

# Respuesta en Frecuencia de Sistemas Lineales (tiempo discreto)

Antonio Sala  
Universitat Politècnica de València

Video-presentación disponible en:

<http://personales.upv.es/asala/YT/V/rfd.html>



UNIVERSITAT  
POLITÈCNICA  
DE VALÈNCIA

# Introducción

**Motivación:** La respuesta ante entradas periódicas es de gran importancia en ingeniería

- Corriente alterna, vibraciones mecánicas, climatización, control

**Objetivo:** Calcular la respuesta en régimen permanente senoidal de un sistema lineal en tiempo discreto.

**Contenidos:**

- Generalidades, Cálculo de respuesta en frecuencia, Ejemplo.



# Respuesta en frecuencia

- Los registros de datos para análisis por computador son recogidos únicamente en tiempo discreto, con un cierto período de muestreo.
- Los sistemas **lineales** con función de transferencia  $G(z)$  cambian la amplitud y la fase pero no la frecuencia de las señales de entrada.
- Su efecto es de una multiplicación frecuencia a frecuencia de los contenidos de frecuencia de las entradas  $y(\omega) = \mathcal{G}(\omega) * u(\omega)$ .
- el factor  $\mathcal{G}(\omega)$  se denomina **respuesta en frecuencia** del sistema.



# Cálculo de resp. en frecuencia

Función de Transferencia (c.i. nulas):

$$y(z) = \mathbf{G}(z)u(z) = \frac{N(z)}{D(z)}u(z) \quad (1)$$

Entrada temporal:  $u(k) = \cos(\omega T \cdot k)$ , esto es,  $\cos(\omega t)$  muestreado cada  $T$  segundos ( $T$  es el período de muestreo).

Fórmula de Euler:  $e^{j\phi} = \cos \phi + j \sin \phi$ .

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

La entrada puede expresarse como  $u(k) = \operatorname{Re}(e^{j\omega T k})$ .

Definamos  $\bar{u}(k) := e^{j\omega T k} = \cos(\omega T k) + j \sin(\omega T k)$ .

- Por superposición, salida ante  $\bar{u}(k)$  será  $\bar{y}(k) := y_R(k) + jy_I(k)$ , siendo  $y_R(k)$  la salida ante  $\cos(\omega T k)$ , e  $y_I(k)$  la salida ante  $\sin(\omega T k)$ .
- **Objetivo:** Calcular salida  $\bar{y}(k)$  ante  $\bar{u}(k)$ , luego evaluar parte real  $y_R(k)$ .

# Cálculo de resp. en frecuencia

## Tablas de transformadas:

Entrada:  $\bar{u}(k) := e^{j\omega T k} = (e^{j\omega T})^k$ ,

$$\bar{u}(z) = \frac{z}{z - e^{j\omega T}}$$

Salida estacionaria a buscar:

$$y_R(k) = M \cos(\omega T k + \varphi) = \operatorname{Re}(M \cdot e^{j(\omega T k + \varphi)}) = \operatorname{Re}(\bar{y}(k))$$

$$\bar{y}(z) = \frac{Mz \cdot e^{j\varphi}}{z - e^{j\omega T}}$$

**Objetivo:** demostrar que existen  $M$  y  $\varphi$  y calcularlos.



## Cálculo de resp. en frec (2)

Descomposición de la salida (fracciones simples):

$$y(z) = \frac{N(z)}{D(z)} \frac{z}{z - e^{j\omega T}} = \frac{Mz \cdot e^{j\varphi}}{z - e^{j\omega T}} + \frac{R(z)}{D(z)}$$

Pasando a común denominador:

$$\frac{N(z) * z}{D(z) \cdot (z - e^{j\omega T})} = \frac{Mz \cdot e^{j\varphi} D(z) + (z - e^{j\omega T}) R(z)}{D(z) \cdot (z - e^{j\omega T})}$$

$M$  y  $\varphi$  van a poderse calcular haciendo  $z = e^{j\omega T}$  en numeradores...



## Cálculo de resp. en frec (3)

$$\frac{N(z) * z}{D(z) \cdot (z - e^{j\omega T})} = \frac{Mz \cdot e^{j\varphi} D(z) + (z - e^{j\omega T})R(z)}{D(z) \cdot (z - e^{j\omega T})}$$

Igualando numeradores, si  $z = e^{j\omega T}$  entonces:

$$N(e^{j\omega T}) * e^{j\omega T} = M e^{j\omega T} e^{j\varphi} D(e^{j\omega T})$$

$$\frac{N(e^{j\omega T})}{D(e^{j\omega T})} = M e^{j\varphi}$$

$$\mathbf{G(e^{j\omega T}) = M e^{j\varphi}}$$



# Cálculo resp. frec: resultado final

De la descomposición en transp. anterior:

$$\mathbf{G}(e^{j\omega T}) = Me^{j\varphi}$$

**Teorema:** En la respuesta estacionaria  $y = M \cos(\omega Tk + \varphi)$  ante  $\cos(\omega Tk)$ :

- La **amplitud**  $M$  es  $|\mathbf{G}(e^{j\omega T})|$  (**módulo**).
- El **desfase**  $\varphi$  es  $\arg(\mathbf{G}(e^{j\omega T}))$  (**argumento**).



# Ejemplo

– pasamos a Matlab –

