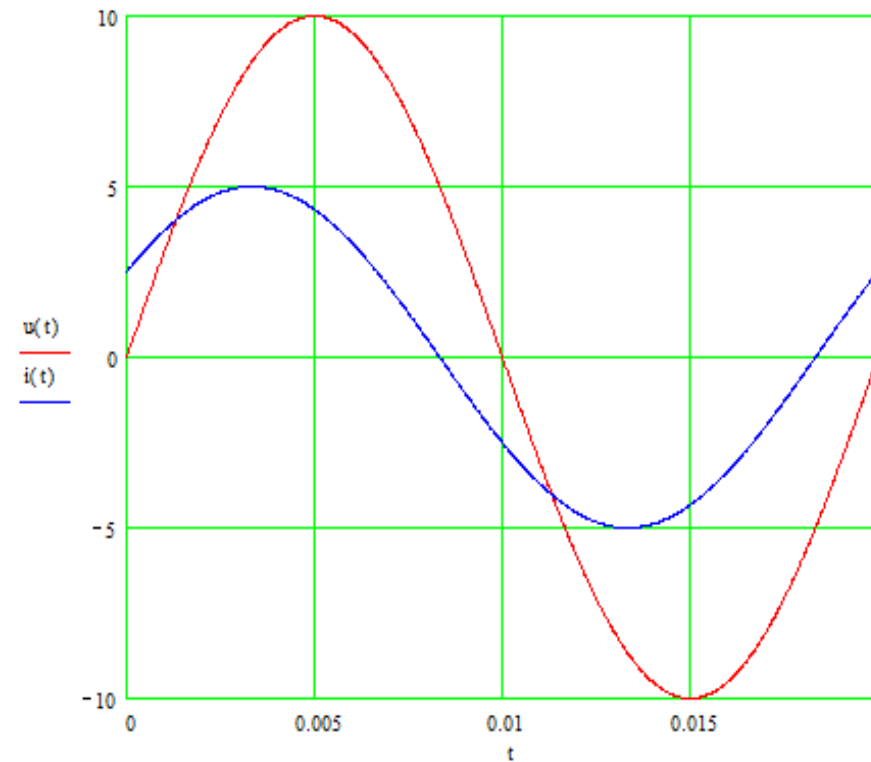
$$u(t) = U_{m\acute{a}x} \cdot \text{sen}(\omega t)$$

$$i(t) = I_{m\acute{a}x} \cdot \text{sen}(\omega t \pm \theta)$$

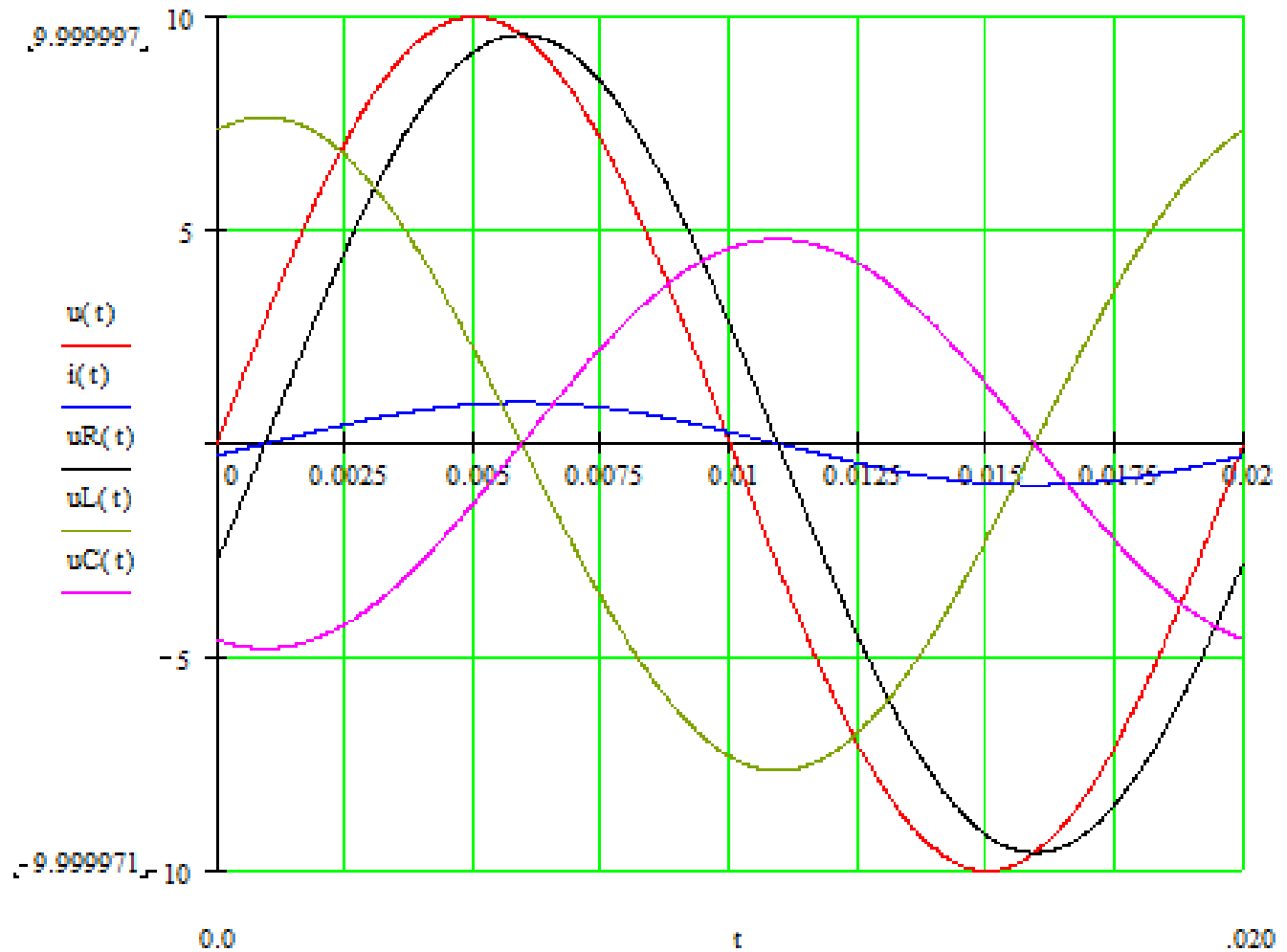
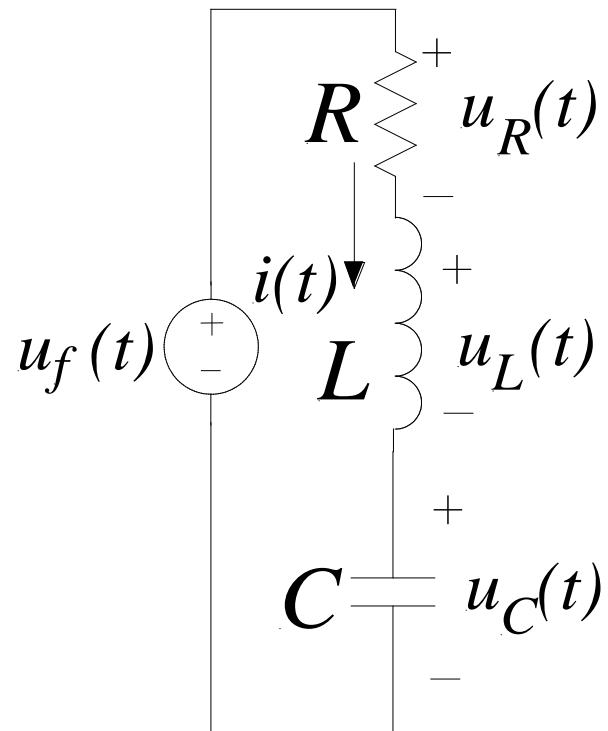
$$I_{m\acute{a}x} = \frac{U_{f\ m\acute{a}x}}{\sqrt{R^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}} \quad \theta = \text{arc tg} \left(\frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R} \right)$$



Predomina el efecto **inductivo**

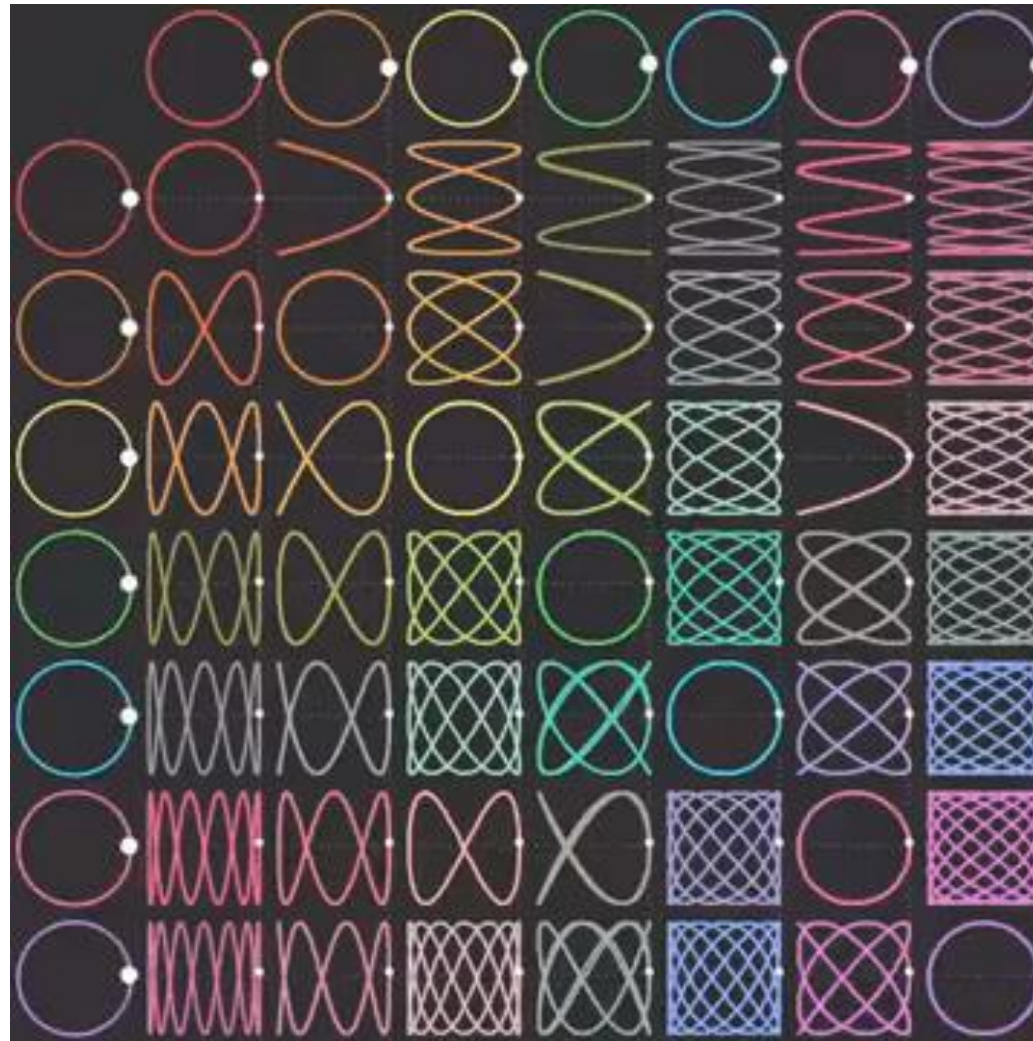


Predomina el efecto **capactivo**



EJERCICIO: Resolver planteando todos los circuitos duales de los vistos

Figuras de Lissajous



FASOR

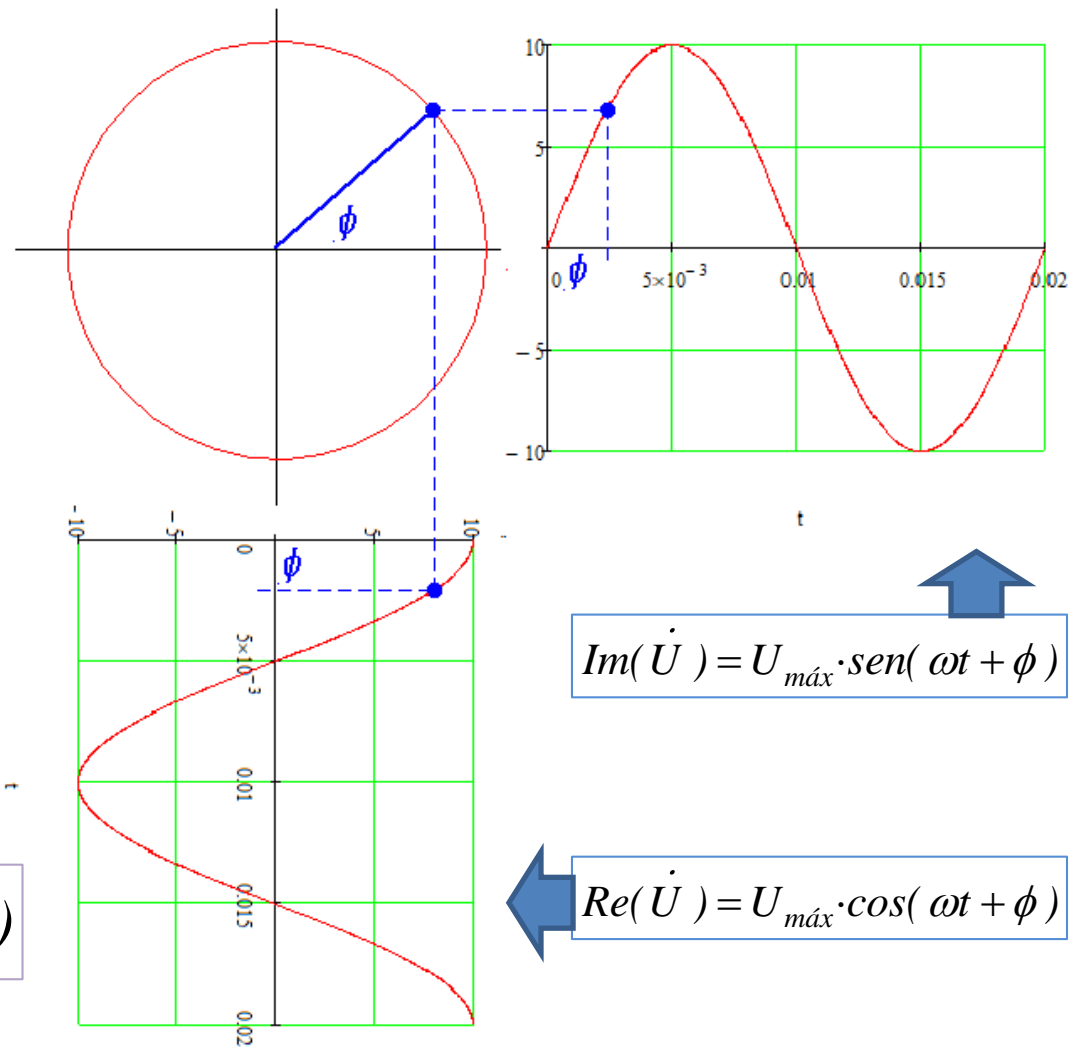
Las complicaciones para el análisis de circuitos en CA senoidal justifica la utilización de una herramienta matemática relacionada con los números complejos en la aplicación de las leyes de Ohm y Kirchhoff.

Surge así el concepto del **FASOR**.

El fasor es una función armónica compleja dependiente del tiempo, compuesta por la combinación de dos funciones, seno y coseno, respectivamente.

Matemáticamente se representa mediante la identidad de Euler, la cual surge de la teoría de los números complejos, resultando:

$$\dot{U} = U_{\text{máx}} \cdot e^{j(\omega \cdot t + \phi)} = U_{\text{máx}} \cdot \cos(\omega t + \phi) + jU_{\text{máx}} \cdot \text{sen}(\omega t + \phi)$$



FASOR

Por lo tanto, para vincular un fasor con su correspondiente función trigonométrica pueden utilizarse las equivalencias ya vistas:

$$\boxed{Re(\dot{U}) = U_{m\acute{a}x} \cdot \cos(\omega t + \phi)} \quad \text{ó} \quad \boxed{Im(\dot{U}) = U_{m\acute{a}x} \cdot \text{sen}(\omega t + \phi)}$$

con $\dot{U} = U_{m\acute{a}x} \cdot e^{j(\omega \cdot t + \phi)} = U_{m\acute{a}x} \cdot \cos(\omega t + \phi) + jU_{m\acute{a}x} \cdot \text{sen}(\omega t + \phi)$

Debe destacarse que un fasor $\dot{U} = U_{m\acute{a}x} \cdot e^{j\omega \cdot t}$ **es equivalente a** $\Rightarrow u(t) = U_{m\acute{a}x} \cdot \text{sen}(\omega t)$

Se puede representar un fasor por un número complejo simplemente teniendo en cuenta lo siguiente:

$$\dot{U} = U_{m\acute{a}x} \cdot e^{j(\omega \cdot t + \phi)} = \underbrace{U_{m\acute{a}x}}_{\text{amplitud}} \cdot \underbrace{e^{j\omega \cdot t}}_{\text{dependencia temporal}} \cdot \underbrace{e^{j\phi}}_{\text{fase}} = \underline{U} \cdot e^{j\omega \cdot t} \quad \Rightarrow \quad \underline{U} = U_{m\acute{a}x} \cdot e^{j\phi}$$

Además, la pulsación de **TODAS** las señales presentes en el circuito debe ser la misma.

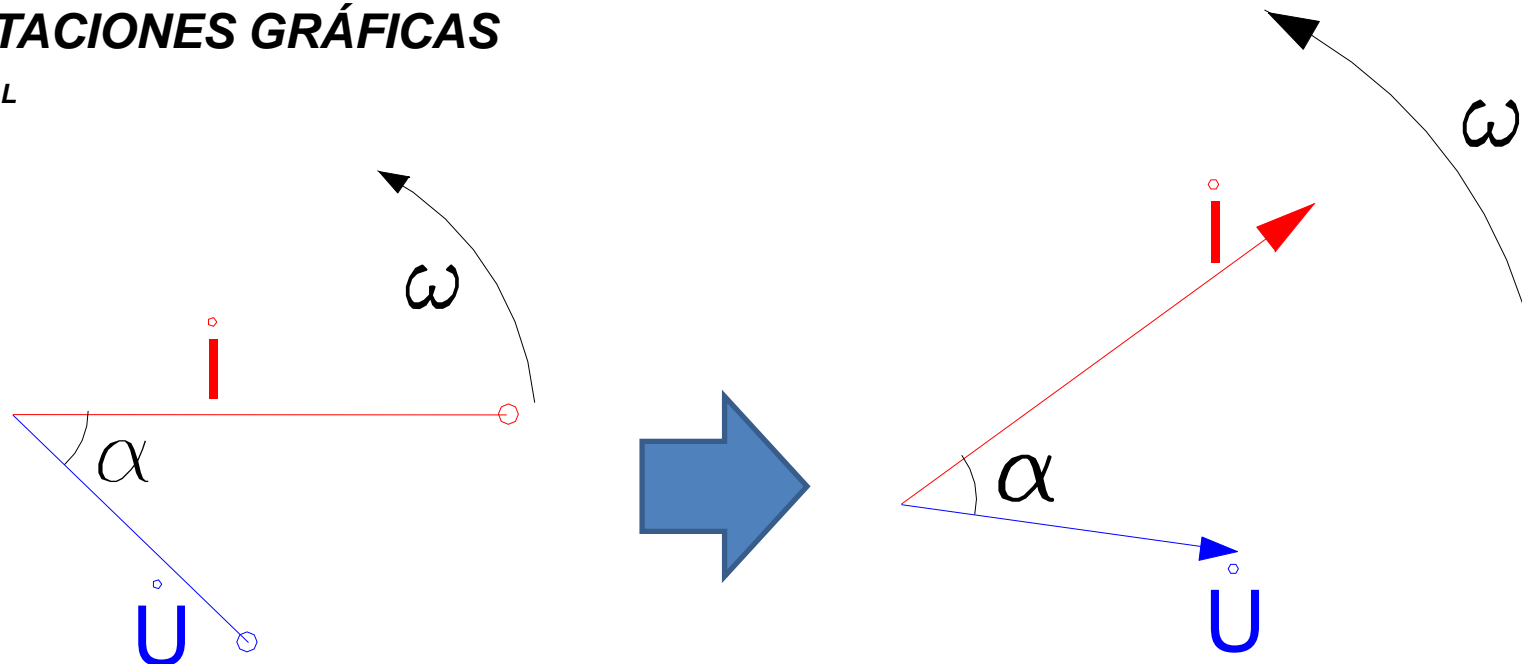
FASOR

Si $u(t)=U_{\text{máx}}\text{sen}(\omega t+\phi)$ es una tensión, luego $\dot{U}=U_{\text{máx}}e^{j(\omega t+\phi)}$ es su fasor equivalente, y $\underline{U}=U_{\text{máx}}e^{j\phi}$ es su número complejo equivalente.

Igualmente, si $i(t)$ es una corriente que varía en función del tiempo, $\dot{I}=I_{\text{máx}}e^{j(\omega t+\phi+\alpha)}$ es una corriente desfasada de la tensión anterior un ángulo α , y expresada por su fasor equivalente.

REPRESENTACIONES GRÁFICAS

DIAGRAMA FASORIAL



Un fasor **no**
es un vector

FASOR E IMPEDANCIA COMPLEJA

La aplicación de la ley de Ohm a los dos fasores anteriores da como resultado:

$$\frac{\dot{U}}{\dot{I}} = \frac{U_{\text{máx}} \cdot e^{j\omega t}}{I_{\text{máx}} \cdot e^{j(\omega t + \alpha)}} = \frac{U_{\text{máx}}}{I_{\text{máx}}} e^{-j\alpha} = |\underline{Z}| \cdot e^{-j\alpha} = \underline{Z}$$

\underline{Z} es un **número complejo** (**no es un fasor**)



IMPEDANCIA COMPLEJA



La impedancia compleja es una expresión que caracteriza el comportamiento de una red pasiva en función de la relación entre la tensión y la corriente **cuando éstas son de forma senoidal**

NÚMEROS COMPLEJOS

En función de los resultados anteriores, se puede resumir:

$\underline{U} = U_{m\acute{a}x} \cdot e^{j0}$	➡	Número complejo que representa a la tensión	➡	$u(t) = U_{m\acute{a}x} \cdot \text{sen}(\omega t)$
$\underline{I} = I_{m\acute{a}x} \cdot e^{j\alpha}$	➡	Número complejo que representa a la corriente	➡	$i(t) = I_{m\acute{a}x} \cdot \text{sen}(\omega t + \alpha)$
$\underline{Z} = \underline{Z} \cdot e^{-j\alpha}$	➡	Impedancia compleja, donde: (número complejo)	➡	$ \underline{Z} = \frac{U_{m\acute{a}x}}{I_{m\acute{a}x}} = \sqrt{R^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}$
			➡	$\alpha = \text{arc tg} \left(\frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R} \right)$

El fasor es una función que permite relacionar una función sinusoidal (corriente o tensión) con un número complejo equivalente

La impedancia es siempre un número complejo, no es un fasor.

¿Unidades?

PARTES DE UNA IMPEDANCIA

Además de la forma polar, la impedancia compleja obtenida puede expresarse en forma binómica, por ejemplo:

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

Se puede asociar cada componente de esta impedancia a los respectivos elementos de circuito (conectados “en serie”):

R RESISTENCIA: parte real, asociada a la característica de transformación irreversible de la energía

$\omega L = X_L$ **REACTANCIA INDUCTIVA:** parte imaginaria, asociada a la inductancia

$\frac{1}{\omega C} = X_C$ **REACTANCIA CAPACITIVA:** parte imaginaria, asociada a la capacitancia

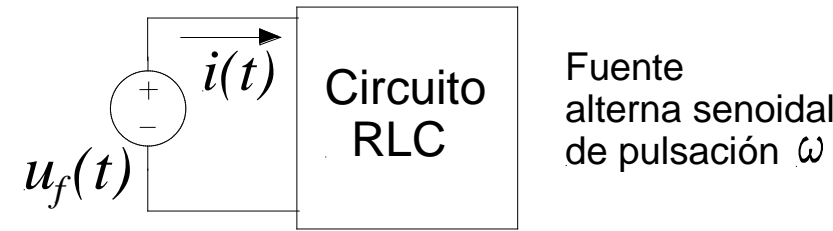
¿Unidades?

¿Representación gráfica?




Triángulo de **impedancia**

APLICACIONES



¿Impedancia equivalente del circuito o “vista” por la fuente?



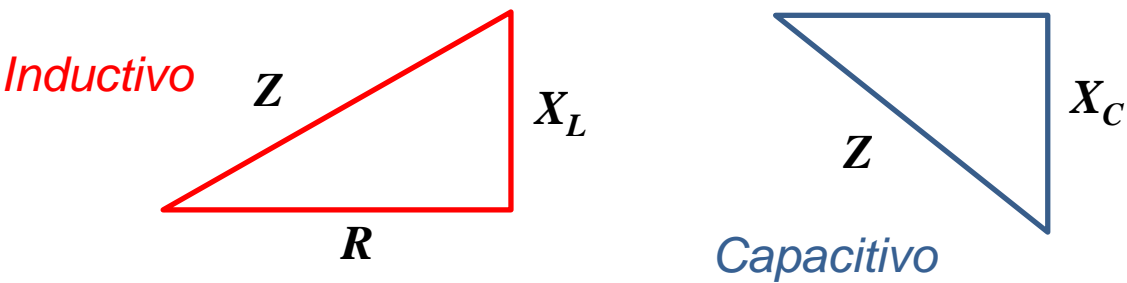
$$\underline{Z} = \frac{\dot{U}}{\dot{I}} = \frac{U_{m\acute{a}x} \cdot e^{j\omega t}}{I_{m\acute{a}x} \cdot e^{j(\omega t - \alpha)}} = \frac{U_{m\acute{a}x}}{I_{m\acute{a}x}} e^{j\alpha} = |\underline{Z}| \cdot e^{j\alpha}$$

Y como antes:

$$|\underline{Z}| = \frac{U_{m\acute{a}x}}{I_{m\acute{a}x}} = \sqrt{R^2 + \left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2}$$

$$\alpha = \arctg\left(\frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R}\right)$$

Según la **característica** de \underline{Z} se puede dibujar el triángulo de impedancia:



APLICACIONES

La expresión de la impedancia también se podría escribir $\dot{U} = \underline{Z} \cdot \dot{I}$

Recordando la forma binómica de la impedancia y desarrollando

$$\dot{U} = \underline{Z} \cdot \dot{I} = \left\{ R + j \left(\omega L - \frac{1}{\omega C} \right) \right\} \cdot \dot{I} = R\dot{I} + j\omega L\dot{I} - j\frac{1}{\omega C}\dot{I} = R\dot{I} + j\omega L\dot{I} + \frac{1}{j\omega C}\dot{I}$$

Finalmente, comparando con la expresión en función del tiempo para el circuito RLC, resulta:

$$\dot{U} = R\dot{I} + j\omega L\dot{I} + \frac{1}{j\omega C}\dot{I} \quad \longleftrightarrow \quad u_f(t) = R \cdot i(t) + L \cdot \frac{di(t)}{dt} + \frac{1}{C} \int i(t) \cdot dt$$

Por lo cual se puede asociar un operador $j\omega$ a las operaciones derivada e integral de la siguiente manera:

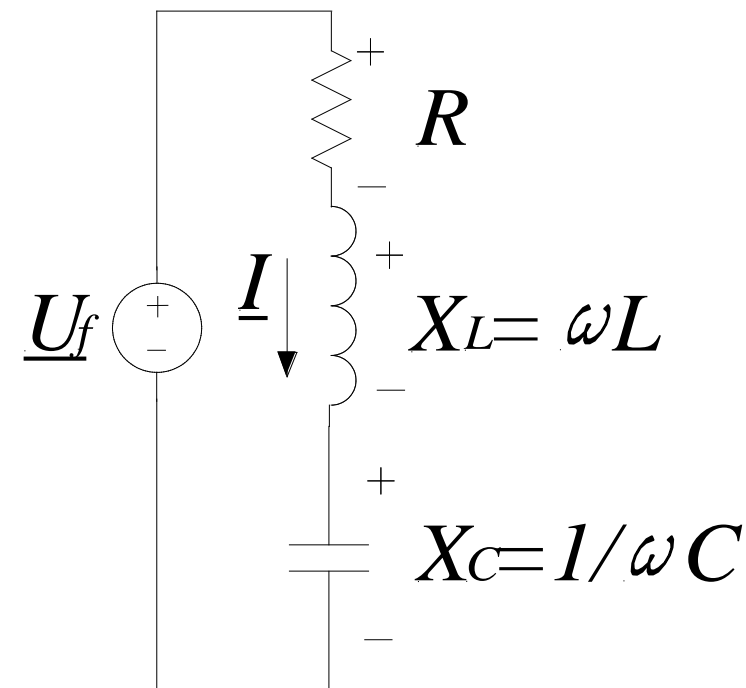
$$j\omega \rightarrow \frac{d}{dt} \quad y \quad \frac{1}{j\omega} \rightarrow \int dt$$

APLICACIONES

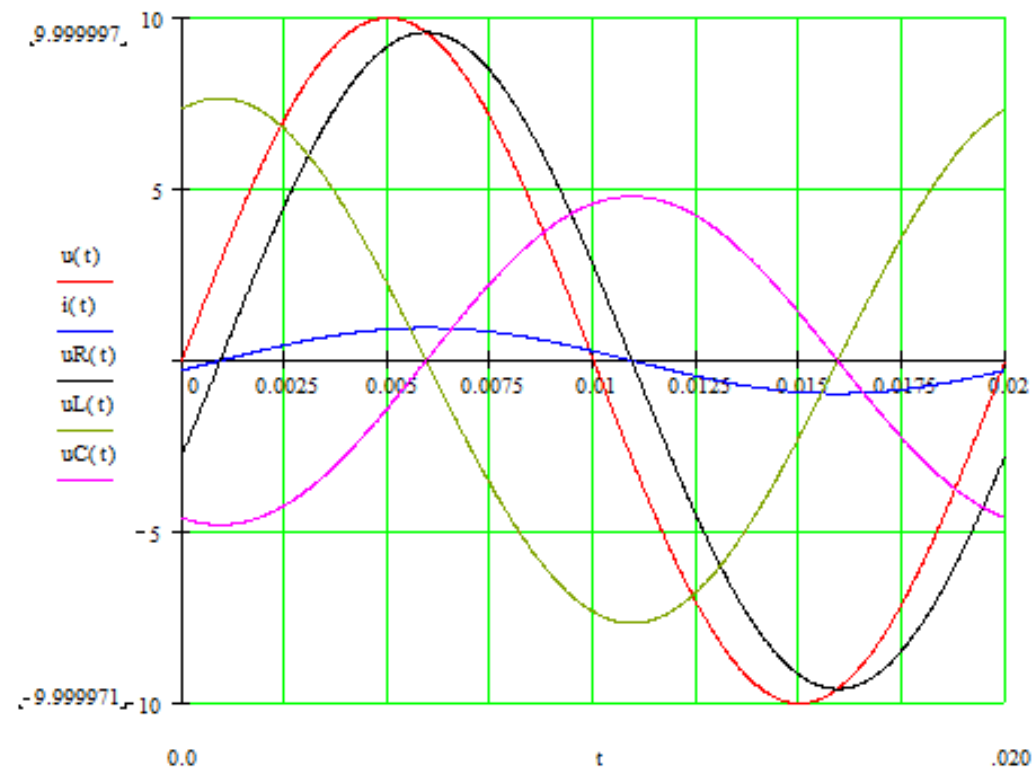
Y teniendo en cuenta la definición de **reactancia inductiva** y **reactancia capacitiva**, el circuito RLC se puede dibujar:

Además, $\underline{\dot{U}}_f$ e $\underline{\dot{I}}$ se reemplazaron por \underline{U}_f e \underline{I} , respectivamente (¿por qué?)

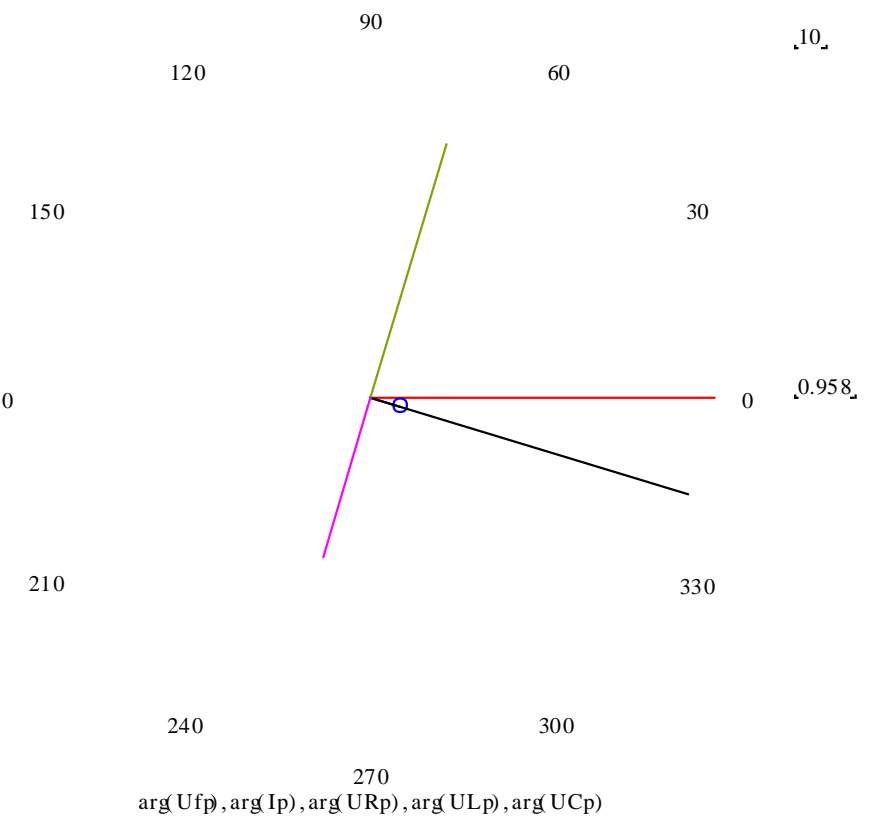
Ahora se puede escribir:

$$\begin{aligned}\underline{U}_f &= \underline{Z} \cdot \underline{I} = R \cdot \underline{I} + jX_L \cdot \underline{I} - jX_C \cdot \underline{I} \\ &= \underline{U}_R + \underline{U}_L + \underline{U}_C\end{aligned}$$


APLICACIONES



- $|U_{fp}|$
- $|I_p|$
- $|U_{Rp}|$
- $|U_{Lp}|$
- $|U_{Cp}|$



APLICACIONES

¿Si en lugar del cociente $\underline{U}/\underline{I}$ se hiciera $\underline{I}/\underline{U}$?



$$\frac{\dot{I}}{\dot{U}} = \frac{I_{\text{máx}} \cdot e^{j(\omega t + \alpha)}}{U_{\text{máx}} \cdot e^{j\omega t}} = \frac{I_{\text{máx}}}{U_{\text{máx}}} e^{j\alpha} = |\underline{Y}| \cdot e^{j\alpha} = \underline{Y}$$



ADMITANCIA COMPLEJA

¿Unidades y característica de \underline{Y} ?

Por lo tanto, para un caso general:

$$\underline{Y} = \frac{1}{\underline{Z}}$$

DUALIDAD

PARTES DE UNA ADMITANCIA

Además de la forma polar, una admitancia compleja puede expresarse en forma binómica:

$$\underline{Y} = G + j \left(\omega C - \frac{1}{\omega L} \right) = G + j\omega C - j \frac{1}{\omega L} = G + j\omega C + \frac{1}{j\omega L}$$

Se puede asociar cada componente de la admitancia a los respectivos elementos de circuito (conectados “en paralelo”):

G CONDUCTANCIA: parte real, asociada a la característica de transformación irreversible de la energía


$\omega C = B_C$ **SUSCEPTANCIA CAPACITIVA:** parte imaginaria, asociada a la capacitancia

$\frac{1}{\omega L} = B_L$ **SUSCEPTANCIA INDUCTIVA:** parte imaginaria, asociada a la inductancia


Además: $G = \frac{1}{R}$ $B_L = \frac{1}{X_L}$ $B_C = \frac{1}{X_C}$ ¿Unidades? ¿Representación gráfica?
Triángulo de **admitancia**

¿DUALIDAD?


VALORES INSTANTÁNEO, MEDIO, EFICAZ

Si la función es senoidal: $u(t) = U_{m\acute{a}x} \cdot \text{sen}(\omega t)$  **VALOR INSTANTÁNEO**

Para un caso general se define:

VALOR MEDIO  $U_m = \frac{1}{T} \int_0^T u(t) \cdot dt$ *¿Interpretación?*

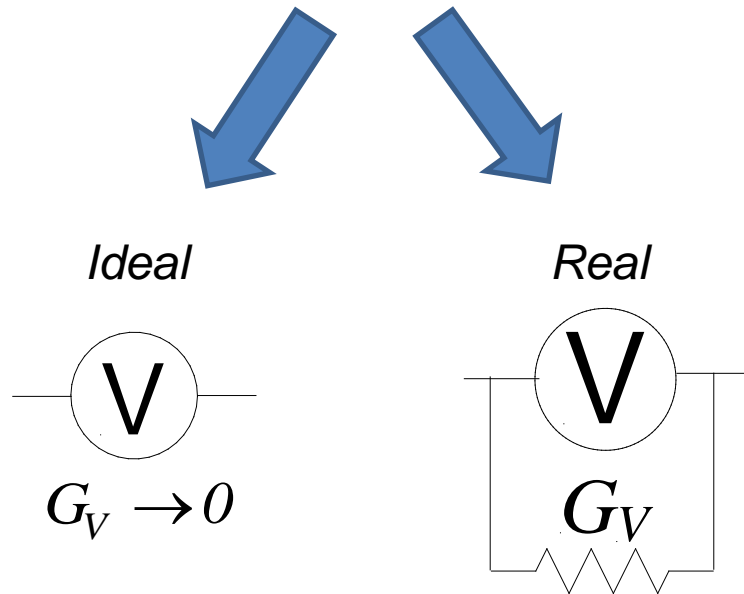
Si $u(t)$ es sinusoidal, U_m resulta igual a **cero**

VALOR EFICAZ  $U_{ef} = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T u^2(t) \cdot dt}$ *¿Interpretación?*

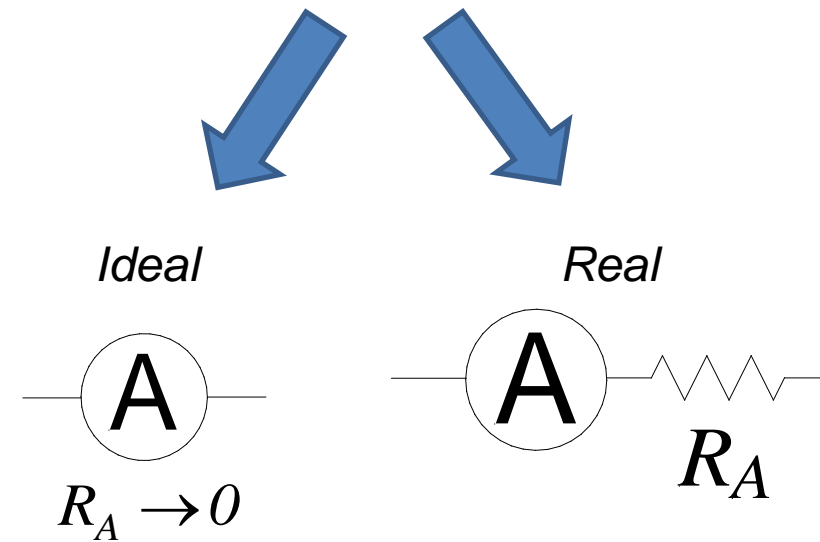
Si $u(t)$ es sinusoidal, U_{ef} resulta igual a $U_{m\acute{a}x} / \sqrt{2}$

INSTRUMENTOS

VOLTÍMETRO



AMPERÍMETRO



De continua

De valor eficaz

RESOLUCIÓN DE CIRCUITOS EN ALTERNA

Valen las leyes fundamentales y todas las metodologías de resolución

Ley de Ohm (en alterna se generaliza como $\underline{Z} = \frac{\underline{U}}{\underline{I}}$ ó $\underline{Y} = \frac{\underline{I}}{\underline{U}}$)

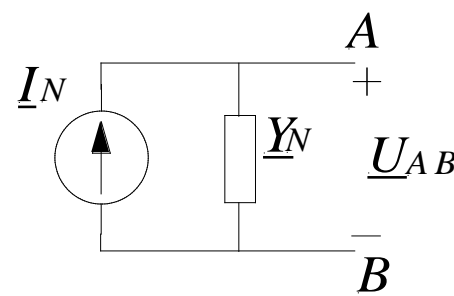
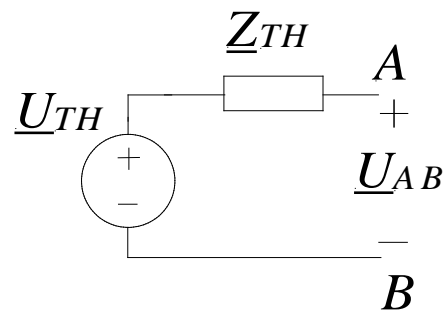
Leyes de Kirchhoff

Análisis nodal

Análisis de malla

Principio de superposición

En el caso particular de los equivalentes de Thèvenin y Norton, los mismos pueden generalizarse de la siguiente manera:



RESUMEN

Circuitos con **señal alterna senoidal** en estado permanente

EXCITACIONES y RESPUESTAS en circuitos R, RL, RC, RLC

FASOR, equivalencias con la señal senoidal

DIAGRAMA FASORIAL

Relación entre dos fasores: **IMPEDANCIA COMPLEJA**
y sus componentes

Impedancia equivalente o “vista” entre dos bornes

Característica de una **IMPEDANCIA**: inductiva, capacitiva

Inversa de una impedancia: **ADMITANCIA** y sus componentes

Característica de una **ADMITANCIA**: inductiva, capacitiva

INSTRUMENTOS

BIBLIOGRAFÍA

- ❑ Circuitos eléctricos. Parte 1. Deorsola-Morcelle. Cap 4.
- ❑ Principios de electrotecnia. Tomo I. Zeveke - Ionkin. Cap VII, VIII y IX.
- ❑ Principios y aplicaciones de ingeniería eléctrica. G. Rizzoni. Cap 4.
- ❑ Circuitos eléctricos. Nilsson. Cap 10.
- ❑ Circuitos en ingeniería eléctrica. Skilling. Cap 3 y 4.
- ❑ Análisis básico de circuitos eléctricos. Johnson-Hilburn-Johnson. Cap 10 y 11.
- ❑ Teoría de circuitos eléctricos. Sanjurjo - Lázaro - de Miguel. Cap 3 y 4.
- ❑ Análisis de circuitos en ingeniería. Hayt-Kemmerly. Cap 7, 8 y 9.
- ❑ Análisis de modelos circuitales. H.O. Pueyo - G. Marco. Cap 6 y 7.
- ❑ Circuitos eléctricos. Dorf. Cap 11.
- ❑ Circuitos. Carlson. Cap 6.
- ❑ Análisis introductorio de circuitos. Boylestad. Cap 13 a 18.
- ❑ Circuitos eléctricos y magnéticos. E. Spinadel. Cap 3.