T6. Señales, transferencia y respuesta de sistemas



Señales, transferencia y respuesta de sistemas

- **Objetivos.**
- 1 Introducción.
- Tipos de señales.
- **1** Transformada de Laplace.
- Resolución de circuitos en el espacio frecuencial.
- función de transferencia y diagrama de Bode.



Objetivos

- Para circuitos con variaciones temporales, poder trabajar en el espacio de las frecuencias.
- Resolver circuitos en el espacio de las frecuencias.
- Interpretar las funciones de transferencia de los sistemas.
- Saber representar un diagrama de Bode de la respuesta frecuencial de un circuito.



Introducción

- Resolver circuitos con señales alternas directamente es generalmente complicado:
 - » C y L incluyen derivadas o integrales en leyes de Kirchhoff.
 - » Las fuentes pueden tener variaciones temporales complicadas.
 - » Dependen de las condiciones iniciales (carga en C y corriente en L).
- ¿Cómo conocer la respuesta de un circuito desconocido o complejo?:
 - » Un método, a través de la respuesta en frecuencia → Función de transferencia.



Introducción

- Pensar en señales compuesta por frecuencias (sinusoidales) es habitual:
 - » Sonidos: Ondas acústicas compuestas por ondas (de presión en este caso) sinusoidales.
 - » Sonidos agudos: alta frecuencia.
 - » Sonidos graves: baja frecuencia.
 - » Todos los sonidos son combinaciones de ondas de diferentes frecuencias.
 - » Existen métodos para mejorar la calidad del sonido eliminando (o atenuando) ondas de ciertas frecuencias.
 - Ej: Eliminando altas frecuencias para eliminar sonidos tales como chirridos, etc. El dispositivo que lo hace se dice que es un sistema pasa-bajos.



Tipos de señales

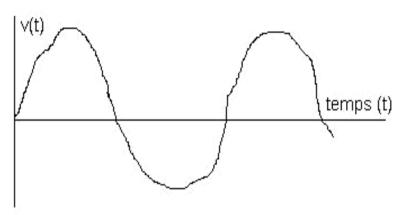
- Las señales se pueden clasificar como:
 - » Analógicas:
 - Ej: Señal proporcionada por un sensor de temperatura.



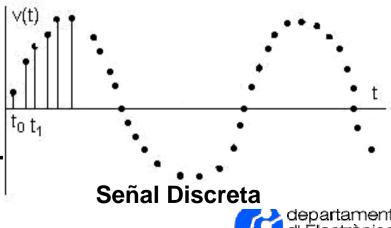
Ej: medidas tomadas con un instrumento cada intervalo de tiempo.

» Digitales:

Ej: Señal medida por ordenador.

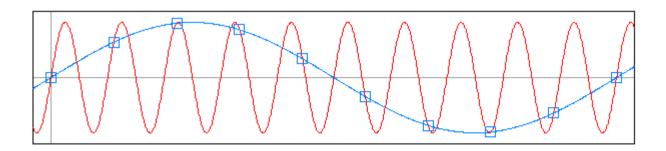


Señal Analógica



Tipos de señales

- Señales alternas más comunes:
 - » Sinusoidal: $x(t) = A \cdot \sin(w \cdot t)$
 - \bullet w: Frecuencia angular (=2· π ·f). Unidades: rad/s.
 - **Solution** Cada 2- π de w-t es un ciclo completo.
 - A: Amplitud. Tiene las unidades de x.
 - f: Frecuencia. Unidades: 1/s = Hz. (número de oscilaciones por segundo).
 - Valor rms: A/√2.



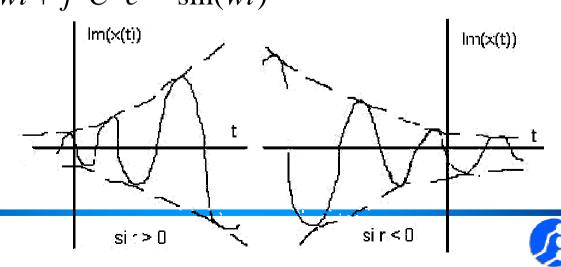
a < 0

Tipos de señales

- Señales alternas más comunes: (cont.)
 - » Exponencial: $x(t) = C \cdot e^{a \cdot t}$
 - o 'a' número real:
 - o 'a' número complejo: a = r + j⋅w
 - Suma de dos números: real y complejo.
 - **©** Complejo: número real multiplicado por j ($\sqrt{-1}$)

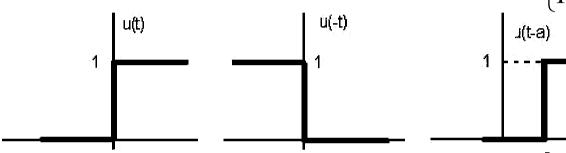
$$x(t) = C \cdot e^{(r+jw)\cdot t} = C \cdot e^{r\cdot t} \cdot e^{(r+jw)\cdot t} = C \cdot e^{r\cdot t} \cdot (\cos(w \cdot t) + j\sin(w \cdot t)) =$$

$$= C \cdot e^{r\cdot t} \cdot \cos wt + j \cdot C \cdot e^{r\cdot t} \cdot \sin(wt)$$



Tipos de señales

- Señales alternas más comunes: (cont.)
 - » Señal escalón unitario (o de Heaviside): $u(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ 1 & t \ge 0 \end{cases}$



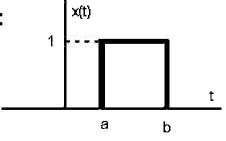
• Propiedad:
$$\int_{-\infty}^{\infty} y(t)u(t)dt = \int_{0}^{\infty} y(t)dt$$

» Señal cuadrada unitaria:

u(t-a)-u(t-b)

Puede obtenerse a partir de la señal escalón:

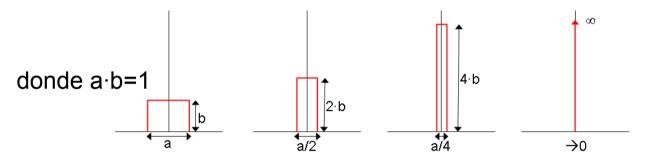
$$x(t) = u(t-a) - u(t-b)$$





Tipos de señales

- Señales alternas más comunes: (cont.)
 - » Señal impulso (o delta de Dirac):



También puede obtenerse a partir de la señal escalón:

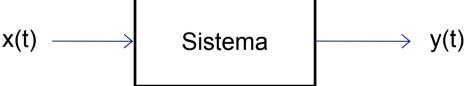
$$\delta(t) = \frac{du(t)}{dt}$$

• Propiedad:
$$\int_{-\infty}^{\infty} f(t) \delta(t-a) dt = f(a)$$



Sistemas

- Si tenemos un dispositivo electrónico que no conocemos, ¿cómo saber su comportamiento?:
 - » Aplicando distintas señales a la entrada y ver su respuesta en la salida.
- Así, el dispositivo se considera un <u>sistema</u> que al aplicarle una entrada, la modifica y origina una salida.
- ♠ El sistema puede representarse como una 'caja' con entradas y salidas:



¿Cómo puede obtenerse la función del sistema?



- Se puede demostrar que la 'función' de un sistema (lineal) queda determinada por su respuesta a señales sinusoidales en todo el rango de frecuencias (de operación).
- Por tanto, sería conveniente trabajar en el espacio de las frecuencias (sinusoidales: s) en lugar del espacio temporal (t).
- Este cambio se puede obtener mediante la <u>transformada de</u>

 <u>Laplace</u> (TL): $L(x(t)) = X(s) = \int_{0}^{\infty} x(t) \cdot e^{-s \cdot t} \cdot dt$

Laplace (TL):
$$L(x(t)) = X(s) = \int_{0^{-}}^{\infty} x(t) \cdot e^{-s \cdot t} \cdot dt$$

- » Así se ha transformado de la variable 't' a la variable 's'.
- » 's' es la frecuencia (en general, un número complejo).
- » X(s) representa la <u>amplitud</u> de la señal sinusoidal de frecuencia s. (X(s) es un nº complejo: también da la <u>fase</u>).



- Ejemplos de aplicación de la TL:
 - » Transformada de la función escalón unitario:

$$L(u(t)) = \int_{0^{-}}^{\infty} u(t) \cdot e^{-st} \cdot dt = \int_{0^{-}}^{\infty} 1 \cdot e^{-st} \cdot dt = -\frac{1}{s} e^{-st} \Big|_{0^{-}}^{\infty} = \frac{1}{s} (e^{-s\infty} - e^{-s0}) = -\frac{1}{s} (0 - 1) = \frac{1}{s}$$

» Exponencial: e-at

$$L(e^{-at}) = \int_{0^{-}}^{\infty} e^{-at} \cdot e^{-st} \cdot dt = \int_{0^{-}}^{\infty} e^{-(s+a)\cdot t} \cdot dt = -\frac{1}{s+a} e^{-st} \Big|_{0^{-}}^{\infty} = \frac{1}{s+a}$$



Propiedades de la TL:

Propiedad	Función v(t)	Transformada X(s)
Linealidad	$Ax_1(t) + Bx_2(t)$	$AX_1(s) + BX_2(s)$
Integración	$\int_{0}^{t} x(t)dt$	$\frac{X(s)}{s}$
Derivación	$\frac{dx(t)}{dt}$ $\frac{d^2x(t)}{dt^2}$	$sX(s) - x(0^{-})$ $s^{2}X(s) - s \cdot x(0^{-}) - x'(0^{-})$



Propiedades de la TL: (cont.)

Propiedad	Función x(t)	Transformada X(s)
Derivación	$t \cdot x(t)$	$-\frac{dX(s)}{ds}$
Desplazamiento	$e^{-at} \cdot x(t)$	X(s-a)



Tabla de transformadas :

Nom funció	Funció v(t)	Transformada V(s)
Impuls	$\delta(t)$	1
Esglaó	U(t)	1 / s
Constant	K	K / s
Rampa	t u(t)	$1/s^2$
Exponencial	e^{-at}	1/(s+a)
Rampa esmorteïda	$t \cdot e^{-at}$	$\frac{1}{(s+a)^2}$
Sinus	$\sin \beta t$	$\frac{\beta}{s^2 + \beta^2}$
Cosinus	$\cos \beta t$	$\frac{s}{s^2 + \beta^2}$
Sinus esmorteït	$e^{-at}\sin\beta t$	$\frac{\beta}{\left(s+a\right)^2+\beta^2}$
Cosinus esmorteït	$e^{-at}\cos\beta t$	$\frac{s+a}{(s+a)^2+\beta^2}$



- Polos y ceros:
 - » De la tabla anterior se observa que la funciones transformadas tienen la forma:

$$X(s) = \frac{b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \dots + b_1 s^1 + b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s^1 + a_0}$$

- polinomios en s en numerador y denominador.
- » El numerador tiene m soluciones y el denominador n.
 - Por tanto puede ponerse como:

$$X(s) = K \frac{(s-z_1)(s-z_2)\cdots(s-z_m)}{(s-p_1)(s-p_2)\cdots(s-p_n)}$$

- » z_i son los <u>ceros</u> de V(s) (ya que hacen V(z_i) = 0, i=1...m).
- » p_i son los <u>polos</u> de V(s) (ya que hacen V(p_i) = ∞ , i=1...n).
- » zeros y polos son en general números complejos.



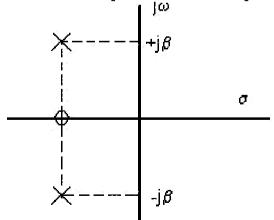
Polos y ceros: (cont.)

» Ejemplo:
$$x(t) = e^{-at} \cdot \cos \beta t \rightarrow X(s) = \frac{s+a}{(s+a)^2 + \beta^2}$$

Zeros:
$$s + a = 0 \rightarrow z_1 = -a$$

• Polos:
$$(s+a)^2 + \beta^2 = 0 \rightarrow p_{1,2} = -a \pm j \cdot \beta$$

Representación en el plano complejo:



- Transformada inversa:
 - » Paso inverso a la transformada de Laplace.
 - Es decir, conociendo X(s), obtener x(t).

$$Si \ x(t) \xrightarrow{L} X(s) \qquad X(s) \xrightarrow{L^{-1}} x(t) \cdot u(t)$$

- » Aunque existen métodos numéricos para hacer L⁻¹, nosotros utilizaremos las tablas vistas anteriormente.
- » Ejemplo:

$$X(s) = \frac{10}{s+2} \rightarrow x(t) = 10 \cdot e^{-2t} \cdot u(t)$$



- Transformada inversa: (cont.)
 - » Caso general:
 - Sabemos:

$$X(s) = \frac{b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \dots + b_1 s^1 + b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s^1 + a_0} \longrightarrow X(s) = K \frac{(s - z_1)(s - z_2) \dots (s - z_m)}{(s - p_1)(s - p_2) \dots (s - p_n)}$$

Esta función siempre puede ponerse como:

$$X(s) = \frac{k_1}{s - p_1} + \frac{k_2}{s - p_2} + \dots + \frac{k_n}{s - p_n}$$

Por tanto, la solución será del tipo:

$$x(t) = u(t) \cdot (k_1 \cdot e^{p_1 t} + k_2 \cdot e^{p_2 t} + \dots + k_n \cdot e^{p_n t})$$

En general, k_i y p_i son números complejos.



- Transformada inversa: (cont.)
 - » Caso general: (cont)
 - Para obtener k_i utilizamos la siguiente expresión:

$$k_i = \left[(s - p_i) \cdot X(s) \right]_{s = p_i}$$

odonde en X(s) utilizamos la versión conocida de X(s).

» Ejemplo:
$$X(s) = \frac{k(s-z_1)}{(s-p_1)(s-p_2)(s-p_3)} \Rightarrow X(s) = \frac{k_1}{s-p_1} + \frac{k_2}{s-p_2} + \frac{k_3}{s-p_3}$$

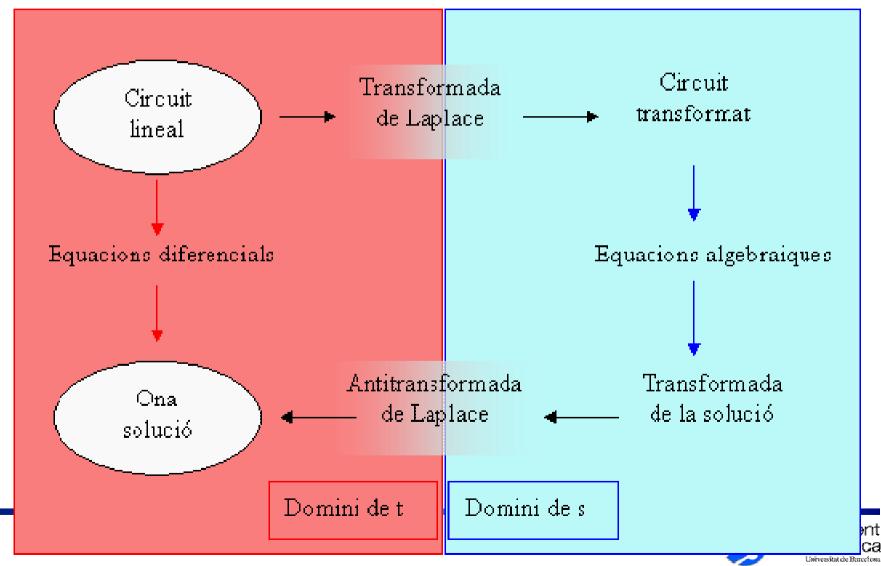
$$k_1 = \left[\left(s - p_1 \right) \cdot X(s) \right]_{s=p_1} = \frac{k(s - z_1)}{\left(s - p_2 \right) \left(s - p_3 \right)} \bigg|_{s=p_1} = \frac{k(p_1 - z_1)}{(p_1 - p_2)(p_1 - p_3)}$$

• Igualmente:
$$k_2 = [(s - p_2) \cdot X(s)]_{s=p_2}$$
 $k_3 = [(s - p_3) \cdot X(s)]_{s=p_3}$

■ El resultado final será:
$$x(t) = (k_1 \cdot e^{p_1 t} + k_2 \cdot e^{p_2 t} + k_3 \cdot e^{p_3 t}) \cdot u(t)$$



Proceso de transformación de circuitos:



- Proceso de transformación de circuitos: (cont.)
 - » Hemos de transformar todo:
 - Dispositivos: R, L, C, etc.
 - Fuentes: de tensión y de corriente.
 - Las tensiones del circuito serán V(s) (es la transformada de v(t)) y la corrientes I(s) (transformada de i(t)).
 - » Resolvemos el circuito aplicando las leyes de Kirchhoff, pero en el espacio de Laplace:
 - También se cumplen las leyes en el espacio transformado.
 - » Finalmente antitransformamos para obtener la señal "real".



- Proceso de transformación de circuitos:
 - » Transformación de los dispositivos:

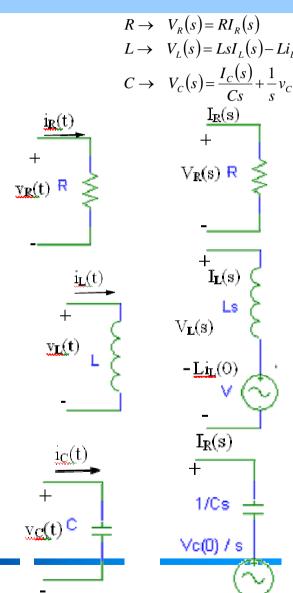
Resistencia:
$$V_R(t) = Ri_R(t) \rightarrow V_R(s) = RI_R(s)$$

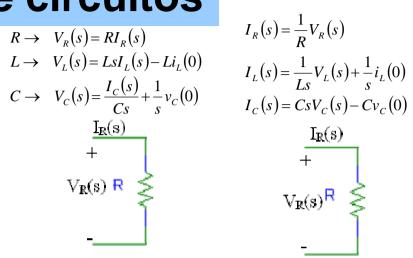
$$v_L(t) = L \frac{di_L(t)}{dt} \rightarrow V_L(s) = LsI_L(s) - Li_L(0)$$

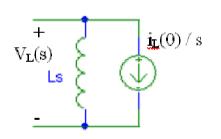
$$v_C(t) = \frac{1}{C} \int_0^t i_C(t) dt + v_C(0) \to V_C(s) = \frac{I_C(s)}{Cs} + \frac{1}{s} v_C(0)$$

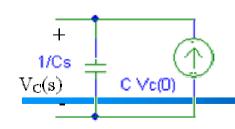
- » La relación V(s)/l(s), con cond. inic. nulas se le llama la impedancia Z(s):
 - Equivale a la resistencia (en el dominio temporal).
 - Para una resistencia (R): $Z_R(s) = R$
 - Para una inductancia (L): Z₁(s) = L⋅s
 - Para una capacidad (C): Z_c(s) = 1/(C⋅s)







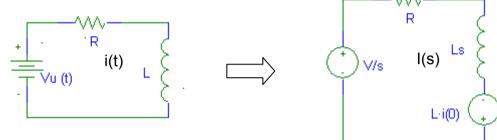








Ejemplo: Queremos conocer i(t) en circuito:



Kirchhoff:
$$\frac{V}{s} - RI(s) - I(s)Ls + Li_L(0) = 0$$

$$\Rightarrow (Ls + R)I(s) = \frac{V}{s} + Li_L(0)$$

$$\Rightarrow I(s) = \frac{V/L}{s(s + R/L)} + \frac{i_L(0)}{s + R/L} = \frac{V/R}{s} - \frac{V/R}{s + R/L} + \frac{i_L(0)}{s + R/L}$$

I efectuant la transformació inversa:

$$i(t) = \frac{V}{R} + \left[i_L(0) - \frac{V}{R} \right] e^{-\frac{R \cdot t}{L}} \qquad (per \ t > 0)$$



Definición: Relación entre variable de salida y variable de entrada en el espacio de Laplace para condiciones iniciales nulas:

Función de transferencia =
$$\frac{Transformada de la señal de salida}{Transformada de la señal de entrada}\Big|_{CI=0} = T(s)$$

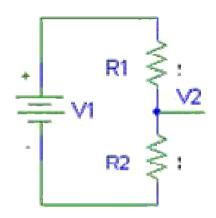
Combinaciones posibles:

$$T(s) = \frac{V_0(s)}{V_I(s)}\Big|_{CI=0} \quad \phi \quad T(s) = \frac{I_0(s)}{I_I(s)}\Big|_{CI=0} \quad \phi \quad T(s) = \frac{V_0(s)}{I_I(s)}\Big|_{CI=0} \quad \phi \quad T(s) = \frac{I_0(s)}{V_I(s)}\Big|_{CI=0}$$

- Es independiente de la entrada y de la salida.



Ejemplo 1:

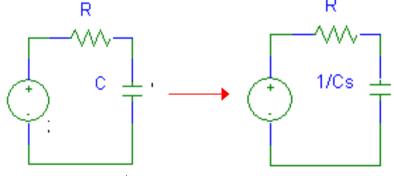


R1
$$V_2(t) = \frac{R_2}{R_1 + R_2} V_1(t) \rightarrow V_2(s) = \frac{R_2}{R_1 + R_2} V_1(s)$$

$$T(s) = \frac{V_0(s)}{V_I(s)} = \frac{R_2}{R_1 + R_2}$$

$$T(s) = \frac{V_0(s)}{V_I(s)} = \frac{R_2}{R_1 + R_2}$$

Ejemplo 2:



$$V_0(s) = V_I(s) \frac{\frac{1}{Cs}}{R + \frac{1}{Cs}} = V_I(s) \frac{1}{RCs + 1} \rightarrow T(s) = \frac{1}{RCs + 1}$$



Conociendo la función de transferencia de un circuito, podremos obtener la salida del circuito para cualquier entrada: $V_0(s)$

$$T(s) = \frac{V_0(s)}{V_I(s)} \implies V_0(s) = T(s) \cdot V_I(s)$$

» El producto T(s)-V_I(s) será siempre de la forma:

$$T(s) \cdot V_I(s) = \frac{b_l s^l + b_{l-1} s^{l-1} + \dots + b_1 s^1 + b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s^1 + a_0}$$

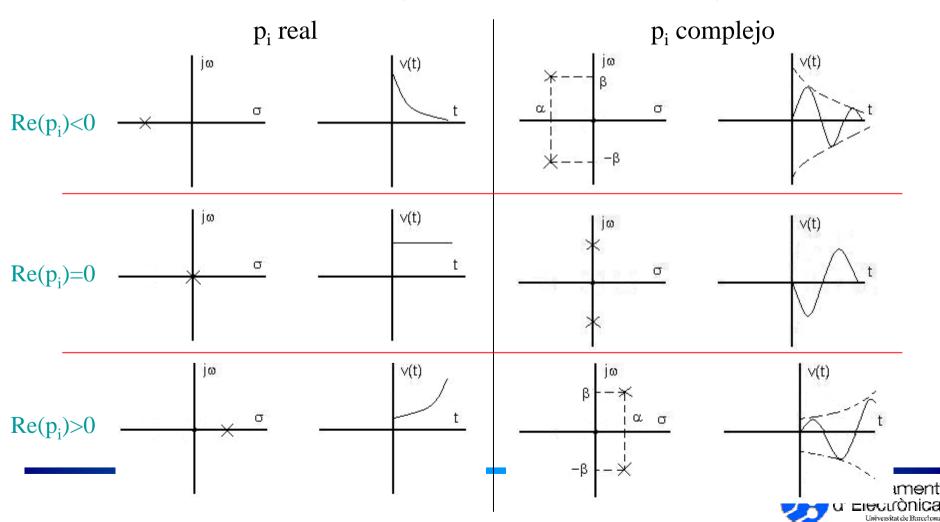
» Por tanto, para obtener V_o(s) haremos el mismo procedimiento que hemos visto anteriormente:

$$V_o(s) = \frac{k_1}{s - p_1} + \frac{k_2}{s - p_2} + \dots + \frac{k_n}{s - p_n} \longrightarrow v_o(t) = u(t) \cdot \left(k_1 \cdot e^{p_1 t} + k_2 \cdot e^{p_2 t} + \dots + k_n \cdot e^{p_n t}\right)$$

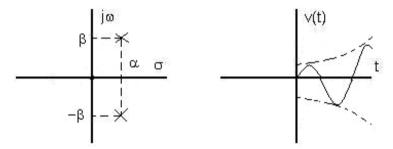


Tipos de soluciones en general:

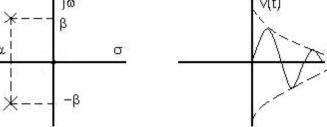
$$v_o(t) = u(t) \cdot (k_1 \cdot e^{p_1 t} + k_2 \cdot e^{p_2 t} + \dots + k_n \cdot e^{p_n t})$$



- Conclusiones principales:
 - » Si la parte real de alguno de los p_i es positiva, el sistema es inestable (la salida se irá a infinito...).



- Por tanto, sólo consideraremos sistemas con todos los polos con parte real igual a 0 ó negativa.
- » Si la parte real de p_i es negativa, la respuesta debida a este p_i acabará desvaneciéndose.





En general, si tenemos una entrada sinusoidal (de amplitud A), la salida siempre será sinusoidal de la misma frecuencia (pero con amplitud distinta B y además desfasada).

$$v_i(t) = A \cdot \cos(w \cdot t) \quad \to v_0(t) = B \cdot \cos(w \cdot t + \phi)$$

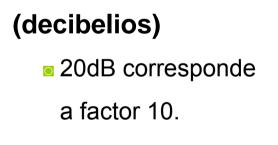
'w' es la frecuencia angular (w = $2 \cdot \pi \cdot f$) (unidades: rad/s). ϕ es el desfase (unidades: rad).

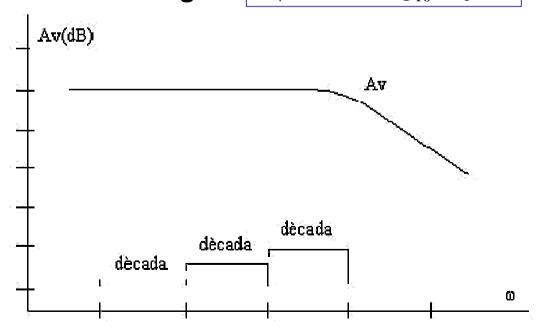


- Conociendo la señal sinusoidal de entrada (A y w), se puede
 obtener B y φ a partir de la función de transferencia T(s):
 - » 1º hacemos la sustitución s = jw en T(s) $\rightarrow T(jw)$
 - En general es un número complejo: a+j·b=c·ejα.
 - Esto representa la ganancia (compleja) para una entrada de tipo sinusoidal (y, por tanto, salida también sinusoidal). $\Rightarrow \frac{V_o(jw)}{V_i(jw)} = T(jw)$
 - » |T(jw)| nos proporciona la ganancia en amplitudes (B/A).
 - Sabiendo A y el módulo de T(jw) podemos conocer B.
 - $|T(jw)| \text{ es } c = \sqrt{a^2 + b^2}$.
 - » α nos proporciona el desfase ϕ entre la sinusoidal de salida y la de entrada.
 - $\alpha = arctg(b/a)$



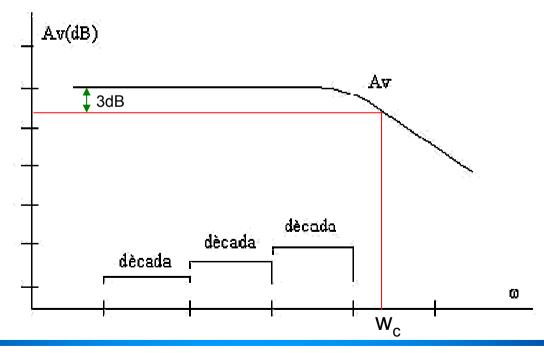
- n En general, la ganancia de amplitudes y el desfase dependen de la w (según T(jw)).
 - » La representación de la ganancia de amplitudes y del desfase en función de w es el diagrama de Bode.
 - » La representación se hace con ejes logarítmicos. La ganancia de amplitudes se hace según: $A_v(dB)=20 \cdot log_{10} |T(jw)|$





© Conceptos:

- » Frecuencia de corte (w_c): w a la que la ganancia se reduce 3dB respecto la región de A_v cte. (3dB $\rightarrow 1/\sqrt{2}$)
- » Ancho de banda: rango de w limitado por la caída de 3dB.





- Ejemplo: Filtro RC pasa bajos
 - » Señal de salida V_R, señal de entrada V_i.

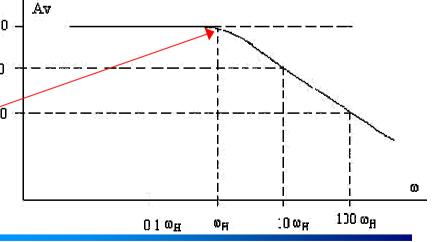
$$T(s) = \frac{1}{RCs + 1} \longrightarrow |T(j\omega)| = \sqrt{\frac{1}{1 + (RCw)^2}}$$

$$A_{v}(dB) = -20\log\left[\sqrt{1 + \left(\frac{\omega}{\omega_{H}}\right)^{2}}\right] \qquad donde \quad \omega_{H} = \frac{1}{RC}$$

$$donde \quad \omega_{H} = \frac{1}{RC}$$

Caída para w>w_H → 20dB/década₋₂₀

Frecuencia de corte en $\omega = \omega_H = \frac{1}{RC}$





- Ejemplo: Filtro RC pasa altos
 - » Señal de salida V_R, señal de entrada V_i.

