

## TRATAMIENTO DE SEÑALES: EXAMEN FINAL (Primer parcial)

*La puntuación total del examen es de 30 puntos divididos en:*

*Cuestiones: 10 puntos. Todas las cuestiones tienen el mismo peso.*

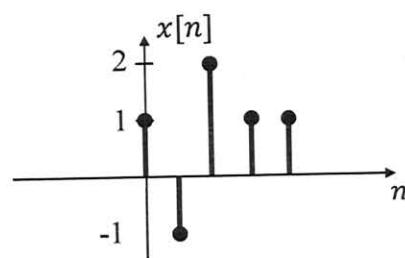
*Problema 1: 10 puntos.*

*Problema 2: 10 puntos*

*Tiempo estimado para resolver el examen: 1.5 horas.*

### CUESTIONES

1. Sea  $y_1[n]$  la señal obtenida diezmando por 2 la señal  $x[n]$  de la figura e  $y_2[n]$  la señal que se obtiene al interpolar con ceros por 2 la misma señal  $x[n]$ . Expresa analíticamente ambas señales en función de  $x[n]$  y represéntalas gráficamente.



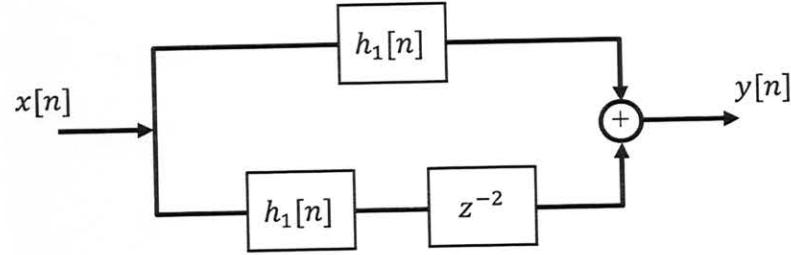
2. Analiza la periodicidad y, en su caso, calcula el periodo fundamental de:

- a.  $y_1(t) = e^{jt}$
- b.  $y_2[n] = e^{jn}$
- c.  $y_3[n] = \cos\left(\frac{\pi}{3}n + \frac{\pi}{4}\right) - \cos\left(\frac{5\pi}{2}n\right)$

3. Analiza si el sistema dado por  $y(t)=x^2(t-1)$  es lineal, invariante, causal y estable.

### PROBLEMA 1

Sea el sistema de la figura.



1. Calcular la respuesta impulsional,  $h[n]$ , del sistema completo ( $y[n] = x[n] * h[n]$ ), en función de  $h_1[n]$ . (4 p)
2. Dibujar  $h[n]$  para  $h_1[n] = \{1, -1\}$ . Escribir la ecuación en diferencias que relaciona  $y[n]$  con  $x[n]$  y especificar el tipo y orden del sistema. (2 p)
3. Calcular  $y[n]$  mediante convolución si  $x[n] = \{1, 1\}$ . (2 p)
4. Calcular  $y[n]$  si  $x[n] = u[n]$ . (2 p)

### PROBLEMA 2

Versión:

Sea un sistema cuya respuesta impulsional viene dada por  $h(t) = \Pi\left(\frac{t-1}{2}\right)$ .

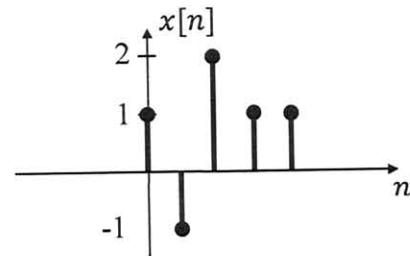
1. Analizar si el sistema es causal y estable. (2 p)
2. Calcular y representar gráficamente la respuesta del sistema ante la entrada  $x(t) = \delta(t) + \Pi\left(\frac{t-3}{2}\right)$ . (3 p)
3. Calcular la respuesta del sistema cuando  $x(t) = e^{-2t} u(t)$ . (5 p)

## SEINALEEN PROZESATZEA: AZKEN AZTERKETA (Lehen partziala)

Azterketak 30 puntu ditu, ondoko eran banaduta:  
Galderak: 10 puntu. Galdera guztiak pisu bera dute.  
1.Ariketa: 10 puntu.  
2.Ariketa: 10 puntu.  
Azterketa egiteko denbora: 1.5 ordu

### GALDERAK

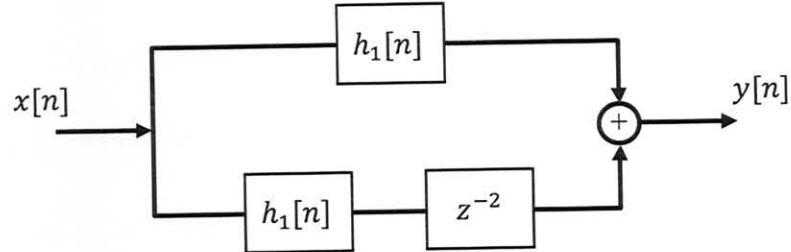
- Izan bedi  $y_1[n]$  irudiko  $x[n]$  seinalean 2 faktorearekin detxematuz lortzen dena. Bestalde,  $y_2[n]$  lortzen da zeroak interpolatuz  $x[n]$  seinalean 2 faktorearekin. Irudikatu  $y_1[n]$  eta  $y_2[n]$  seinaleak, eta analitikoki adierazi  $x[n]$ ren arabera.



- Aztertu honako seinaleak periodikoan diren. Seinale periodikoentzat oinarritzko periodoa kalkulatu.
  - $y_1(t) = e^{jt}$
  - $y_2[n] = e^{jn}$
  - $y_3[n] = \cos\left(\frac{\pi}{3}n + \frac{\pi}{4}\right) - \cos\left(\frac{5\pi}{2}n\right)$
- Aztertu  $y(t)=x^2(t-1)$  sistema lineala, denboran aldakorra, kausala eta egonkorra den.

## 1. ARIKETA

Izan bedi irudiko sistema:



- Kalkulatu  $h_1[n]$ ren menpe sistema osoaren pultsu-erantzuna,  $h[n]$ , non  $y[n] = x[n] * h[n]$  baita. (4 puntu)
- Irudikatu  $h[n]$ ,  $h_1[n] = \{1, -1\}$  hartuz. Idatzi  $y[n]$  eta  $x[n]$  seinaleak erlazionatzen dituen differentzia-ekuazioa. Adierazi sistemaren mota eta ordena. (2 puntu)
- Konboluzionatuz kalkulatu  $y[n]$  honako sarrera-seinalerantzat:  $x[n] = \{1, 1\}$ . (2 puntu)
- Kalkulatu  $y[n]$  honako sarrera-seinalearentzat:  $x[n] = u[n]$ . (2 puntu)

## 2. ARIKETA

Izan bedi honako pultsu-erantzuna duen sistema:  $h(t) = \Pi\left(\frac{t-1}{2}\right)$ .

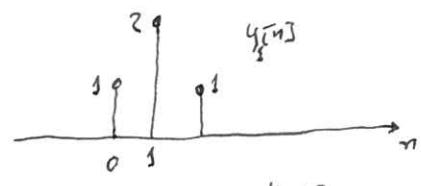
- Aztertu sistema kausala eta egonkorra den. (2 puntu)
- Kalkulatu eta irudikatu sistemaren erantzuna honako sarrera-seinalearentzat:  

$$x(t) = \delta(t) + \Pi\left(\frac{t-3}{2}\right).$$
 (3 puntu)
- Kalkulatu sistemaren erantzuna honako sarrera-seinalearentzat:  $x(t) = e^{-2t} u(t)$ . (5 puntu)

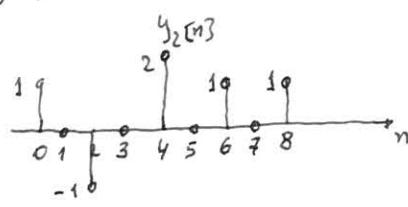
# Primer Parcial: CUESTIONES

1

Diezmado por 2:  $y_1[n] = x[2 \cdot n]$



Interpolación con ceros por 2:  $y_2[n] = \begin{cases} x[\frac{n}{2}] & n=2 \\ 0 & \text{resto} \end{cases}$



2

a)  $y_1(t) = e^{j\omega_0 t}$ ;  $\omega_0 = \xi = \frac{2\pi}{T_0} \Rightarrow T_0 = 2\pi$  periódica de periodo  $T_0 = 2\pi$  s

b)  $y_1[n] = e^{j\Omega_0 n}$ ;  $\Omega_0 = \xi = 2\pi f_0 \Rightarrow f_0 = \frac{1}{2\pi}$  oscilaciones/muestra;  $f_0$  no racionales  $\Rightarrow$  NO periódica

c)  $y_3[n] = \underbrace{\cos\left(\frac{\pi}{3}n + \frac{\pi}{4}\right)}_{\omega_1 = \frac{\pi}{3}} - \underbrace{\cos\left(\frac{5\pi}{2}n\right)}_{\omega_2 = \frac{\pi}{2}}$   $\rightarrow$  periódica periodo  $N_0 = \text{lcm}(6, 4) = 12$  muestras

$$\omega_1 = \frac{\pi}{3} = 2\pi f_1 \Rightarrow f_1 = \frac{1}{6}$$

$N_1 = K \cdot 6 \Rightarrow K=1 \Rightarrow N_1=6$   
periódica periodo 6 muestras

$$\omega_2 = \frac{\pi}{2} = 2\pi f_2 \Rightarrow f_2 = \frac{1}{4}$$

$N_2 = K \cdot 4 \Rightarrow K=1 \Rightarrow N_2=4$   
periódica periodo 4 muestras

3)  $y(t) = x^2(t-1)$

• Linealidad:  $x_1(t) \rightarrow y_1(t) = x_1^2(t-1)$   $x_2(t) \rightarrow y_2(t) = x_2^2(t-1)$   $\left\{ \begin{array}{l} y(t) = ax_1(t) + bx_2(t) \\ y(t) = a(x_1(t-1) + b x_2(t-1)) \neq ay_1(t) + by_2(t) \end{array} \right. \Rightarrow \text{NO LINEAL}$

• Invarianza:  $x_1(t) \rightarrow y_1(t) = x_1^2(t-1)$

$$x_2(t) = x_1(t-t_0) \rightarrow y_2(t) = x_1^2(t-1-t_0) = y_1(t-t_0) \quad \text{INVARIANTE}$$

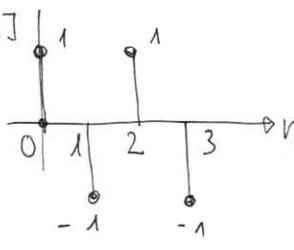
• Causalidad:  $y(t) = x^2(t-1) \Rightarrow$  Para todo  $t$ ,  $y(t)$  depende de valores pasados,  $(t-1)$ , de la entrada  $\Rightarrow$  CAUSAL

• Estabilidad: Si  $x(t)$  es acotada  $\rightarrow y(t)$  es acotada  $\Rightarrow$  ESTABLE

EXAMEN FINAL TdS, 1º PARCIAL

PROBLEMA 1

4p 1.  $h[n] = h_1[n] + h_1[n-2]$

2p 2.  $h[n]$  

$$h[n] = \delta[n] + \delta[n-1] + \delta[n-2] + \delta[n-3]$$

$$\downarrow$$

$$y[n] = x[n] - x[n-1] + x[n-2] - x[n-3]$$

FIR, orden 3

2p 3.  $x[n] = \delta[n] + \delta[n-1]$

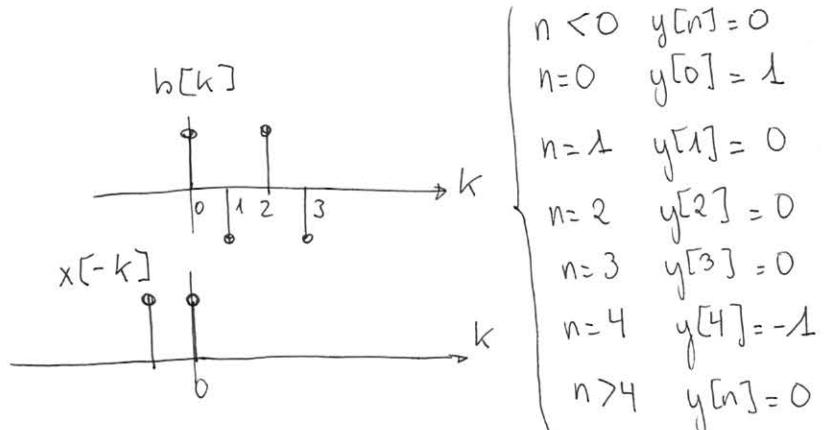
$$y[n] = x[n] * h[n] = (\delta[n] + \delta[n-1]) * (\delta[n] - \delta[n-1] + \delta[n-2] - \delta[n-3]) =$$

$$= \cancel{\delta[n]} - \cancel{\delta[n-1]} + \cancel{\delta[n-2]} - \cancel{\delta[n-3]} + \cancel{\delta[n-1]} - \cancel{\delta[n-2]} + \cancel{\delta[n-3]} - \cancel{\delta[n-4]} =$$

$$= \delta[n] - \delta[n-4]$$

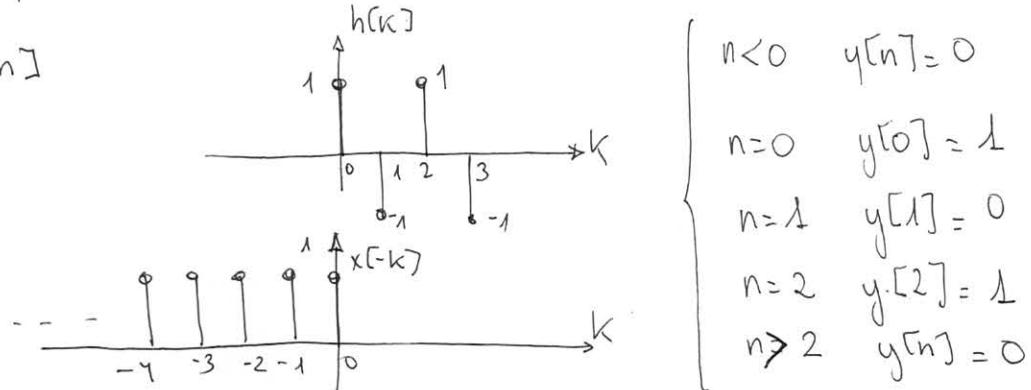
O bien, gráficamente:

$$y[n] = \sum_n h[k] \cdot x[n-k]$$



$$y[n] = \{ 1, 0, 0, 0, -1 \}$$

2p 4.  $x[n] = u[n]$



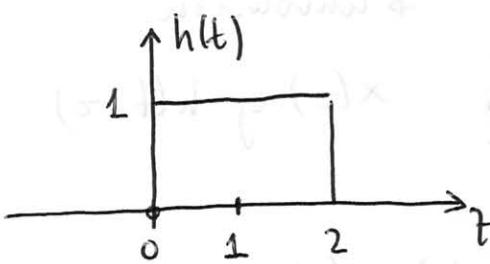
$$y[n] = \{ 1, 0, 1 \}$$

O bien:  $y[n] = u[n] * h[n] = u[n] - u[n-1] + u[n-2] - u[n-3] =$   
 $= \delta[n] + \delta[n-2]$

## PROBLEMA 2



a) Dibujamos la respuesta impulsional.



$$h(t) = \Pi\left(\frac{t-1}{2}\right)$$

desplazar a  $t=1$   
y expandir.

\* Condición estabilidad  $\Rightarrow$

$$\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt < \infty \quad \text{en nuestro caso}$$

$$\int_{-\infty}^{\infty} |h(t)| dt = \int_0^2 1 \cdot dt = 2 < \infty \Rightarrow \text{ESTABLE}$$

\* Condición causalidad  $\Rightarrow h(t) = 0 \quad t < 0$ , en nuestro caso se cumple CAUSAL.

b) Si  $x(t) = \delta(t) + \Pi\left(\frac{t-3}{2}\right)$ ; aplicemos las propiedades de la conv. distib.

$$y(t) = h(t) * x(t) = \Pi\left(\frac{t-1}{2}\right) * \left[ \delta(t) + \Pi\left(\frac{t-3}{2}\right) \right] =$$

$$= \underbrace{\Pi\left(\frac{t-1}{2}\right)}_{\text{elem. neutro}} * \delta(t) + \Pi\left(\frac{t-1}{2}\right) * \Pi\left(\frac{t-3}{2}\right)$$

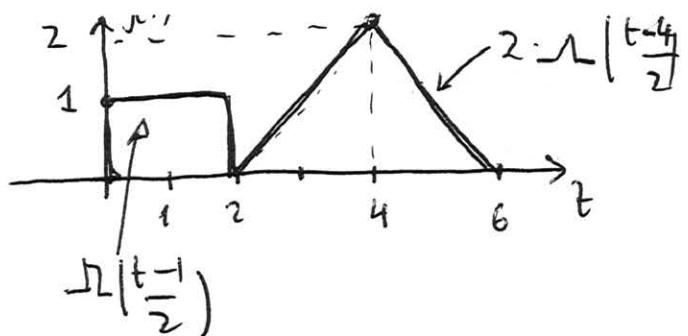
$$= \Pi\left(\frac{t-1}{2}\right) + \Pi\left(\frac{t-1}{2}\right) * \Pi\left(\frac{t-3}{2}\right)$$

Conocemos que  $\Pi\left(\frac{t}{T}\right) * \Pi\left(\frac{t}{T}\right) = T \cdot \Lambda\left(\frac{t}{T}\right)$   $T=2$  (nuestro caso)

$$\Pi\left(\frac{t}{2}\right) * \Pi\left(\frac{t}{2}\right) = 2 \cdot \Lambda\left(\frac{t}{2}\right) \quad \text{propiedades del desplaz.}$$

$$\Pi\left(\frac{t-1}{2}\right) * \Pi\left(\frac{t-3}{2}\right) = 2 \cdot \Lambda\left(\frac{t-4}{2}\right)$$

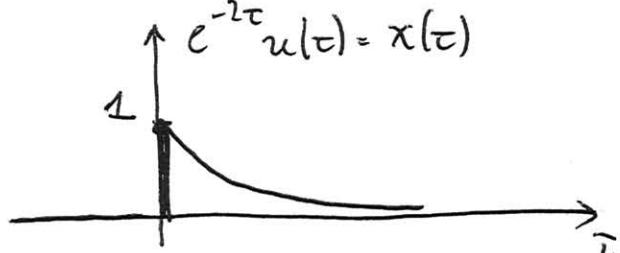
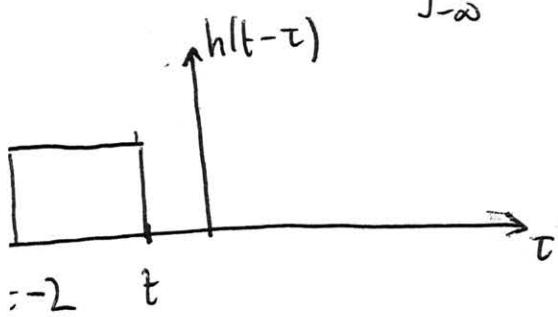
$$y(t) = -\frac{1}{2} \left( t - 1 \right) + 2 \cdot \frac{1}{2} \left( \frac{t-4}{2} \right)$$



3) Calcular la respuesta si  $x(t) = e^{-2t} \cdot u(t)$   $\Rightarrow$  convolución

$$y(t) = h(t) * x(t) = \text{dibujamos } x(\tau) \text{ y } h(t-\tau)$$

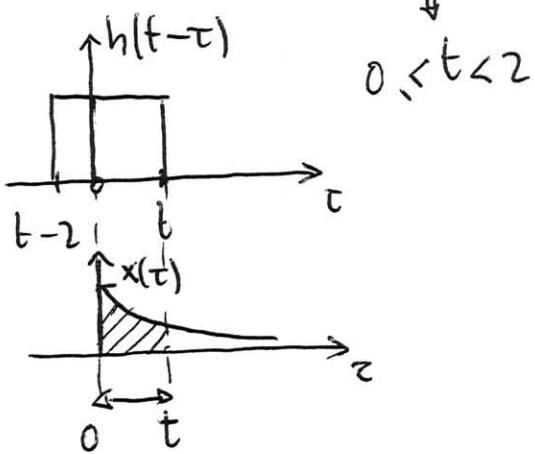
$$= \int_{-\infty}^{\infty} h(t-\tau) x(\tau) d\tau$$



i)  $t < 0$  no se sobreponen

$$y(t) = 0$$

ii)  $t \geq 0, t-2 < 0$

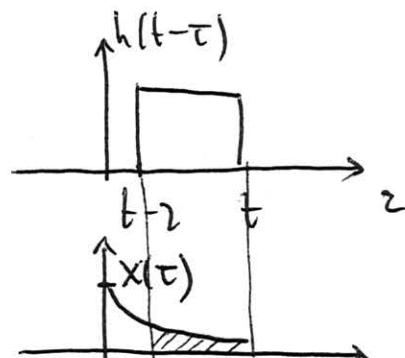


$$y(t) = \int_0^t 1 \cdot e^{-2\tau} d\tau = \frac{e^{-2\tau}}{-2} \Big|_0^t =$$

$$= \frac{1}{2} - \frac{e^{-2t}}{2} = \frac{1}{2}(1 - e^{-2t})$$

iii)  $t-2 \geq 0$

$$t \geq 2$$



$$y(t) = \int_{t-2}^t 1 \cdot e^{-2\tau} d\tau = \frac{e^{-2\tau}}{-2} \Big|_{t-2}^t =$$

$$= \frac{e^{-2(t-2)}}{2} - \frac{e^{-2t}}{2} = \frac{e^{-2t}(e^4 - 1)}{2}$$

$$y(t) = \begin{cases} 0 & t < 0 \\ \frac{1}{2}(1 - e^{-2t}) & 0 \leq t < 2 \\ \frac{e^{-2t}}{2} (t^4 - 1) & t \geq 2 \end{cases}$$

## TRATAMIENTO DE SEÑALES: EXAMEN FINAL (Segundo parcial)

La puntuación total del examen es de 30 puntos divididos en:

Cuestiones: 10 puntos. Todas las cuestiones tienen el mismo peso.

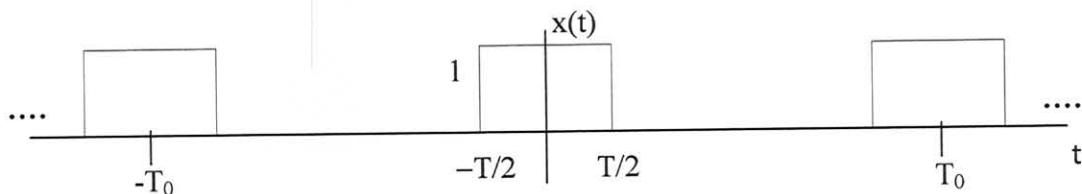
Problema 1: 10 puntos.

Problema 2: 10 puntos.

Tiempo estimado para resolver el examen: 1.5 horas.

### CUESTIONES

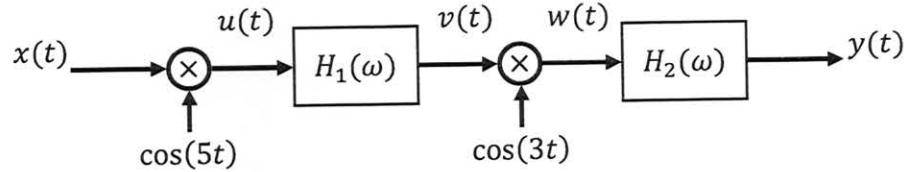
- Calcular los coeficientes de desarrollo en serie de Fourier,  $a_k$ , de la señal  $x(t)$  de la figura para  $k=0, \pm 1, \pm 2$  y  $\pm 3$ , considerando que  $T=T_0/3$ .



- La señal  $x(t)=\cos(2\pi 300 t) + \cos(2\pi 600 t)$  se muestrea a  $fs=8000$  Hz para obtener la secuencia  $x[n]$ . Esta secuencia es la entrada al sistema de respuesta impulsional  $h[n] = \delta[n] - \frac{\sin(4n/80)}{\pi n}$  para obtener  $y[n]$ . Calcular la respuesta frecuencial del sistema,  $H(\Omega)$ . Calcular la señal  $y(t)$  recuperada tras una conversión D/A ideal, con la frecuencia  $fs$ , de la respuesta del sistema,  $y[n]$ .
- La señal sinusoidal  $x(t)$  de frecuencia  $fs+fo$  (Hz) es digitalizada sin filtro antialiasing a la frecuencia de muestreo  $fs$  (Hz). Representar el espectro de la señal discreta para  $fo=fs/10$ . Indicar la frecuencia de la señal recuperada tras una conversión D/A ideal.

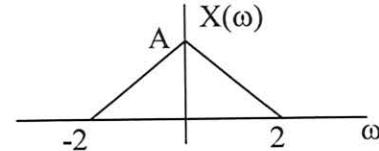
### PROBLEMA 1

Sea el sistema de la figura, en el que las respuestas frecuenciales de los sistemas 1 y 2 son las indicadas.



$$H_1(\omega) = \begin{cases} 2, & 3 \leq |\omega| \leq 5 \\ 0, & \text{resto} \end{cases} \quad H_2(\omega) = \begin{cases} 2, & |\omega| \leq 3 \\ 0, & \text{resto} \end{cases}$$

1. Dibuja  $H_1(\omega)$  y  $H_2(\omega)$  (módulo y fase) e indica el tipo de filtro que son. (2 puntos)
2. Dibuja el espectro de  $y(t)$  si el espectro de la señal de entrada,  $X(\omega)$ , es el de la figura. (4 puntos)
3. Calcula la señal de salida si la entrada es: (4 puntos)  
 $x(t) = \sin(t) + \cos(4t)$



### PROBLEMA 2

Sea el sistema con la siguiente respuesta impulsional:  $h[n] = 0.5^n u[n] - 0.2^n u[n]$

1. Calcular su respuesta frecuencial,  $H(\Omega)$ . (2 puntos)
2. Expresar la ecuación en diferencias que lo describe. Indicar el tipo (FIR o IIR) y orden del sistema. (2 puntos)
3. Calcular las respuestas del sistema a las siguientes señales de entrada: (3 puntos)
  - a.  $x_1[n] = A$
  - b.  $x_2[n] = (-1)^n$
  - c.  $x_3[n] = 2 \cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{3}\right)$
4. Calcular la respuesta frecuencial del sistema inverso,  $H_i(\Omega)$ . ¿Es causal? Justificar la respuesta. (3 puntos)

## SEINALEEN PROZESATZEA: AZKEN AZTERKETA (Bigarren partziala)

Azterketak 30 puntu ditu, ondoko eran banaduta:

Galderak: 10 puntu. Galdera guztiak pisu bera dute.

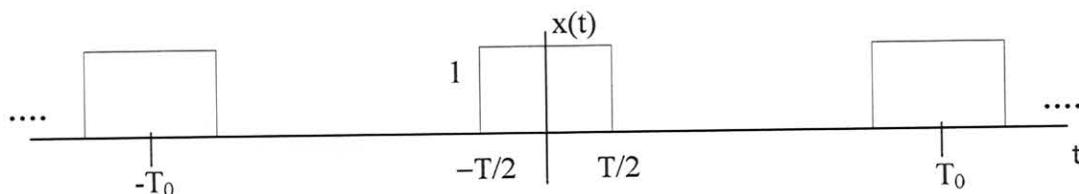
1. Ariketa: 10 puntu.

2. Ariketa: 10 puntu.

Azterketa egiteko denbora: 1.5 ordu

### GALDERAK

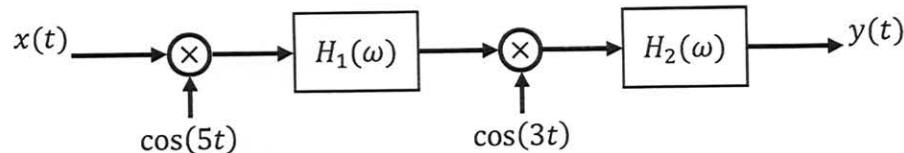
- Irudiko  $x(t)$  seinalearentzat kalkulatu Fourieren garapeneko  $a_k$  koefizienteak  $k=0, \pm 1, \pm 2$  eta  $\pm 3$  balioentzat. Hartu  $T=T_0/3$ .



- Izan bedi  $x(t)=\cos(2\pi 300 t) + \cos(2\pi 600 t)$  seinalea  $fs=8000$  Hz maiztasunarekin lagintzen dena  $x[n]$  sortzeko.  $x[n]$  sekuentzia honako sistemaren sarrera-seinalea da:  $h[n] = \delta[n] - \frac{\sin(4n/80)}{\pi n}$ . Kalkulatu sistemaren erantzuna maiztasunean,  $H(\Omega)$ . Kalkulatu berreskuratzen den  $y(t)$  seinalea,  $y[n]$  irteera-seinalearen D/A bihurketa idealaren ondorioz,  $fs$  laginketa maiztasunarekin.
- $x(t)$  seinale sinusoidal da  $fs+fo$  (Hz) maiztasunekoa da, antialiasing iragazkirik gabe digitalizatzen dena  $fs$  (Hz) maiztasunarekin. Irudikatu sekuentzia diskretuaren espektroa  $fo=fs/10$  hartuz. Adierazi D/A bihurketa idealaren ondorioz berreskuratzen den seinalearen maiztasuna.

## 1. ARIKETA

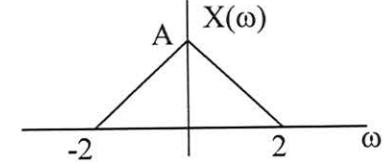
Irudiko sistemaren 1 eta 2 sistemaren maiztasun erantzunak adierazitakoak dira.



$$H_1(\omega) = \begin{cases} 2, & 3 \leq |\omega| \leq 5 \\ 0, & \text{beste } \omega \end{cases} \quad H_2(\omega) = \begin{cases} 2, & |\omega| \leq 3 \\ 0, & \text{beste } \omega \end{cases}$$

1. Irudikatu  $H_1(\omega)$  eta  $H_2(\omega)$  (modulua eta fasea) eta adierazi zer motatako iragazkiak diren. ( 2 puntu)
2. Irudikatu  $y(t)$ -ren espektroa, sarrerra-seinalearen espektroa,  $X(\omega)$ , irudikoa bada. (4 puntu)
3. Kalkulatu irteera-seinaleea sarrerra-seinalea ondokoa bada: (4 puntu)

$$x(t) = \sin(t) + \cos(4t)$$



## 2. ARIKETA

Izan bedi honako pultsu-erantzuna duen sistema:  $h[n] = 0.5^n u[n] - 0.2^n u[n]$

1. Lortu sistemaren maiztasun-erantzuna,  $H(\Omega)$ . (2 puntu)
2. Idatzi sistemaren diferentzia-ekuazioa. Zehaztu sistemaren mota (FIR edo IIR) eta maila. (2 puntu)
3. Lortu honako sarrerra-seinaleek sortuko duten irteera-seinalea: (3 puntu)
  - a.  $x_1[n] = A$
  - b.  $x_2[n] = (-1)^n$
  - c.  $x_3[n] = 2 \cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{3}\right)$
4. Kalkulatu alderantzikoz sistemaren erantzuna maiztasunean,  $H_i(\Omega)$ . Kausala al da? Justifikatu. ( 3 puntu)

Azken azteriketa : 2. parciala.

GALDERAK

$$\boxed{1} \quad a_k = \frac{1}{T_0} \int_{T_0}^{\infty} x(t) e^{-j k \omega_0 t} dt = \frac{1}{T_0} \int_{-T/2}^{T/2} 1 \cdot e^{-j k \omega_0 t} dt =$$

$$= \frac{1}{T_0} \cdot \frac{1}{-j k \omega_0} \left( e^{-j k \frac{2\pi}{T_0} \frac{T}{2}} - e^{j k \frac{2\pi}{T_0} \frac{T}{2}} \right) =$$

$$= \frac{2}{k 2\pi} \operatorname{sen} \left( k \frac{2\pi}{T_0} \frac{T}{2} \right) = \boxed{\frac{1}{k\pi} \cdot \operatorname{sen} \left( k \frac{\pi}{3} \right) = a_k}$$

$\uparrow \quad T = \frac{T_0}{3}$

$a_0 = \frac{1}{3}$

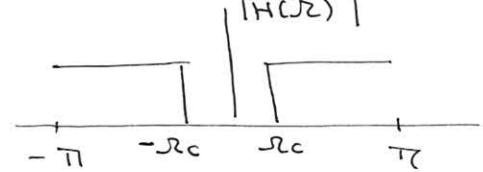
$a_1 = \frac{1}{\pi} \operatorname{sen} \frac{\pi}{3} = \frac{\sqrt{3}}{2\pi} = a_{-1}$

$a_2 = \frac{1}{2\pi} \operatorname{sen} \frac{2\pi}{3} = \frac{\sqrt{3}}{4\pi} = a_{-2}$

$a_3 = \emptyset = a_{-3}$

$$\boxed{2} \quad h[n] = \delta[n] - \frac{\operatorname{sen} \Omega_c n}{\pi n} \quad \text{donde } \Omega_c = \frac{4}{80} = 0.05$$

$H(\Omega) = 1 - \frac{1}{2} \left( \frac{\Omega}{2\Omega_c} \right)^2 \quad |\Omega| \leq \pi$



$x(t) = \cos 2\pi 300t + \cos 2\pi 600t$

$$\begin{array}{l} \text{A/D} \\ \downarrow \\ f_s \end{array} \quad x[n] = \cos \frac{2\pi 300}{8000} n + \cos \frac{2\pi 600}{8000} n = \cos \Omega_1 n + \cos \Omega_2 n$$

$\Omega_1 = \frac{2\pi 3}{80}$

$\Omega_2 = \frac{2\pi 6}{80}$

Como  $\Omega_1$  y  $\Omega_2$  son  $> \Omega_c$ , es decir están ambos en la banda de paso,  $y[n] = x[n]$  a la salida del filtro.

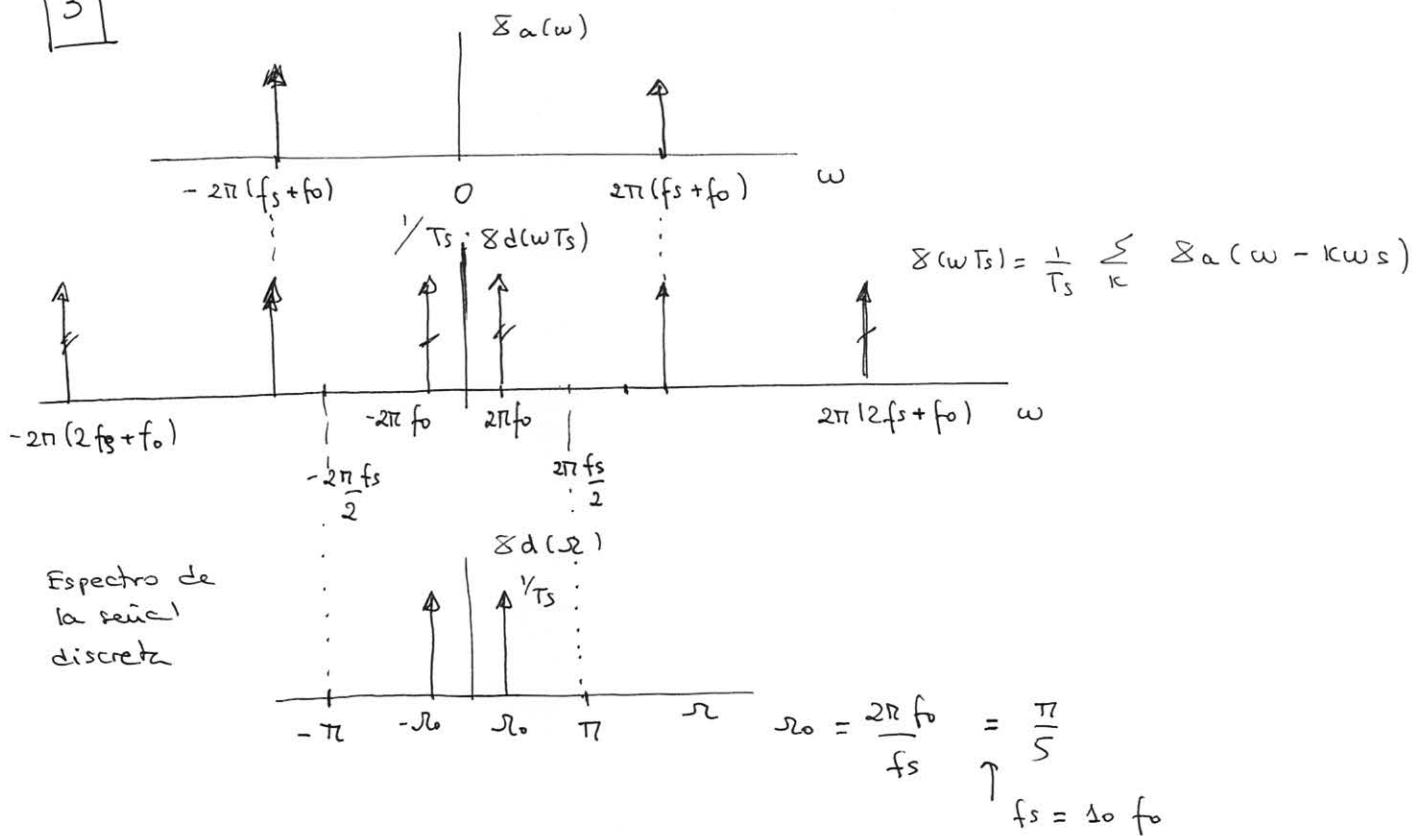
$y[n] = \cos \Omega_1 n + \cos \Omega_2 n$

$$\begin{array}{l} \text{D/A} \\ \downarrow \\ f_s \end{array} \quad \text{Tras una etapa de conversión D/A ideal, } y(t) \text{ se recupera a } f_s :$$

$$y(t) = x(t) = \cos 2\pi 300t + \cos 2\pi 600t$$

GALPERAK

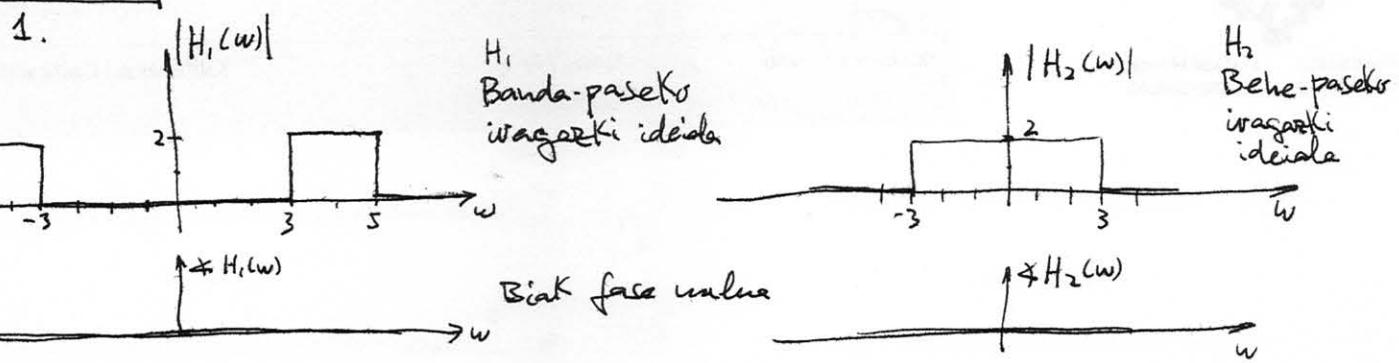
3



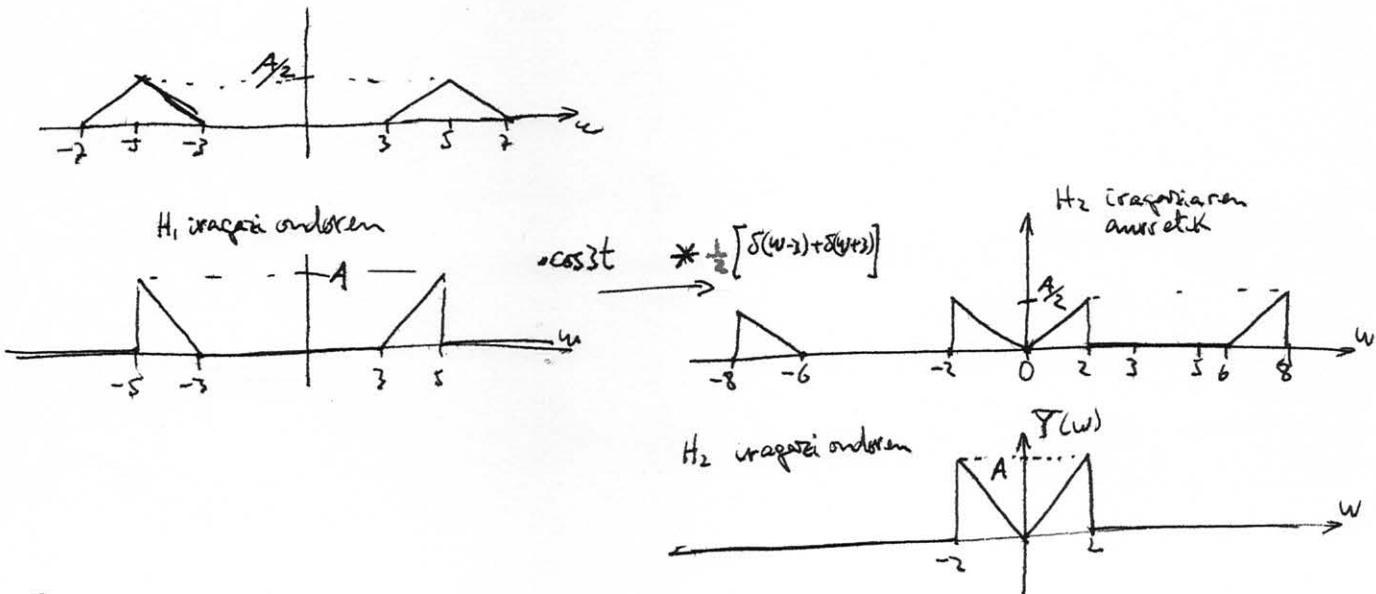
La conversión D/A proporciona la señal continua de frecuencia:

$$f = \frac{\omega_0 \cdot f_s}{2\pi} = \underline{f_0}$$

1. ariketa



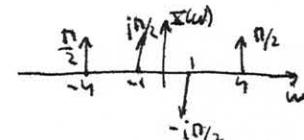
$$2. x(t) \cdot \cos t \xleftrightarrow{\mathcal{F}} \frac{1}{2} [\Xi(w-5) + \Xi(w+5)]$$



$$3. x(t) \cdot \cos t \xleftrightarrow{\mathcal{F}} \frac{1}{2} \Xi(w) * (\pi \delta(w-5) + \pi \delta(w+5))$$

$$x(t) = \sin t + \cos t \iff \Xi(w) = -i\pi \delta(w-1) + i\pi \delta(w+1) + \pi \delta(w-4) + \pi \delta(w+4)$$

$5+4=9$   
 $5-4=1$   
 $5+1=6$   
 $5-1=4$

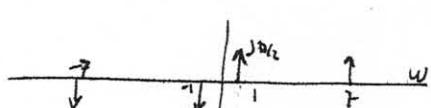


$$-i\pi \delta(w+4) + i\pi \delta(w-4)$$

$$\cdot \cos st \iff * \frac{1}{2} [\delta(w-3) + \delta(w+3)]$$

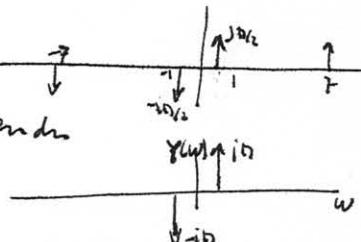
$$-i\frac{\pi}{2} \delta(w+3) + i\frac{\pi}{2} \delta(w-1) - i\frac{\pi}{2} \delta(w-3) + i\frac{\pi}{2} \delta(w+1)$$

$H_2$  iragarkiak  $w=2$  frekuentzia kentzen da  
eta  $\omega_2$



$$Y(w) = -i\pi \delta(w+1) + i\pi \delta(w-1)$$

$$\boxed{y(t) = -\sin t}$$



# PROBLEMA 2

---

$$h[n] = 0.5^n u[n] - 0.2^n u[n]$$

as  $H(\omega) = \text{TF}\{h[n]\} = \frac{1}{1-0.5e^{-j\omega}} - \frac{1}{1-0.2e^{-j\omega}}$

$$\alpha^n u[n] \xrightarrow{\text{TF}} \frac{1}{1-\alpha e^{-j\omega}}$$

$|\alpha| < 1$

$$H(\omega) = \frac{1-0.2e^{-j\omega} - 1+0.5e^{-j\omega}}{(1-0.5e^{-j\omega})(1-0.2e^{-j\omega})}$$

$$H(\omega) = \frac{0.3 e^{-j\omega}}{(1-0.5e^{-j\omega})(1-0.2e^{-j\omega})}$$

2 ptos

b)  $H(\omega) = \frac{0.3 e^{-j\omega}}{1-0.2e^{-j\omega}-0.5e^{-j\omega}+0.1e^{-j2\omega}}$

$$H(\omega) = \frac{0.3 e^{-j\omega}}{1-0.7e^{-j\omega}+0.3e^{-j2\omega}} = \frac{Y(\omega)}{X(\omega)}$$

$$Y(\omega) (1-0.7e^{-j\omega}+0.3e^{-j2\omega}) = X(\omega) 0.3 e^{-j\omega}$$

$$Y(\omega) - 0.7Y(\omega)e^{-j\omega} + 0.3Y(\omega)e^{-j2\omega} = 0.3 e^{-j\omega} X(\omega)$$

$$Y(n) - 0.7Y(n-1) + 0.3Y(n-2) = 0.3 \times \underbrace{X(n)}_{\text{TF}^{-1}}$$

Es un IIR de orden 2

2 ptos

c)

$$x_{1[n]} = A$$

$$y_{1[n]} = A |H(e^{jn})|_{n=0} = \boxed{A \cdot \frac{3}{4}} = \boxed{0'75 A}$$

$$1/ H(e^{jn})|_{n=0} = \frac{0'3 e^0}{1 - 0'7 e^0 + 0'1 e^0} = \frac{0'3}{1 - 0'7 + 0'1} = \frac{0'3}{0'4} = \frac{3}{4}$$

$$b) x_{2[n]} = (-1)^n = e^{jn\pi}$$

$$y_{2[n]} = (-1)^n \cdot H(e^{jn})|_{n=\pi} = \boxed{\frac{-1}{6} (-1)^n}$$

$$1/ H(e^{jn})|_{n=\pi} = \frac{0'3 e^{-j\pi}}{1 - 0'7 e^{-j\pi} + 0'1 e^{-j2\pi}} = \frac{-0'3}{1 + 0'7 + 0'1} = \frac{-0'3}{1'8}$$

$$H(e^{jn})|_{n=\pi} = \frac{-3}{18} = \frac{-1}{6}$$

$$c) x_{3[n]} = 2 \cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{3}\right)$$

$$y_{3[n]} = 2 |H(e^{jn})| \cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{3} + \angle H(e^{jn})\right)$$

$$1/ H(e^{jn}) = \frac{0'3 e^{-j\pi/2}}{1 - 0'7 e^{-j\pi/2} + 0'1 e^{-j\pi}} = \frac{0'3(-j)}{1 - 0'7(-j) + 0'1(-1)}$$

$$H(e^{jn}) = \frac{-0'3j}{0'9 + 0'7j} = 0'2631 \begin{cases} -2'231 \text{ rad.} \\ -127'87^\circ \end{cases}$$

$$y_{3[n]} = 0'5262 \cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{\pi}{3} - 2'231\right)$$

$$\boxed{y_{3[n]} = 0'5262 \cos\left(\frac{\pi}{2}n + \frac{1'1846}{-67'87^\circ}\right)}$$

$$d) H_i(\omega) = \frac{1}{H(\omega)} = \frac{1 - 0.7e^{-j\omega} + 0.5e^{-j2\omega}}{0.3e^{-j\omega}} = \frac{Y_i(\omega)}{X_i(\omega)}$$

$$0.3e^{-j\omega} Y_i(\omega) = (1 - 0.7e^{-j\omega} + 0.5e^{-j2\omega}) X_i(\omega)$$

$$0.3 Y[n] = X[n] - 0.7 X[n-1] + 0.5 X[n-2]$$

3/  $\underline{n-1 = n'}$

$$0.3 Y[n] = X[n+1] - 0.7 X[n] + 0.5 X[n-1]$$

No es causal La respuesta depende de valores futuros de las entradas