

# Respuestas del primer examen (versión a) - TEL224

Viernes 13/03/2015

## Teoría

1. 5 puntos Diseñe una señal discreta exponencial que no converja.

**Respuesta:**

$$x[n] = 2^n u[n], \quad \forall n \in \mathbb{N}$$

2. 5 puntos Defina y ejemplifique una FIR.

**Respuesta:** FIR significa "Finite-duration Impulse Response". Un sistema FIR es un sistema con respuesta al impulso de duración finita. El sistema siguiente es un sistema FIR:

$$h[n] = 2\delta[n]$$

3. 5 puntos ¿Qué es lo que sucede cuando una exponencial compleja (autofunción) atraviese un SLIT?

**Respuesta:** La salida de un SLIT atravesado por una exponencial compleja  $x[n] = e^{j\omega n}$  es la misma exponencial compleja multiplicada por el autovalor  $H(e^{j\omega})$ , o sea la respuesta en frecuencia del SLIT en la frecuencia  $\omega$ :

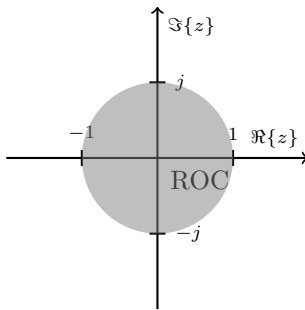
$$y[n] = H(e^{j\omega}) e^{j\omega n}$$

con

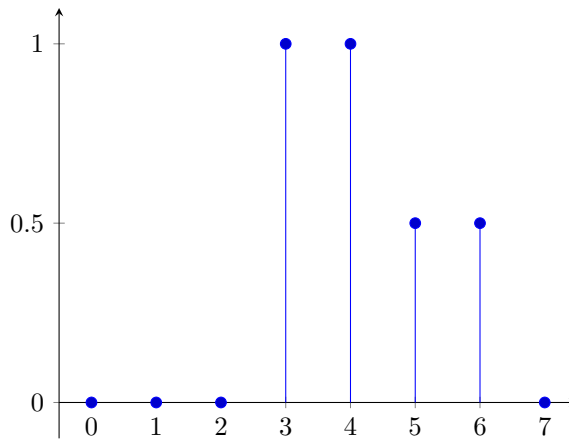
$$H(e^{j\omega}) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k] e^{-j\omega k}$$

4. 5 puntos Dibujar la región de convergencia de la transformada Z de una señal limitada por la derecha con un único polo en  $z = j$

**Respuesta:** La región de convergencia de la transformada Z de una señal limitada por la derecha es el disco de radio igual al módulo del polo menor. En este caso, existe un único polo, de módulo igual a 1, así que la región de convergencia está definida por el disco  $|z| < 1$ .



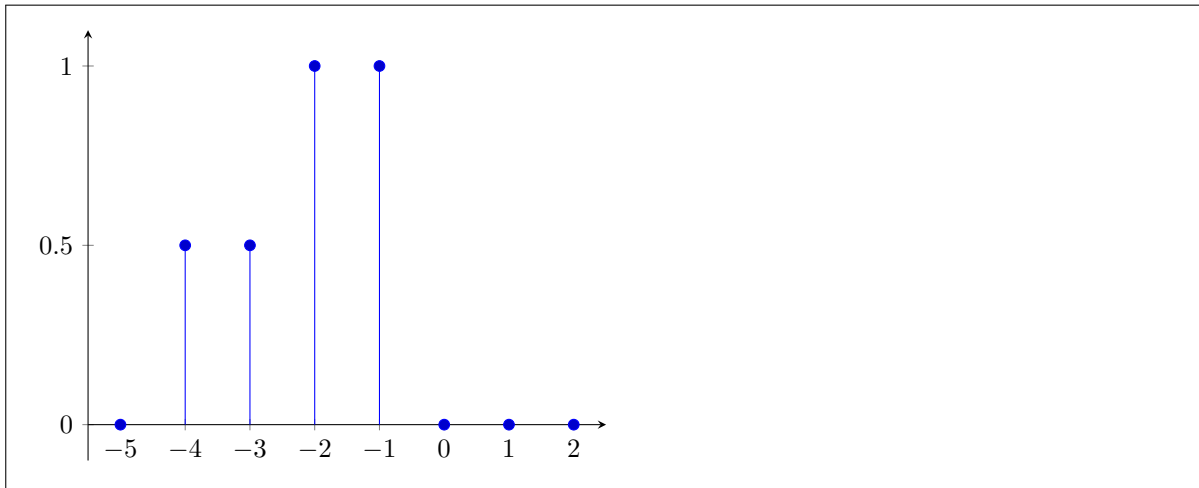
5. 5 puntos Dada la siguiente señal  $x[n]$ , dibuje  $x[-(n-2)]$ .



**Respuesta:**

Los únicos valores diferentes de cero son para  $n = 3, \dots, 6$ , se transforman de la manera siguiente:

- $x[3] = 1$  se vuelve  $x[-1] = 1$
- $x[4] = 1$  se vuelve  $x[-2] = 1$
- $x[5] = 0.5$  se vuelve  $x[-3] = 0.5$
- $x[6] = 0.5$  se vuelve  $x[-4] = 0.5$



6. 5 puntos Si la entrada del sistema es:  $x[n] = u[n]$  y su respuesta al impulso es:  $h[n] = \frac{1}{4}^{n-1} u[n-1]$ , encuentre su salida. Recuerde:  $y[n] = x[n] * h[n]$

**Respuesta:**

$$\begin{aligned}
 y[n] &= x[n] * h[n] \\
 &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} x[k] h[n-k] \\
 &= \sum_{k=0}^{\infty} h[n-k], \quad \text{porque } x[n] = 0 \quad \forall n < 0 \text{ y } x[n] = 1 \quad \forall n \geq 0 \\
 &= \sum_{k=0}^{\infty} \frac{1}{4}^{n-k-1} u[n-k-1] \\
 &= \sum_{k=0}^{n-1} \frac{1}{4}^{n-k-1}, \quad \text{porque } u[n-k-1] = 1 \quad \forall n-k-1 \geq 0 \text{ o sea } k \leq n-1 \\
 &= \sum_{l=0}^{n-1} \frac{1}{4}^l, \quad \text{haciendo el cambio de variable } l = n-k-1 \\
 &= \frac{1 - (\frac{1}{4})^n}{1 - \frac{1}{4}}, \quad \forall n \\
 y[n] &= \frac{4}{3} \left(1 - \left(\frac{1}{4}\right)^n\right), \quad \forall n
 \end{aligned}$$

7. 10 puntos Encuentre la transformada Z unilateral de la señal:  $y[n] = 5x[n-2] - x[n]$ .

**Respuesta:**

$$\begin{aligned}
 \mathcal{Y}(z) &= \sum_{n=0}^{\infty} (5x[n-2] - x[n]) z^{-n} \\
 &= 5 \sum_{n=0}^{\infty} x[n-2] z^{-n} - \sum_{n=0}^{\infty} x[n] z^{-n} \\
 &= 5 (x[-2] + x[-1] z^{-1} + \sum_{n=2}^{\infty} x[n-2] z^{-n}) - \mathcal{X}(z) \\
 &= 5 (x[-2] + x[-1] z^{-1} + z^{-2} \sum_{n=2}^{\infty} x[n-2] z^{-(n-2)}) - \mathcal{X}(z) \\
 &= 5 (x[-2] + x[-1] z^{-1} + z^{-2} \sum_{n=0}^{\infty} x[n] z^{-n}) - \mathcal{X}(z) \\
 &= 5 (x[-2] + x[-1] z^{-1} + z^{-2} \mathcal{X}(z)) - \mathcal{X}(z) \\
 &= 5x[-2] + 5x[-1] z^{-1} + (5z^{-2} - 1) \mathcal{X}(z)
 \end{aligned}$$

8. Del siguiente sistema:  $y[n] = x[n] - x[n-1]$ , siendo  $x[n]$  la entrada y  $y[n]$  la salida:

- (a) 5 puntos Demuestre que es un sistema lineal invariante en el tiempo.

**Respuesta:** Mostremos que es un sistema lineal:

$$\begin{aligned} T \{ax_1[n] + bx_2[n]\} &= (ax_1[n] + bx_2[n]) - (ax_1[n-1] + bx_2[n-1]) \\ &= a(x_1[n] - x_1[n-1]) + b(x_2[n] - x_2[n-1]) \\ &= aT \{x_1[n]\} + bT \{x_2[n]\} \end{aligned}$$

Mostremos que es invariante en el tiempo. Si  $x_1[n] = x[n - n_0]$ ,

$$\begin{aligned} T \{x_1[n]\} &= x_1[n] - x_1[n-1] \\ &= x[n - n_0] - x[n - n_0 - 1] \\ &= T \{x[n - n_0]\} \end{aligned}$$

- (b) 5 puntos Obtener  $h[n]$  y  $H(e^{j\omega})$ .

**Respuesta:**

$$\begin{aligned} h[n] &= T \{\delta[n]\} \\ &= \delta[n] - \delta[n-1] \\ H(e^{j\omega}) &= \mathcal{F} \{\delta[n] - \delta[n-1]\} \\ &= 1 - e^{-j\omega} \\ &= e^{-j\frac{\omega}{2}} \left( e^{j\frac{\omega}{2}} - e^{-j\frac{\omega}{2}} \right) \\ &= 2j \sin\left(\frac{\omega}{2}\right) e^{-j\frac{\omega}{2}} \\ &= 2 \sin\left(\frac{\omega}{2}\right) e^{j\frac{(\pi-\omega)}{2}} \end{aligned}$$

- (c) 5 puntos  $|H(e^{j\omega})|$  y  $\angle H(e^{j\omega})$ .

**Respuesta:**

El módulo es:

$$\begin{aligned} |H(e^{j\omega})| &= \left| 2 \sin\left(\frac{\omega}{2}\right) e^{j\frac{(\pi-\omega)}{2}} \right| \\ &= 2 \left| \sin\left(\frac{\omega}{2}\right) \right| \end{aligned}$$

La fase es:

$$\begin{aligned} \angle H(e^{j\omega}) &= \angle 2 \sin\left(\frac{\omega}{2}\right) e^{j\frac{(\pi-\omega)}{2}} \\ &= \frac{\pi-\omega}{2} \end{aligned}$$

- (d) 5 puntos Obtener  $h_i[n]$  tal que  $h_i[n] * h[n] = \delta[n]$ .

**Respuesta:**

$$\begin{aligned} h_i[n] * h[n] &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_i[k] h[n-k] \\ &= \sum_{k=-\infty}^{\infty} h_i[k] (\delta[n-k] - \delta[n-k-1]) \\ &= h_i[n] - h_i[n-1] \end{aligned}$$

Para que  $h_i[n] * h[n] = h_i[n] - h_i[n-1] = \delta[n]$ , es necesario que:

$$\begin{cases} h_i[n] - h_i[n-1] = 0, & \forall n < 0 \\ h_i[n] - h_i[n-1] = 1, & n = 0 \\ h_i[n] - h_i[n-1] = 0, & \forall n > 0 \end{cases} \iff \begin{cases} h_i[n] = h_i[n-1], & \forall n < 0 \\ h_i[0] = 1 + h_i[-1], & n = 0 \\ h_i[n] = h_i[n-1], & \forall n > 0 \end{cases}$$

Esta relación esta verificada para todas las señales  $h_i[n] = A + u[n]$ ,  $\forall A \in \mathbb{C}$

9. Si la entrada  $x[n]$  de un SLIT es  $x[n] = u[n]$ , la salida es:  $y[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^{n-1} u[n+1]$ .

(a) 5 puntos Hallar  $H(z)$  y su diagrama polo-cero.

**Respuesta:**

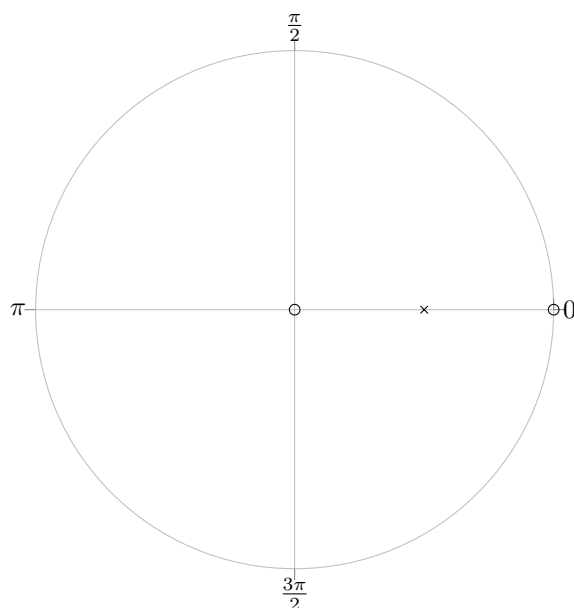
$$X(z) = \frac{1}{1 - z^{-1}}, \quad |z| > 1$$

$$Y(z) = \frac{4z}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}}, \quad |z| > \frac{1}{2}$$

Entonces la función de transferencia es:

$$\begin{aligned} H(z) &= \frac{Y(z)}{X(z)}, \quad |z| > \frac{1}{2} \\ &= \frac{4z(1 - z^{-1})}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}}, \quad |z| > \frac{1}{2} \\ &= \frac{4z(z-1)}{z - \frac{1}{2}}, \quad |z| > \frac{1}{2} \end{aligned}$$

Su diagrama polo-cero es el siguiente:



(b) Obtener la respuesta al impulso:  $h[n]$ :

**Respuesta:**

$$\begin{aligned} H(z) &= \frac{4z(1 - z^{-1})}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}}, \quad |z| > \frac{1}{2} \\ &= \frac{4z}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}} - \frac{4}{1 - \frac{1}{2}z^{-1}}, \quad |z| > \frac{1}{2} \end{aligned}$$

Por simple inspección, obtenemos la transformada Z inversa:

$$\begin{aligned} h[n] &= 4 \left(\frac{1}{2}\right)^{n+1} u[n+1] - 4 \left(\frac{1}{2}\right)^n u[n] \\ &= 4 \left(\frac{1}{2}\right)^{n+1} (u[n+1] - 2u[n]) \\ &= 4 \left(\frac{1}{2}\right)^{n+1} (\delta[n+1] - u[n]) \end{aligned}$$

- (c) ¿Es el sistema estable?, ¿por qué?

**Respuesta:** El sistema es estable porque la región de convergencia, definida por  $|z| > \frac{1}{2}$  contiene la circunferencia unidad.

- (d) ¿Es el sistema causal?, ¿por qué?

**Respuesta:** El sistema no es causal, porque no cumple con la condición  $h[n] = 0, \quad \forall n < 0$ .  
En efecto:

$$h[-1] = 4 \left( \frac{1}{2} \right)^{-1+1} (\delta[-1+1] - u[-1]) = 4 \neq 0$$