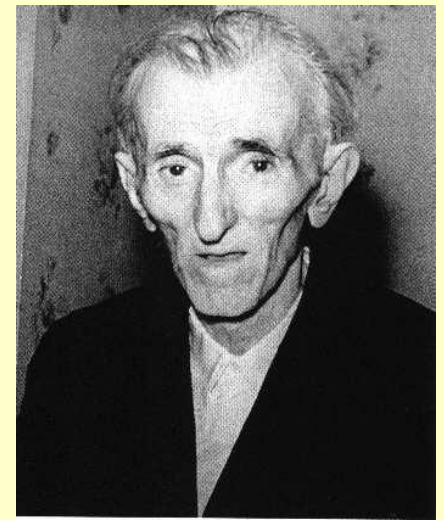
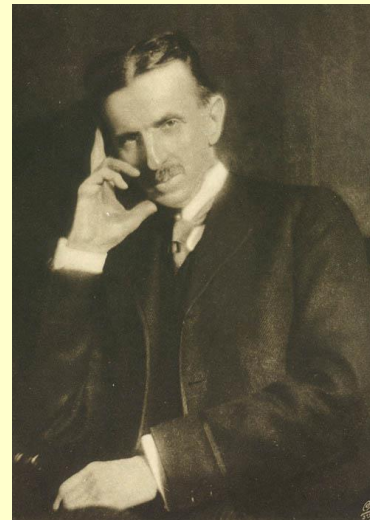


Lección 10: Circuitos de Corriente Alterna (A.C.)

- Introducción. Características de la corriente alterna.
- Diagrama fasorial.
- Comportamiento de los dipolos básicos (resistencia, autoinducción, condensador) ante una A.C.
- Circuito RLC serie. Impedancia y desfase.
- Resonancia. Filtros.



Cataratas
del
Niágara



Nikola Tesla 1856-1943

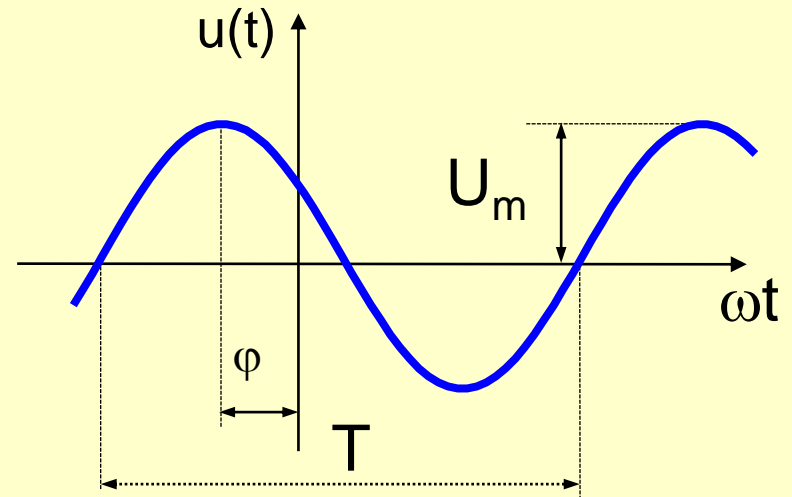
Características de una corriente alterna senoidal

$$u(t) = U_m \cos(\omega t + \varphi)$$

- Período $T = 2\pi/\omega$ (s)
- Frecuencia $f = 1/T$ (Hz)
- Frecuencia angular (pulsación)

$$\omega = 2\pi f \text{ (rad/s)}$$

- Fase $\omega t + \varphi$
- Fase inicial φ (grados o radianes) (fase en $t=0$)
- Amplitud=Voltaje máximo U_m (V)



- $U_{rms} = \frac{U_m}{\sqrt{2}}$ es el valor eficaz. Es el valor que miden los voltímetros en A.C.

f Europa: 50 Hz

f América del Norte: 60 Hz

Diagrama fasorial

- Para **simplificar el análisis** de los circuitos de A.C se puede utilizar una representación gráfica de las funciones senoidales llamado **diagrama fasorial**.
- Un **fasor es un vector** cuyo **módulo** (longitud) es proporcional a la **amplitud** de la función senoidal a la que representa.
- El **vector gira** en sentido antihorario a una **velocidad angular** ω . El ángulo formado con el eje horizontal es la **fase** ($\omega t + \phi$).
- Entonces, dependiendo de si estamos trabajando con la **función seno** o con la **función coseno**, esta función queda representada por la **proyección vertical** o por la **proyección horizontal** del vector giratorio.

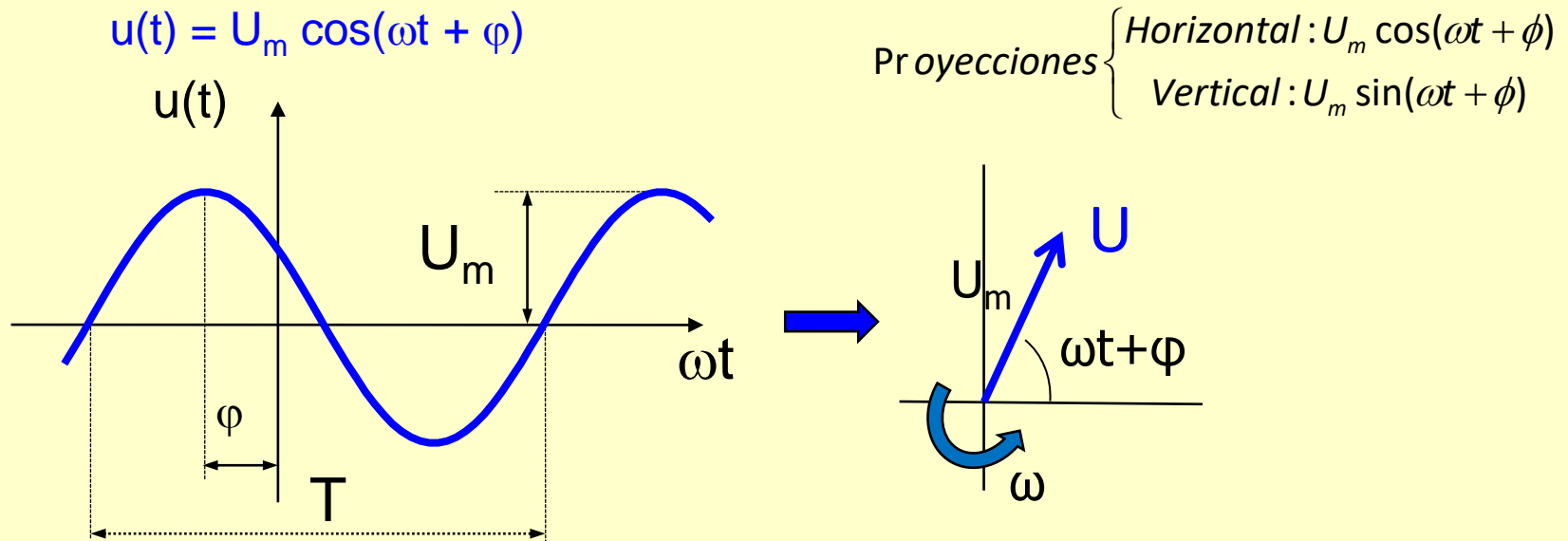


Diagrama fasorial

- Como la posición del fasor es diferente para cualquier instante considerado, la representación gráfica se hace en el instante $t=0$, por lo que la fase inicial φ es el ángulo entre el vector y el eje horizontal. Así, el fasor es un único vector (no cambia en el tiempo) para una función dada:

$$u(t) = U_m \cos(\omega t + \varphi)$$

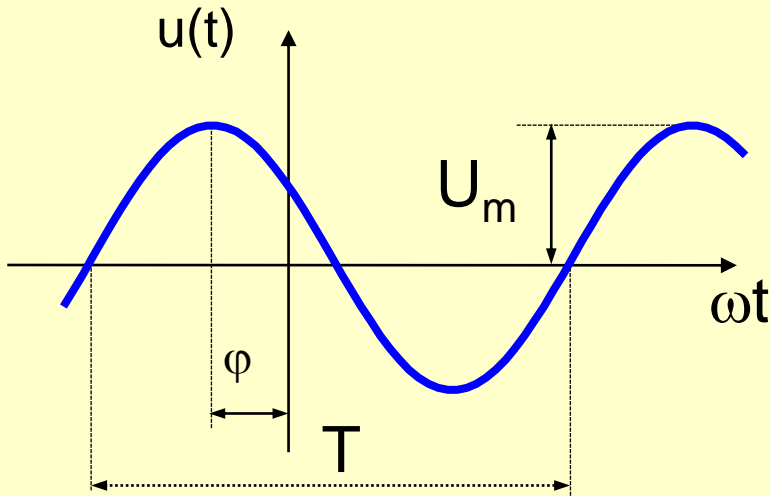
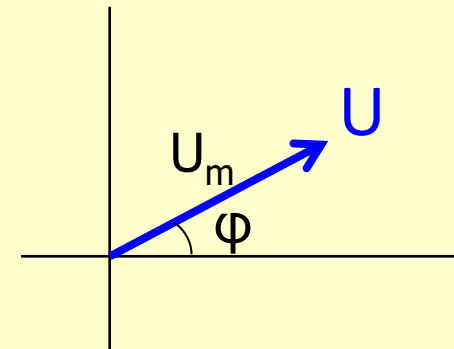
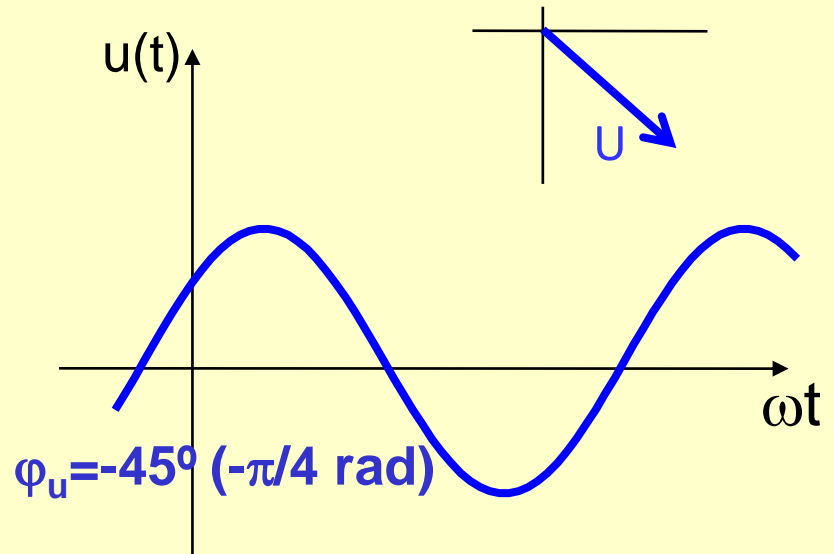
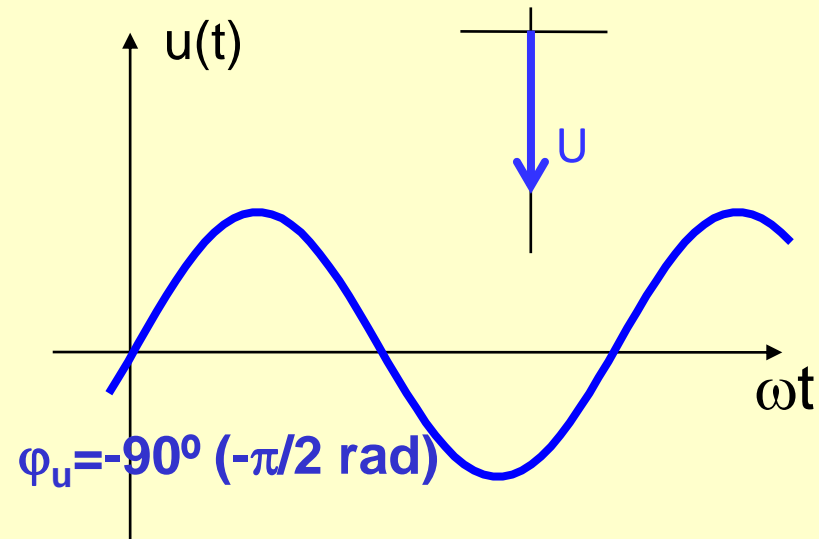
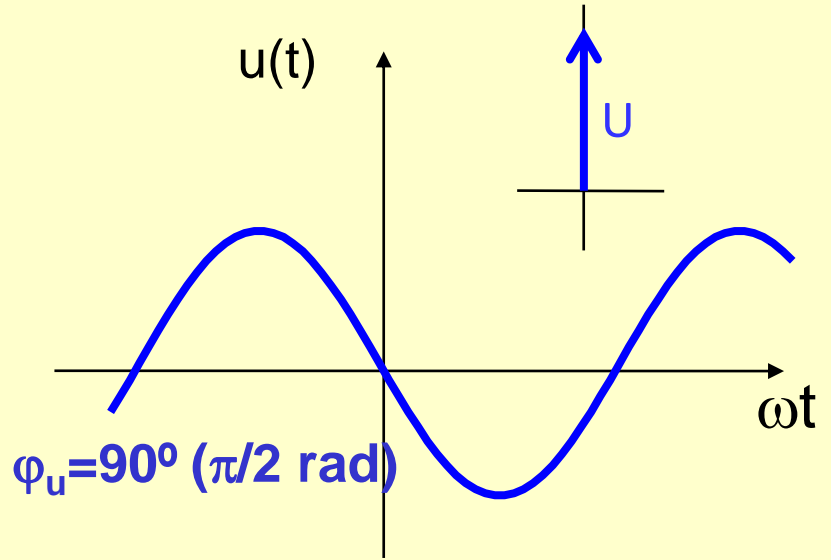
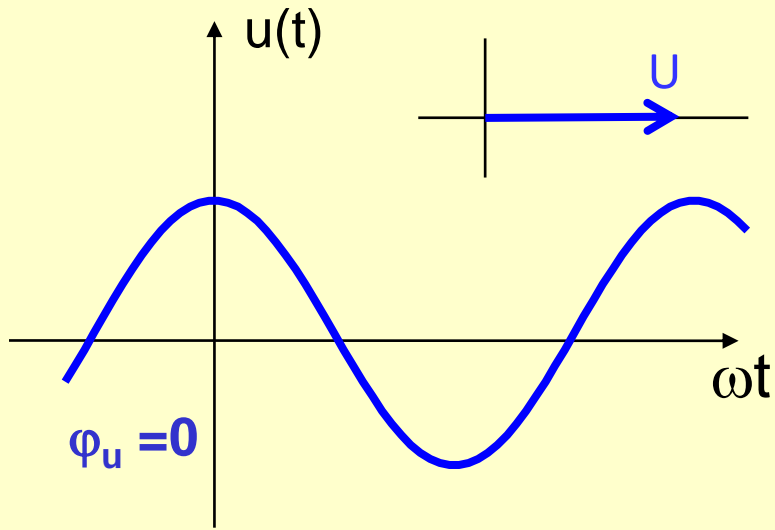


Diagrama fasorial



Fase inicial. Ejemplos.

$$u(t) = U_m \cos(\omega t + \varphi_u)$$



Desfase entre dos ondas (voltaje e intensidad)

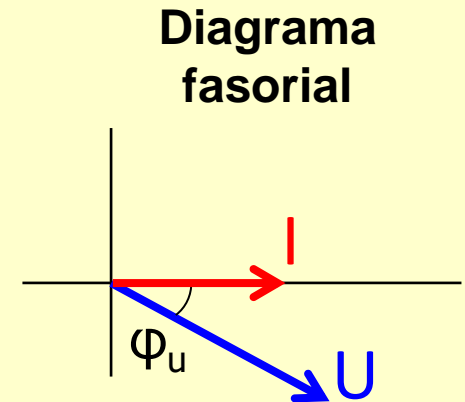
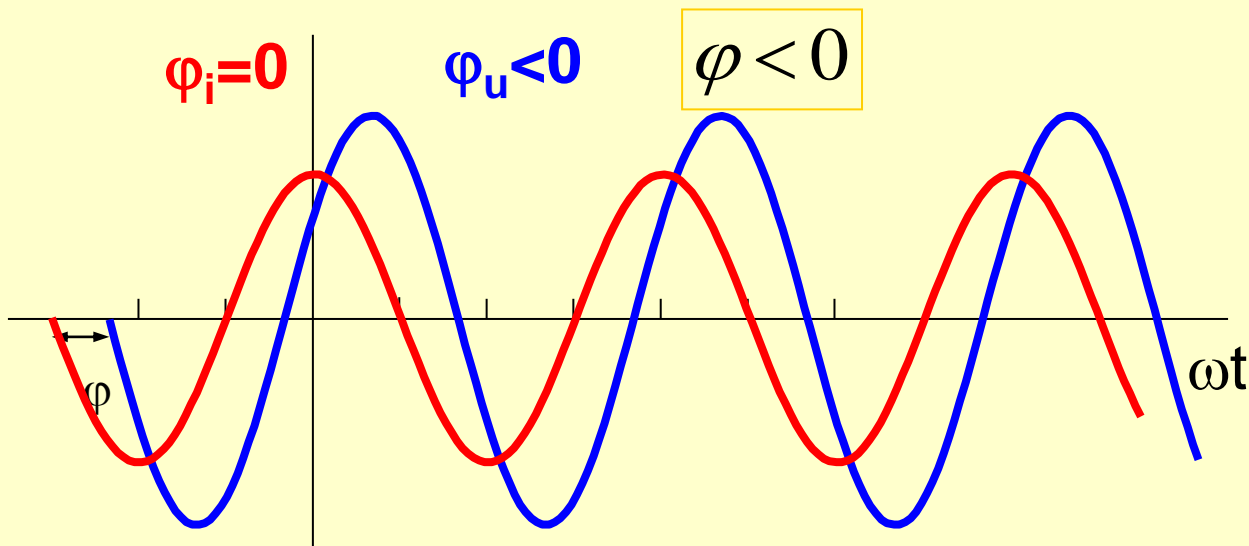
$$i(t) = I_m \cos(\omega t + \varphi_i)$$

$$u(t) = U_m \cos(\omega t + \varphi_u)$$

El desfase se define como

$$\varphi = \varphi_u - \varphi_i$$

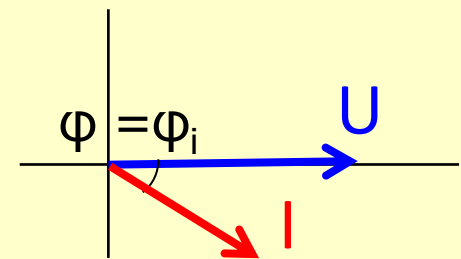
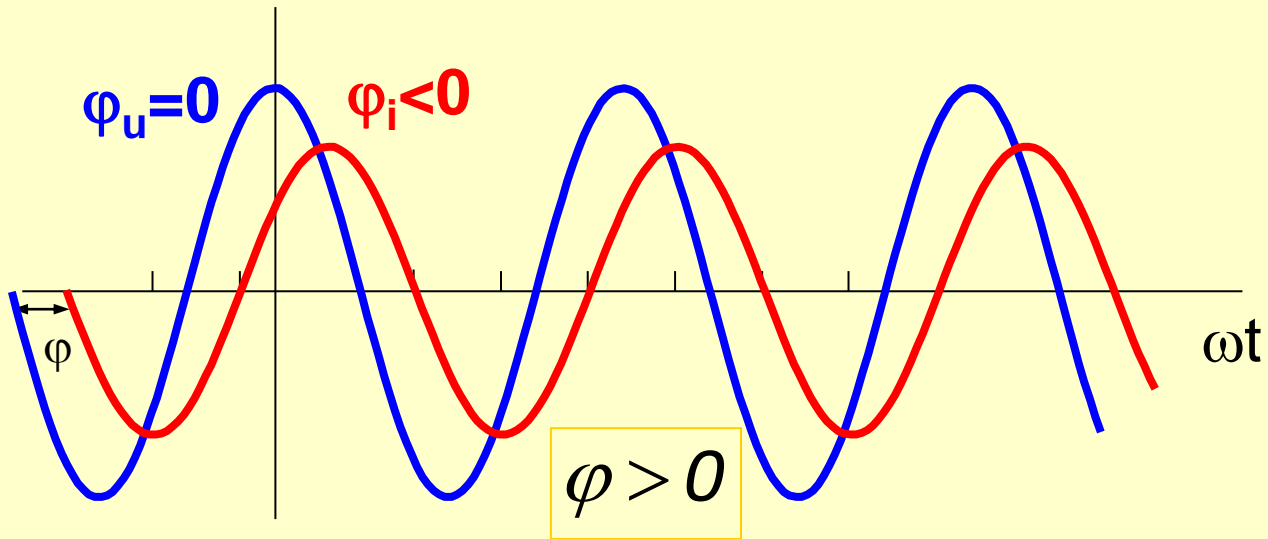
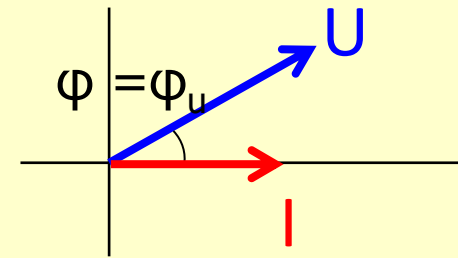
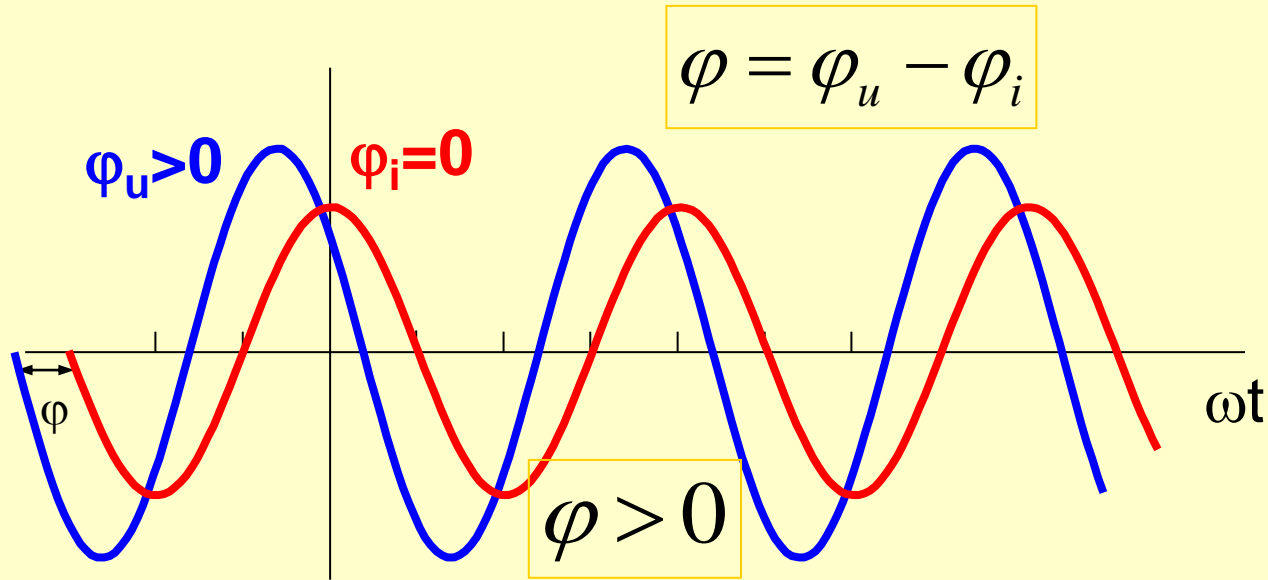
Para poder compararse, ambas funciones deben ser seno o coseno, con **la misma frecuencia angular**



Voltaje $u(t)$ va retrasado respecto de la intensidad $i(t)$

Intensidad $i(t)$ va adelantada respecto del voltaje $u(t)$

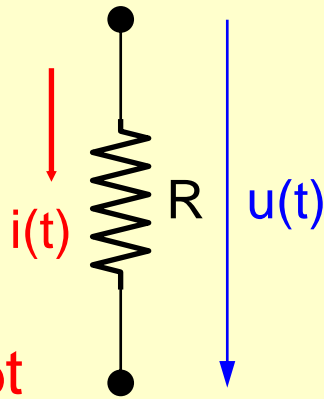
Desfase entre dos ondas (voltaje e intensidad)



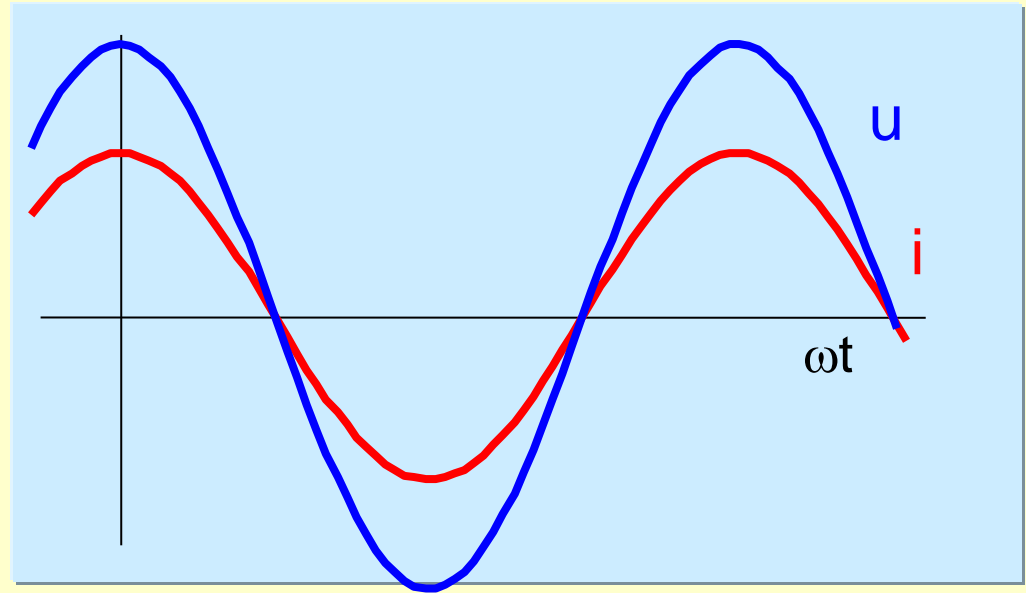
Comportamiento de los dipolos básicos. Resistencia

$$u_R = iR$$

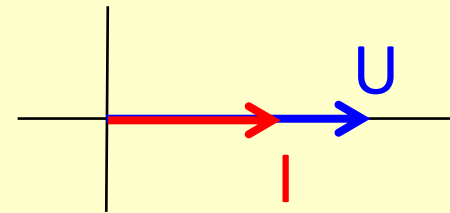
Resistencia



$$i(t) = I_m \cos \omega t$$



$$u(t) = R i(t) = R I_m \cos \omega t = U_m \cos \omega t$$



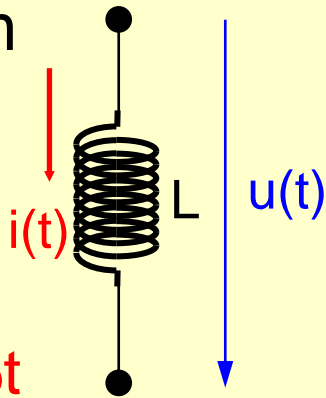
$$U_m = R I_m$$

$$\varphi = 0$$

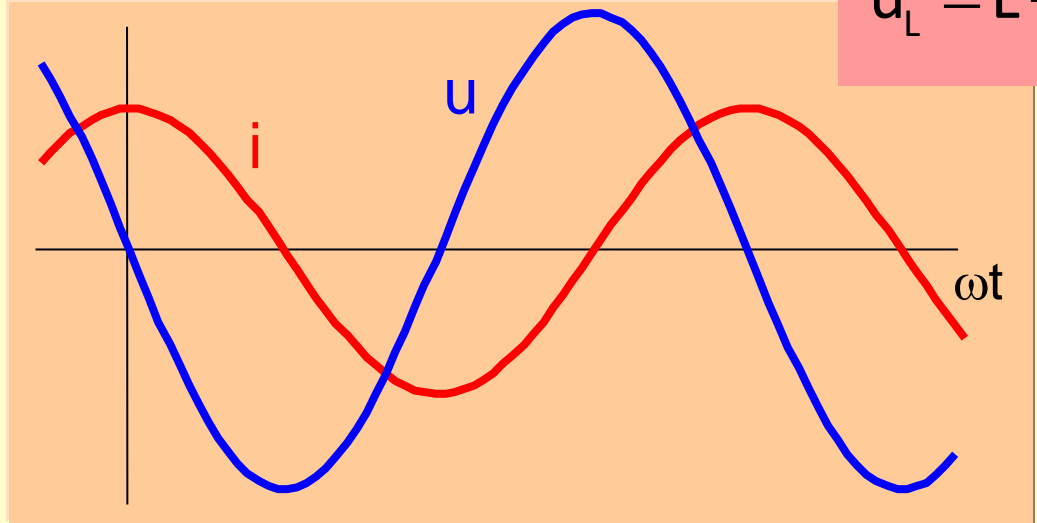
Comportamiento de los dipolos básicos. Autoinducción

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

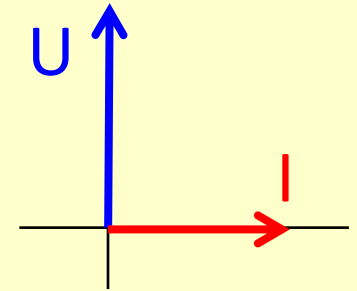
Autoinducción



$$i(t) = I_m \cos \omega t$$



$$u(t) = L \frac{di(t)}{dt} = -L\omega I_m \sin \omega t = L\omega I_m \cos(\omega t + \frac{\pi}{2}) = U_m \cos(\omega t + \frac{\pi}{2})$$



$$U_m = L\omega I_m$$

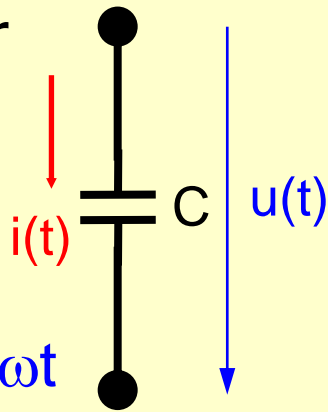
$$\varphi = \pi/2$$

$$X_L = L\omega \quad \text{Reactancia inductiva } (\Omega)$$

Comportamiento de los dipolos básicos. Condensador

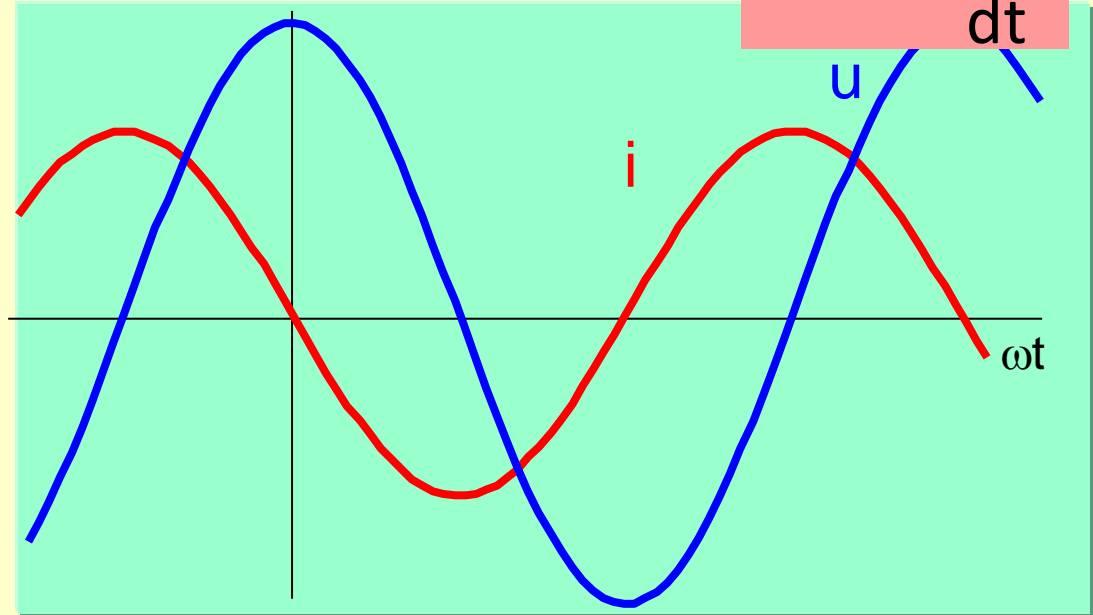
$$i(t) = C \frac{d(u_c)}{dt}$$

Condensador

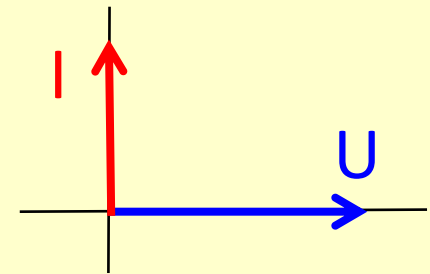


$$u(t) = U_m \cos \omega t$$

$q = Cu$




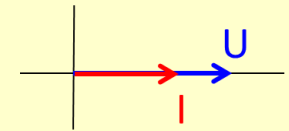
$$i(t) = \frac{dq(t)}{dt} = \frac{Cdu(t)}{dt} = -CU_m \omega \sin \omega t = CU_m \omega \cos(\omega t + \frac{\pi}{2}) = I_m \cos(\omega t + \frac{\pi}{2})$$



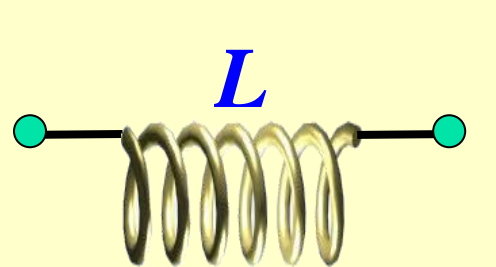
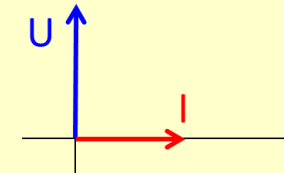
$$U_m = \frac{I_m}{C\omega}$$
$$\varphi = -\pi/2$$

$$X_C = 1/C\omega \quad \text{Reactancia capacitiva } (\Omega)$$

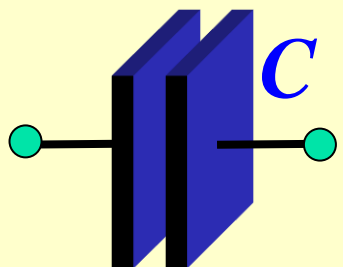
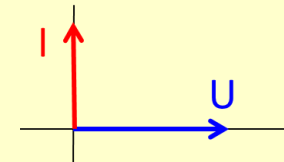
Comportamiento de los dipolos básicos. Resumen


$$u_R = I_m R \cos(\omega t + \varphi_u) \quad \begin{cases} U_m^R = R I_m \\ \varphi = 0 \end{cases}$$


Voltaje e intensidad van en **fase**


$$u_L = I_m L \omega \cos(\omega t + \varphi_u) \quad \begin{cases} U_m^L = X_L I_m \\ \varphi = +\frac{\pi}{2} \end{cases}$$


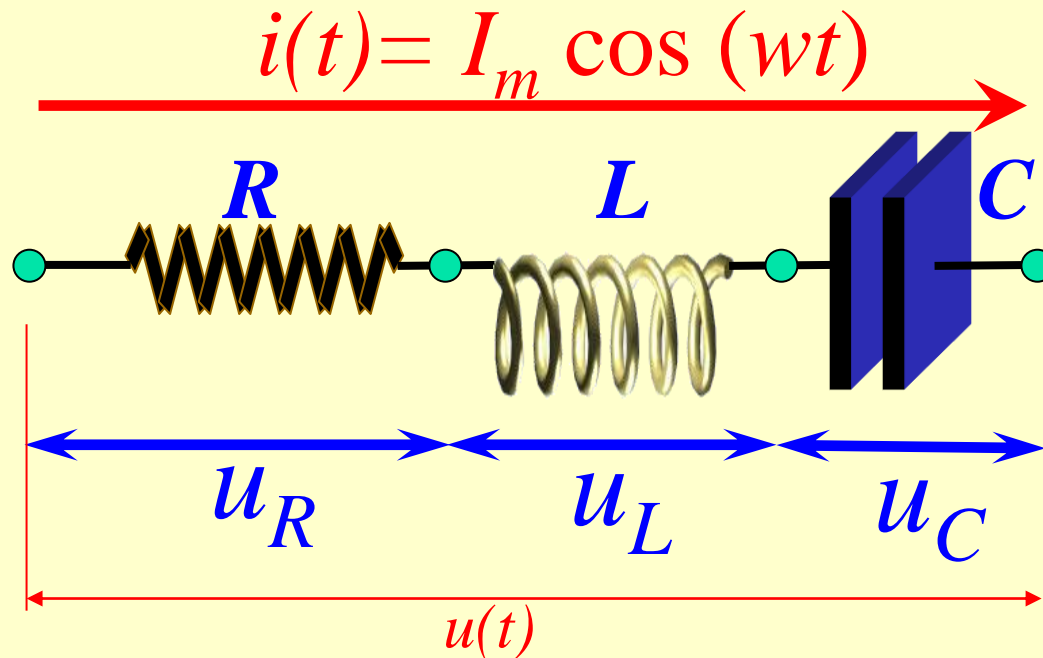
Voltaje va **90° delante** de la intensidad


$$u_C = \frac{I_m}{C \omega} \cos(\omega t + \varphi_u) \quad \begin{cases} U_m^C = X_C I_m \\ \varphi = -\frac{\pi}{2} \end{cases}$$


Voltaje va **90° detrás** de la intensidad

Circuito RLC serie. Impedancia del dipolo

- Sea un circuito con **resistencia, autoinducción y condensador** en **serie**. Si circula una intensidad senoidal $i(t)=I_m \cos(\omega t)$ por esos dipolos, el **voltaje en los terminales** del circuito será la suma del voltaje en cada elemento:



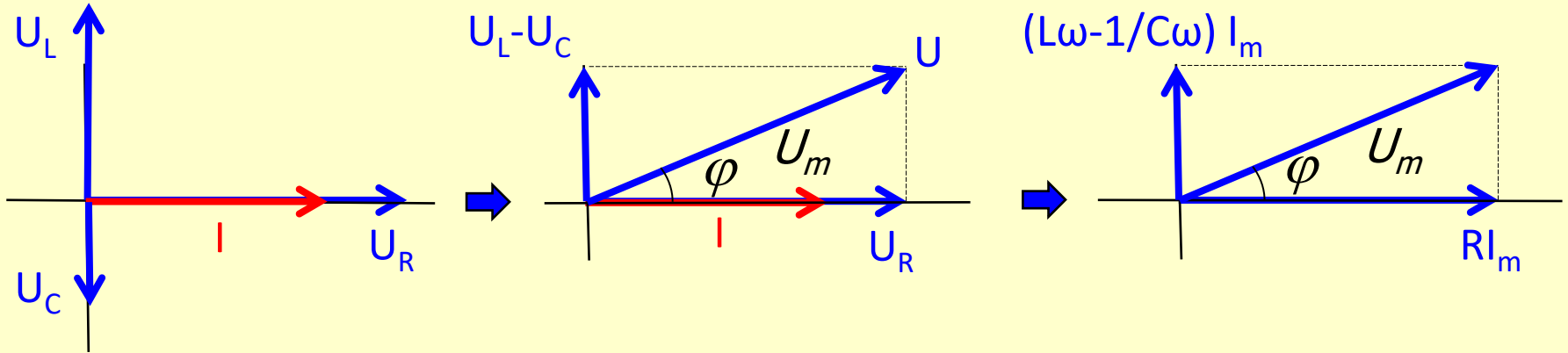
La suma de funciones senoidales es otra función senoidal

$$u(t) = u_L(t) + u_R(t) + u_C(t) = U_m \cos(\omega t + \varphi)$$

Circuito RLC serie. Impedancia del dipolo

$$U_m \cos (wt + \varphi) = L\omega I_m \cos (wt + \pi/2) + RI_m \cos (wt) + (1/C\omega)I_m \cos (wt - \pi/2)$$

$$U = U_L + U_R + U_C$$



$$U_m^2 = (RI_m)^2 + \left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)^2 I_m^2 \Rightarrow U_m = I_m \sqrt{R^2 + \left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)^2} \Rightarrow \frac{U_m}{I_m} = \sqrt{R^2 + (X_L - X_C)^2} = \boxed{\sqrt{R^2 + X^2} = Z}$$

$$\operatorname{tg} \varphi = \frac{L\omega - \frac{1}{C\omega}}{R} = \frac{X_L - X_C}{R} = \boxed{\frac{X}{R} = \operatorname{tg} \varphi}$$

Z es la Impedancia del dipolo (Ω)

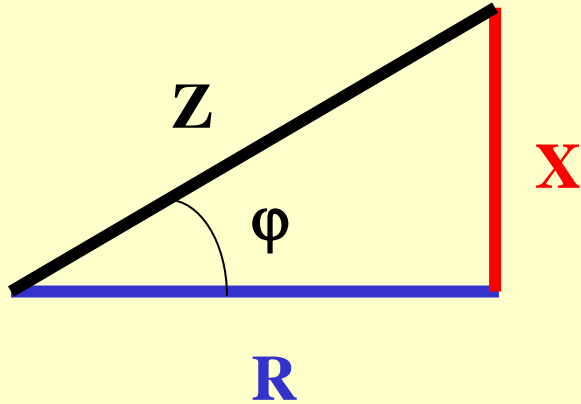
φ es el desfase del dipolo

φ varía entre $-\frac{\pi}{2}$ y $\frac{\pi}{2}$

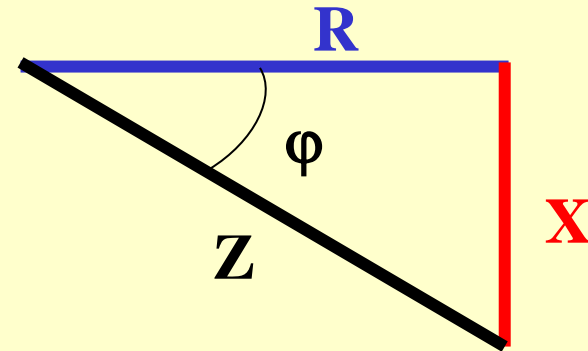
Z y φ no sólo dependen de R, L y C, sino también de la frecuencia de la corriente aplicada.

Triángulo de impedancias.

- Todas las ecuaciones de un dipolo RLC pueden resumirse en el **Triángulo de impedancias** del dipolo **para una frecuencia dada**:



$$X > 0 \quad (\varphi > 0)$$



$$X < 0 \quad (\varphi < 0)$$

$$Z = \sqrt{\left(R^2 + \left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)^2\right)} = \sqrt{R^2 + X^2}$$

$$X = X_L - X_C = L\omega - 1/C\omega$$

$$\operatorname{tg}\varphi = \frac{L\omega - \frac{1}{C\omega}}{R} = \frac{X_L - X_C}{R} = \frac{X}{R}$$

Reactancia
del dipolo

Circuito RLC serie. Resonancia

Representando Z frente a la frecuencia $Z = \frac{U_m}{I_m} = \sqrt{\left(R^2 + \left(L\omega - \frac{1}{C\omega}\right)^2\right)}$

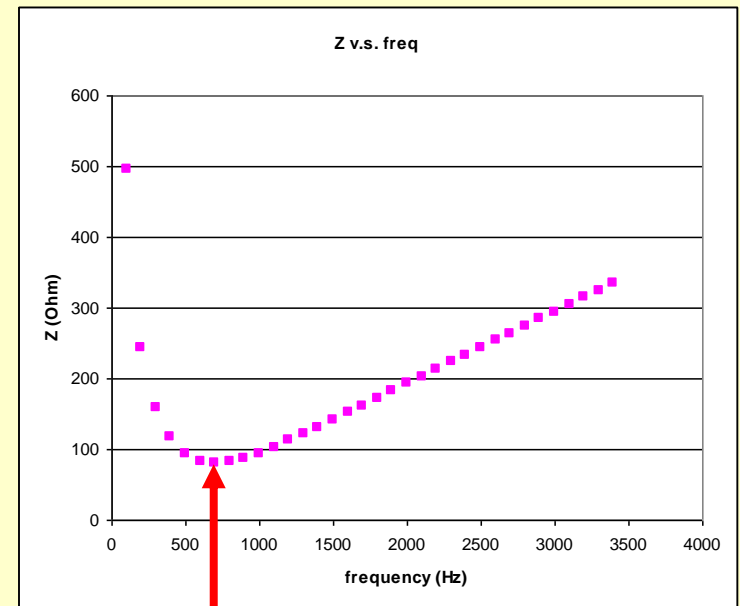
Hay una frecuencia para la cual $X_L = X_C$ donde la impedancia alcanza un mínimo ($Z=R$).

Esta frecuencia se llama **Frecuencia de resonancia** (f_0) y puede calcularse fácilmente:

$$L\omega_0 = \frac{1}{C\omega_0} \Rightarrow \omega_0 = \sqrt{\frac{1}{LC}} \Rightarrow f_0 = \frac{1}{2\pi} \sqrt{\frac{1}{LC}}$$

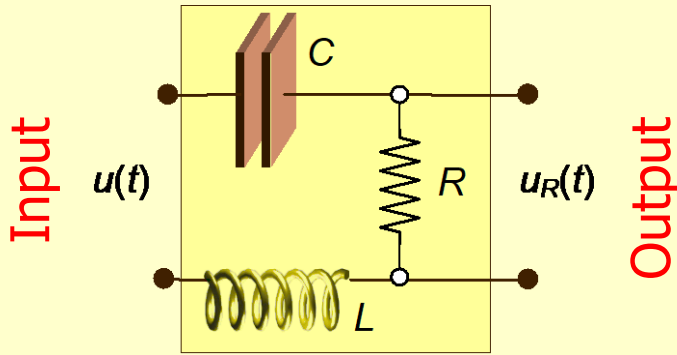
Ejemplo tomando: $R = 80 \Omega$ $L = 100 \text{ mH}$ $C = 20 \mu\text{F}$

En **resonancia**, la impedancia del circuito es mínima, y la amplitud de la **intensidad alcanza un máximo** (para un voltaje dado). Intensidad y voltaje en los terminales del circuito RLC **van en fase**.



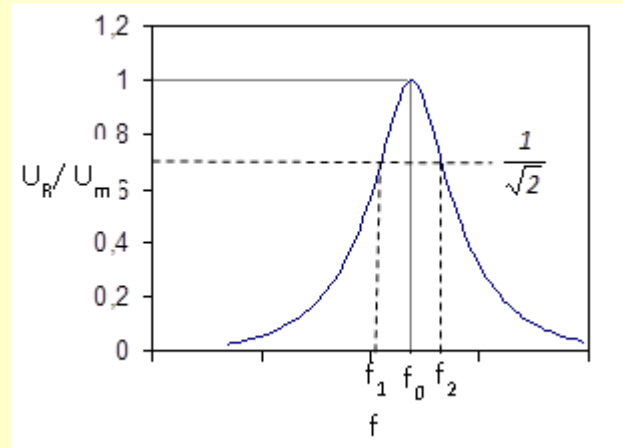
Resonancia: $f_0 = 707 \text{ Hz}$ $Z = 80 \Omega$

Circuito RLC serie como filtro pasabanda



$$U_{output} = U_R = RI_m = R \frac{U_m}{Z} = \frac{RU_m}{\sqrt{R^2 + (L\omega - \frac{1}{C\omega})^2}}$$

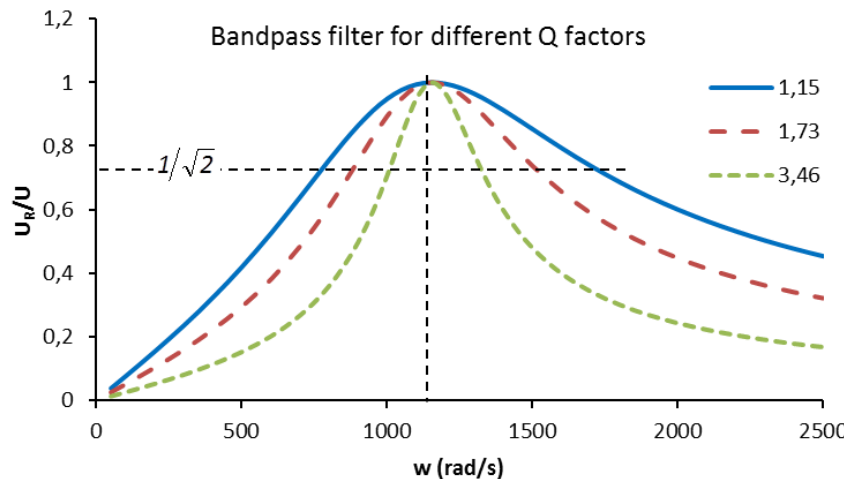
$$\frac{U_{output}}{U_{input}} = \frac{U_R}{U_m} = \frac{R}{\sqrt{R^2 + (L\omega - \frac{1}{C\omega})^2}}$$



Banda pasante $[f_1, f_2]$

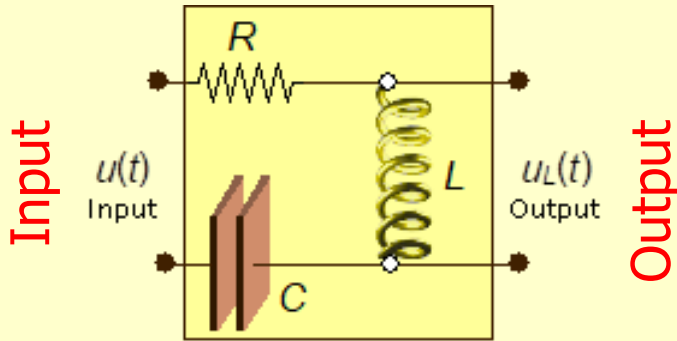
$$\left. \frac{U_R}{U_m} \right|_{f_1, f_2} = \frac{1}{\sqrt{2}}$$

$$Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$$



El circuito de sintonía de una radio es un filtro pasabanda

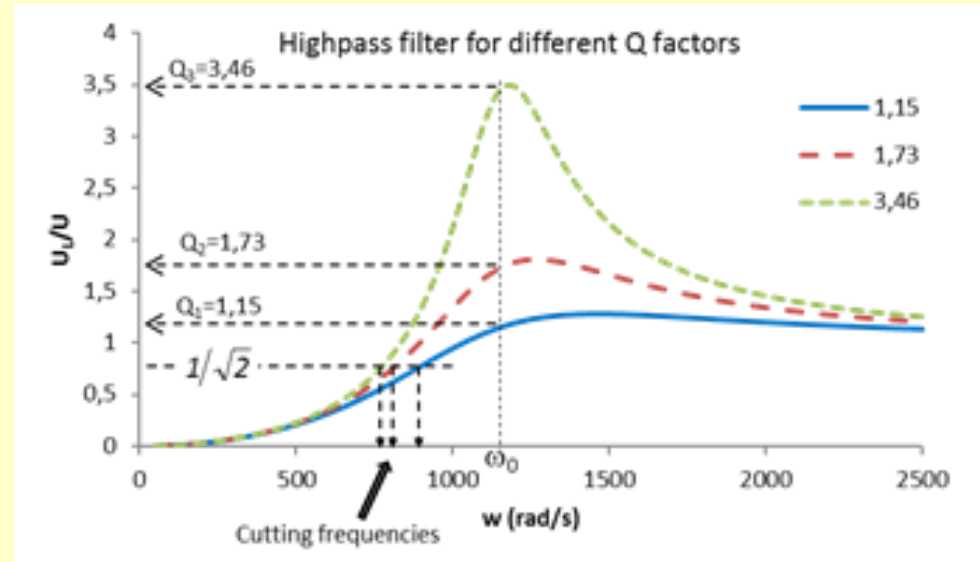
Circuito RLC serie como filtro pasaalta



$$U_{output} = U_L = L\omega I_m = L\omega \frac{U_m}{Z} = \frac{L\omega U_m}{\sqrt{R^2 + (L\omega - \frac{1}{C\omega})^2}}$$

$$\frac{U_{output}}{U_{input}} = \frac{U_L}{U_m} = \frac{L\omega}{\sqrt{R^2 + (L\omega - \frac{1}{C\omega})^2}}$$

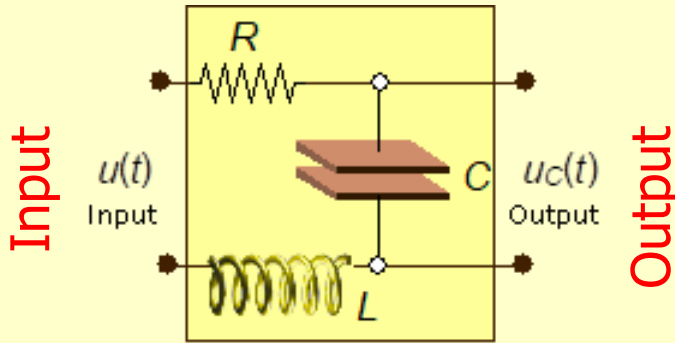
$$Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$$



Banda pasante $[f_1, \infty]$

$$\left. \frac{U_L}{U_m} \right|_{f_1} = \frac{1}{\sqrt{2}}$$

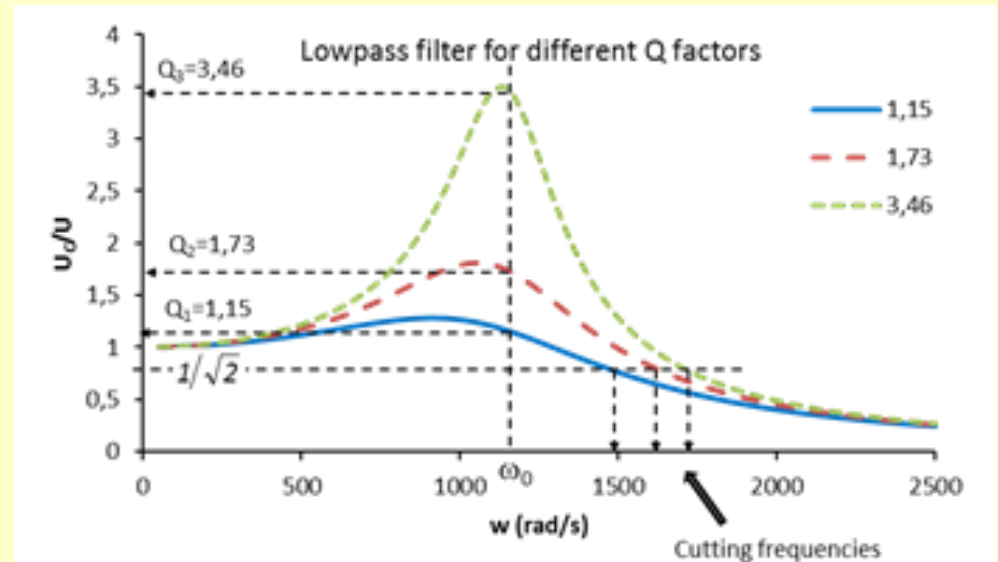
Circuito RLC serie como filtro pasabaja



$$U_{output} = U_C = \frac{1}{C\omega} I_m = \frac{1}{C\omega} \frac{U_m}{Z} = \frac{U_m}{C\omega \sqrt{R^2 + (L\omega - \frac{1}{C\omega})^2}}$$

$$\frac{U_{output}}{U_{input}} = \frac{U_C}{U_m} = \frac{1}{C\omega \sqrt{R^2 + (L\omega - \frac{1}{C\omega})^2}}$$

$$Q = \frac{1}{R} \sqrt{\frac{L}{C}}$$



Banda pasante $[0, f_1]$

$$\left. \frac{U_C}{U_m} \right|_{f_1} = \frac{1}{\sqrt{2}}$$