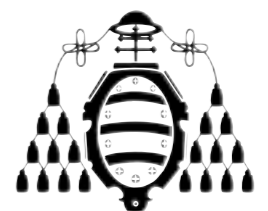


# Respuesta dinámica

Ignacio Díaz Blanco

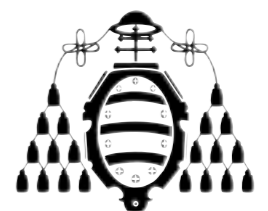
*Master en Ingeniería Mecatrónica / EU4M. Escuela Politécnica de Ingeniería de Gijón (EPI Gijón)*



Universidad de Oviedo

# Contenidos

- Linealidad y Superposición
- Noción de Convolución (demostración gráfica)
- Función de Transferencia
- Transformada de Laplace y propiedades
- Cálculo de antitransformadas
- Modos transitorios



# Linealidad y Superposición

Un sistema es **lineal** si y solo si verifica el principio de **superposición**:

si

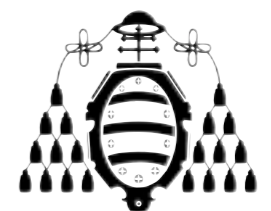
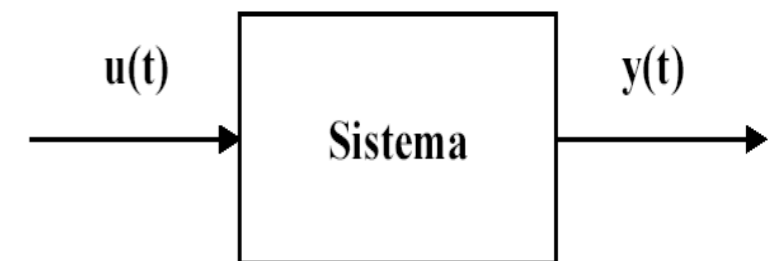
$$u_1(t) \longrightarrow y_1(t)$$

$$u_2(t) \longrightarrow y_2(t)$$

entonces

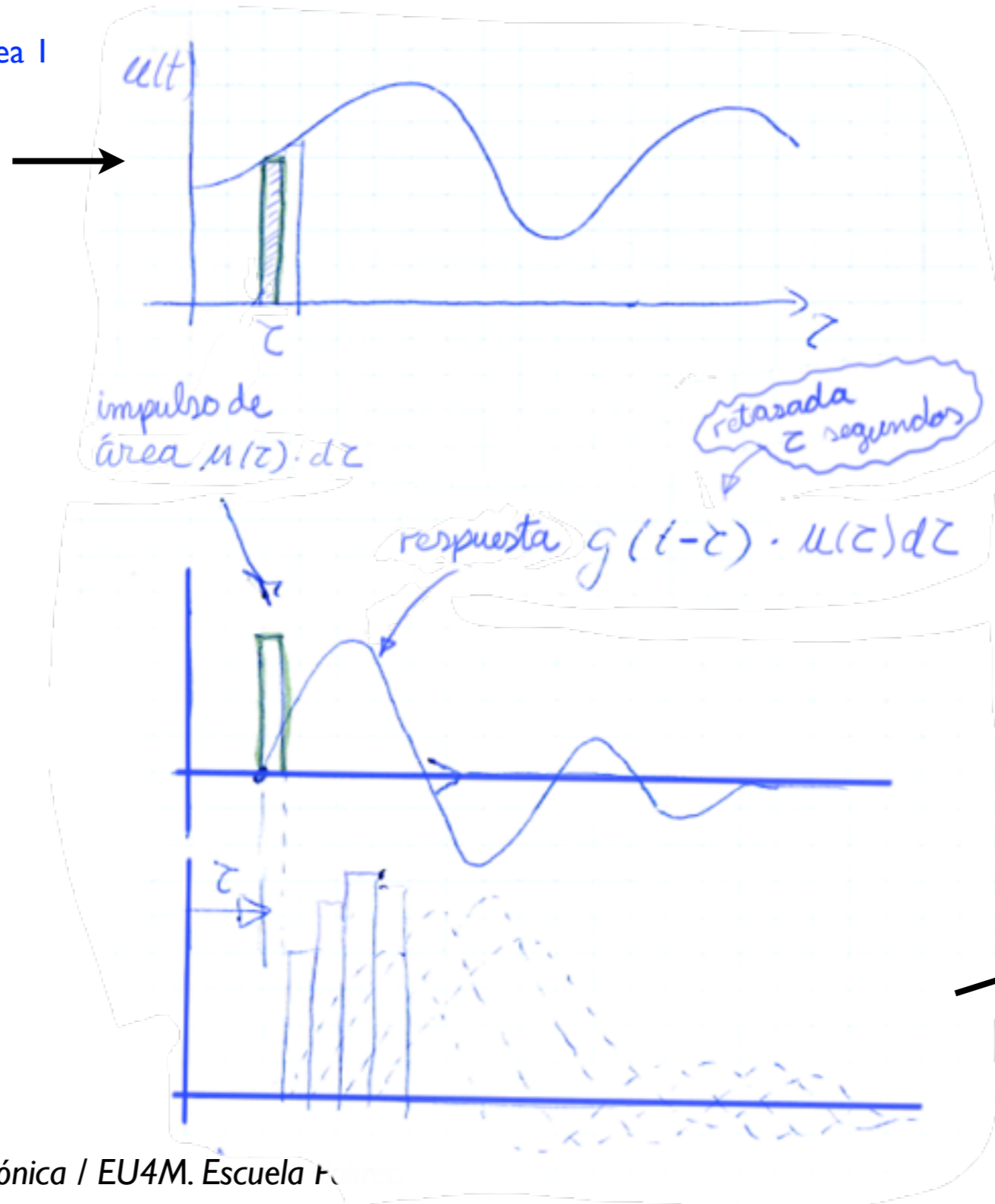
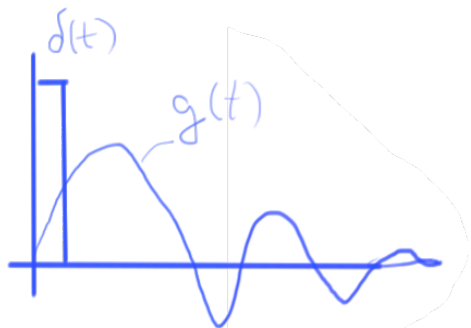
$$\alpha u_1(t) + \beta u_2(t) \longrightarrow \alpha y_1(t) + \beta y_2(t)$$

$$\alpha, \beta \in \mathbb{R}$$



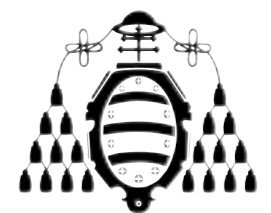
# Noción de Convolución

Respuesta ante un impulso de área 1



$$y(t) = \int_0^t g(t - \tau)u(\tau)d\tau$$

Sumando todas las contribuciones

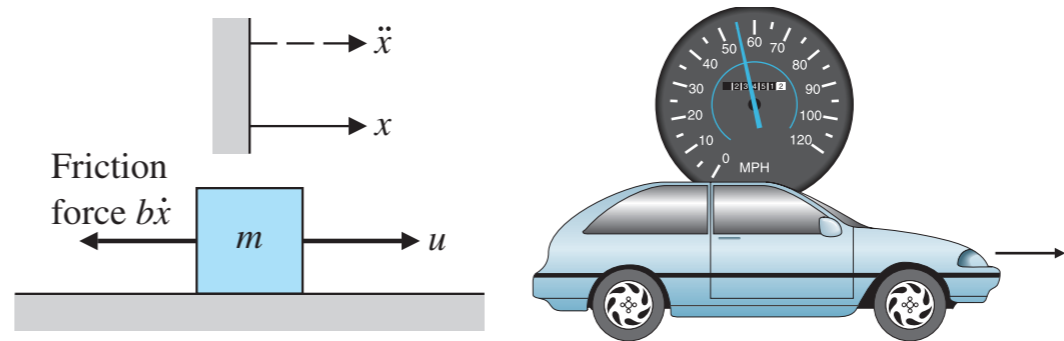


Universidad de Oviedo

# Concepto de Función de Transferencia

Modelo dinámico (E.D.) del movimiento:

$$\dot{v} + \frac{b}{m}v = \frac{u}{m}$$



**Ejemplo:** modelo de control de velocidad de cruceo (Ejemplo 2.1 de Franklin)

Si suponemos una solución particular

$$u = U_0 e^{st}$$

$$v = V_0 e^{st}$$

Derivando tenemos que

$$\dot{v} = sV_0 e^{st}$$

Sustituyendo

$$\left(s + \frac{b}{m}\right) V_0 e^{st} = \frac{1}{m} U_0 e^{st}$$

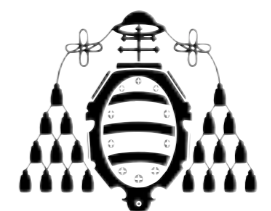


**Ganancia salida/entrada**

para una entrada "genérica"  
de tipo  
exponencial (compleja)



$$\frac{V_0}{U_0} = \frac{1/m}{s + b/m}$$



# Concepto de Función de Transferencia

## Noción de ganancia compleja

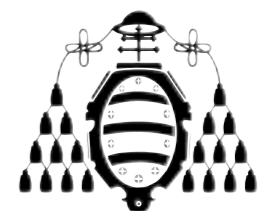
$$u(t) = e^{st}$$

$$\begin{aligned} y(t) &= \int_0^t g(t-\tau)u(\tau)d\tau = \int_0^t g(\tau)u(t-\tau)d\tau \\ &= \int_0^t g(t-\tau)e^{s(t-\tau)}d\tau \\ &= \int_0^t g(\tau)e^{st}e^{-s\tau}d\tau \\ &= e^{st} \int_0^t g(\tau)e^{-s\tau}d\tau \\ &= H(s)e^{st} \end{aligned}$$

$$u(t) = e^{st} \quad \longrightarrow \quad y(t) = H(s)e^{st}$$

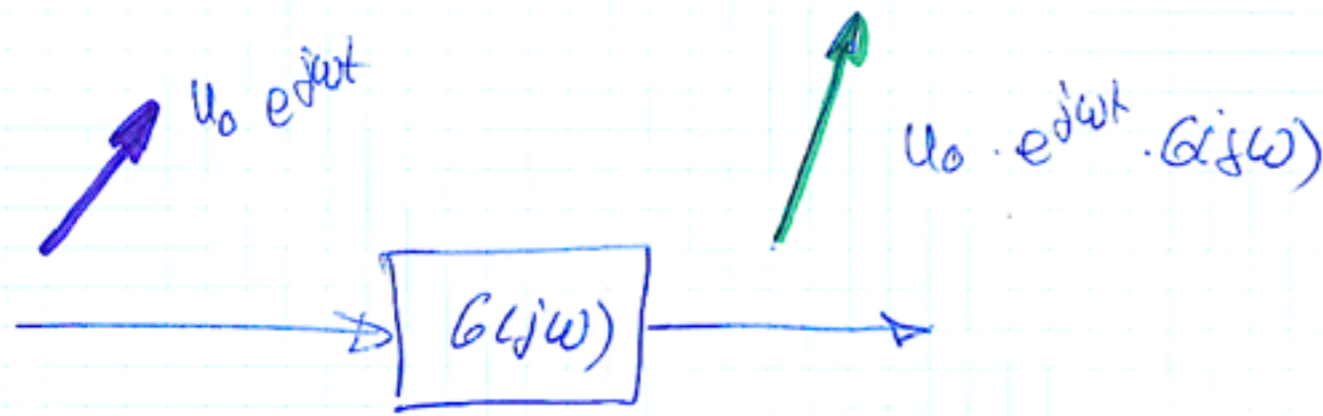
## Ganancia Compleja

escala y gira  
es decir  
modifica amplitud y fase

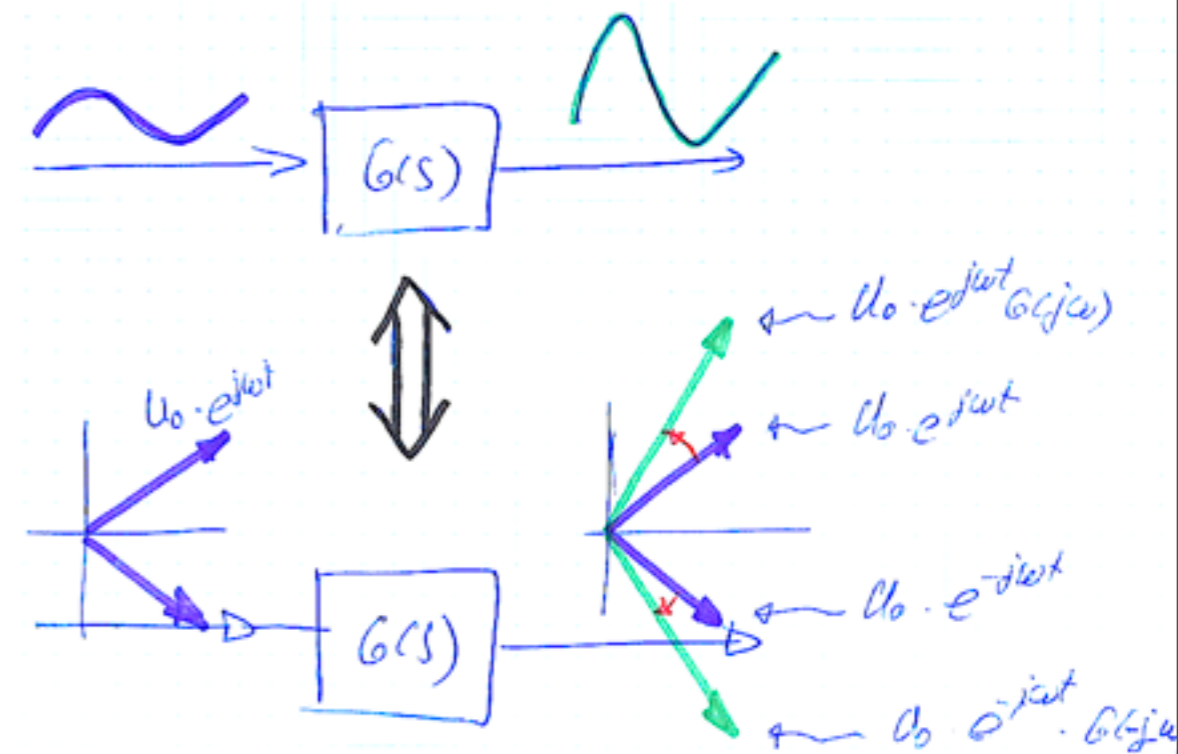


# Concepto de Función de Transferencia

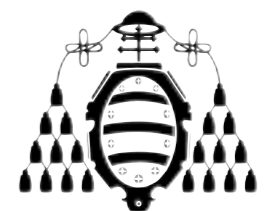
Senoides complejas ( $s=j\omega$ )



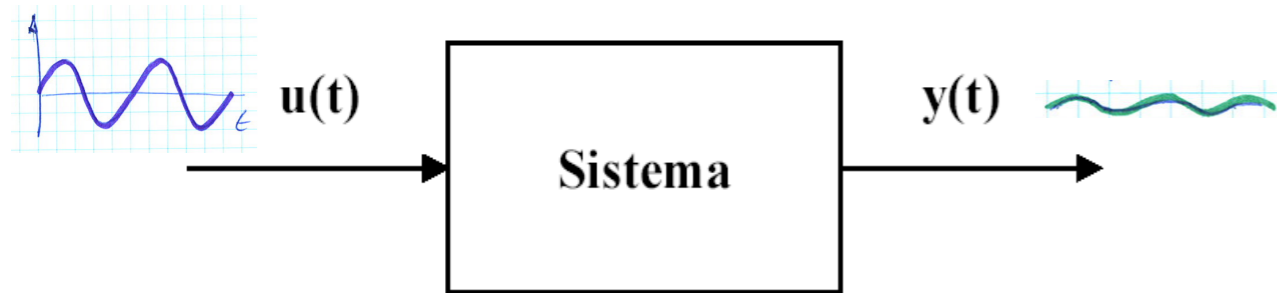
Senoides reales



Material relacionado:  
Sección 3.1.2 de Franklin  
Ejemplos 3.3 y 3.4 de Franklin

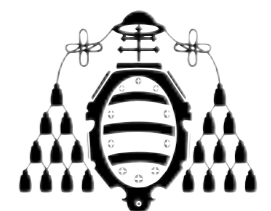
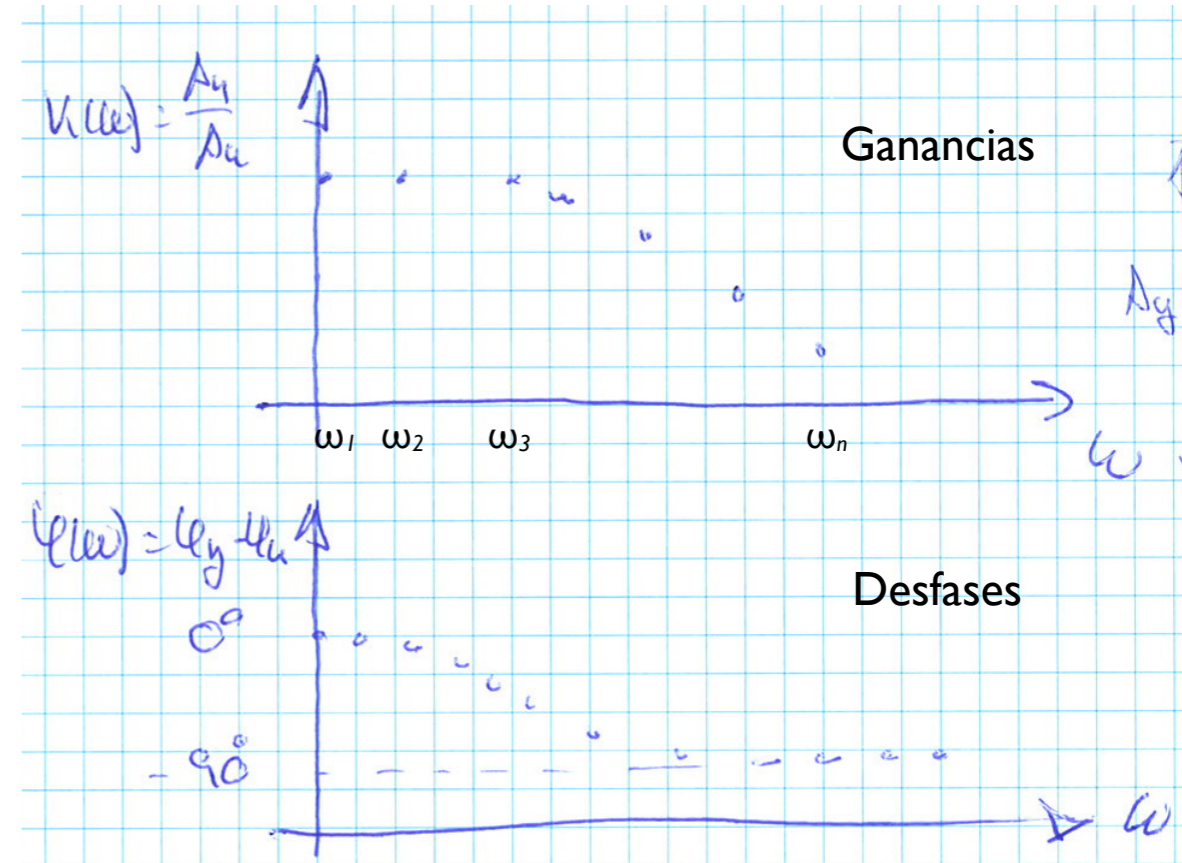
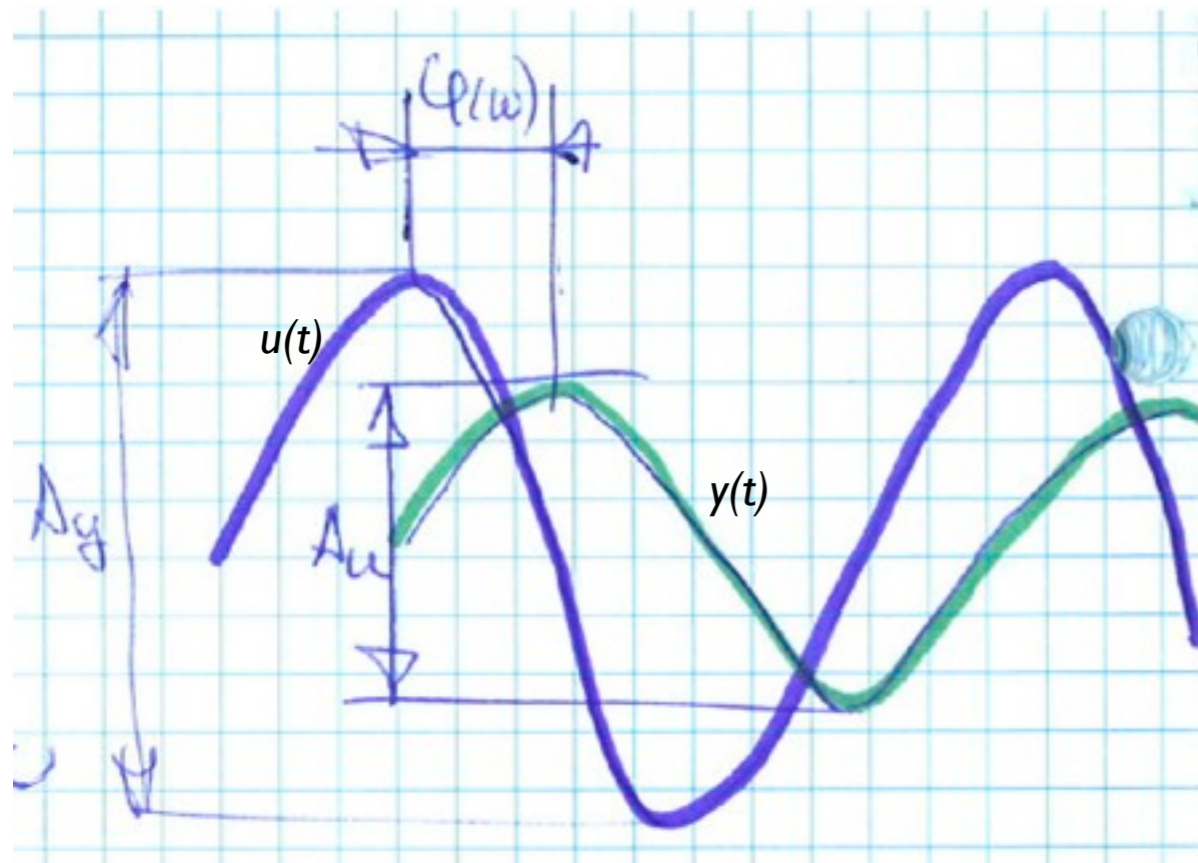


# Respuesta en Frecuencia



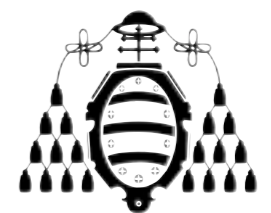
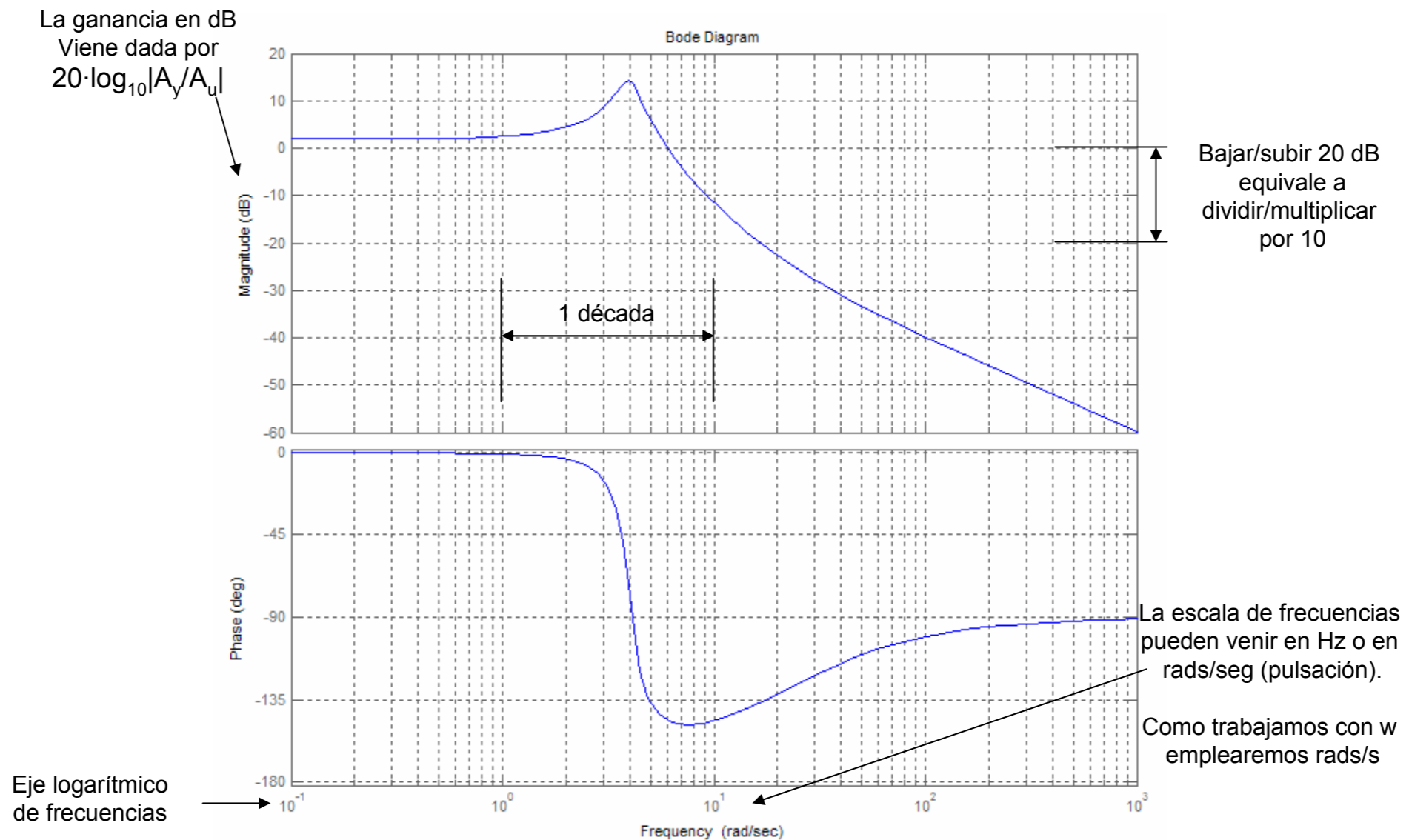
Las ganancias y desfases que produce el sistema **cambian con la frecuencia**

**Podemos representarlas gráficamente**





# Diagrama de Bode



# Transformada de Laplace

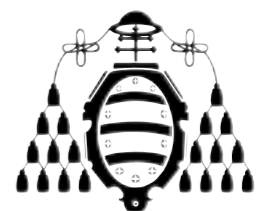
- La linealización nos lleva a una EDL de coeficientes constantes

$$a_n \frac{d^n y}{dt^n} + a_{n-1} \frac{d^{n-1} y}{dt^{n-1}} + a_1 \frac{dy}{dt} + a_0 y = b_0 u + b_1 \frac{du}{dt} + \dots + b_m \frac{d^m u}{dt^m}$$

- La transformada de Laplace convierte EDL-CC en un problema polinómico
- Definición:

$$f(t) \rightarrow F(s) = \int_0^{\infty} f(t) e^{-st} dt$$

$$F(s) \rightarrow f(t) = \int_{\sigma-j\infty}^{\sigma+j\infty} F(s) e^{st} ds$$



# Transformaciones típicas

- Escalón

$$u(t) = \begin{cases} 1, & t \geq 0 \\ 0, & t < 0 \end{cases} \rightarrow U(s) = \int_0^{\infty} 1 \cdot e^{-st} = \left[ -\frac{1}{s} e^{-st} \right]_0^{\infty} = \frac{1}{s}$$

- Rampa

$$r(t) = \begin{cases} 1, & t \geq 0 \\ 0, & t < 0 \end{cases} \rightarrow R(s) = \frac{1}{s^2}$$

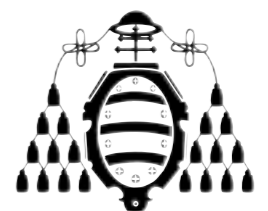
- Exponencial

$$f(t) = \begin{cases} e^{-\sigma t}, & t \geq 0 \\ 0, & t < 0 \end{cases} \rightarrow$$

$$\rightarrow F(s) = \int_0^{\infty} e^{-\sigma t} \cdot e^{-st} dt = \int_0^{\infty} e^{-(\sigma+s)t} dt = \left[ -\frac{1}{s+\sigma} e^{-(s+\sigma)t} \right]_0^{\infty} = \frac{1}{s+\sigma}$$

- Seno

$$f(t) = \sin(\omega t) \rightarrow F(s) = \frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$$



# Propiedades

- Linealidad

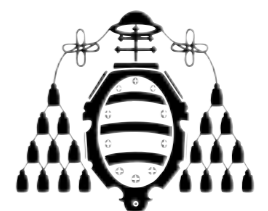
$$\mathcal{L}(\alpha f(t) + \beta g(t)) = \alpha \mathcal{L}(f(t)) + \beta \mathcal{L}(g(t))$$

- Desplazamiento en  $s$

$$F(s + \alpha) = \mathcal{L}(e^{-\alpha t} f(t))$$

- Desplazamiento en el tiempo

$$\mathcal{L}[f(t - T)u(t - T)] = e^{-sT} F(s), \quad T > 0, \quad f(t) = 0, \quad \forall t < 0$$



# Propiedades

- Diferenciación en  $t$

$$\mathcal{L}(\dot{f}(t)) = sF(s) - f(0^+)$$

...

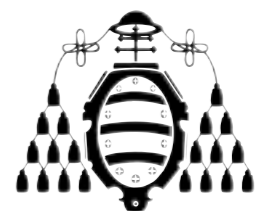
$$\mathcal{L}(f^{(n)}(t)) = s^n F(s) - \sum_{k=1}^n f^{(k-1)}(0^+) s^{n-k}$$

- Teorema del valor inicial

$$f(0^+) = \lim_{t \rightarrow 0} f(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} sF(s)$$

- Teorema del valor final

$$f(\infty) = \lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sF(s)$$



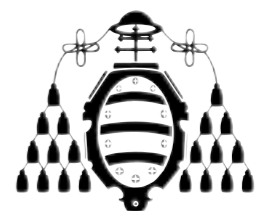
# Convolución

- Convolución entre dos funciones

$$f * g = c(t) = \int_0^t f(t - \tau)g(\tau)d\tau$$

- Teorema de Convolución

$$C(s) = \mathcal{L}[f * g] = F(s) \cdot G(s)$$



# Concepto de Función de Transferencia

- La linealización nos da EDL-CC:

$$a_n \frac{d^n y}{dt^n} + a_{n-1} \frac{d^{n-1} y}{dt^{n-1}} + a_1 \frac{dy}{dt} + a_0 y = b_0 u + b_1 \frac{du}{dt} + \dots + b_m \frac{d^m u}{dt^m}$$

- Suponiendo condiciones iniciales nulas y haciendo  $\mathcal{L}$ [expresión]

$$\begin{aligned} a_n s^n Y(s) + a_{n-1} s^{n-1} Y(s) + \dots + a_0 Y(s) &= \\ &= b_0 U(s) + b_1 s U(s) + \dots + b_m s^m U(s) \end{aligned}$$

reagrupando queda,

$$(a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_0) Y(s) = (b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \dots + b_0) U(s)$$

Finalmente,

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

