



## **Grados en Ingeniería en Sistemas de Telecomunicación, Sistemas Telemáticos y Tecnologías de la Telecomunicación**

*Curso 2013-14; 30 de Junio de 2014*

### **Asignatura: Señales y Sistemas**

*Duración total: 3 horas*

#### **Problema 1 (2 puntos)**

Sean las señales siguientes:

$$x(t) = 3u(t) + e^{j\pi t}u(t-2) + 3e^{-2t}u(t-4)$$

$$s[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} j^k \delta[n-2k]$$

- a) Representar  $v[n] = \text{Real}\{s[n]\}$  y dar una expresión analítica. (0,50 puntos)
- b) Representar  $m(t) = r(-2t+2)$ , donde  $r(t) = -2 \text{Imag}\{x(t)\}$ . (0,50 puntos)
- c) Calcular la potencia y la energía de  $v[n]$  y de  $s[n]$ . (0,50 puntos)
- d) Estudiar la periodicidad de  $s[n]$ , de  $v[n]$  y de  $m(t)$ . (0,50 puntos)

#### **Problema 2 (2 puntos)**

- a) Estudie linealidad e invarianza del sistema  $y(t) = x(u(t-2))$  (0,50 puntos)
- b) Estudie causalidad y estabilidad del SLIT dado por  $h[n] = j^n \cdot u(2+n)$ . (0,50 puntos)
- c) Calcule la convolución de  $x[n] = u[n+2]$  con  $h[n] = \left(\frac{1}{2}\right)^{|n|}$ . (0,50 puntos)
- d) Un SLIT consiste en la asociación en serie de  $h_1[n] = \delta[n-1] + \delta[n] + \delta[n+1]$  con  $h_2[n] = \delta[n] - \delta[n-1]$ . Si su asociación en paralelo con  $h_3[n]$  da como resultado un sistema equivalente  $h_{eq}[n] = u[n]$ , ¿cuál es la expresión de  $h_3[n]$ ? (0,50 puntos)

#### **Problema 3 (4 puntos)**

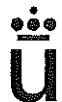
- a) Una señal  $x(t)$  es *real* y periódica, con periodo fundamental 6 segundos. Teniendo en cuenta que: (1) su valor medio es 1; (2) su potencia media es 5W; (3) tiene 5 de coeficientes del DSF no nulos; (4) el módulo cada uno de los coeficientes asociados a componentes periódicas con  $k > 0$  es el mismo; (5) se cumple que:

$$\arg\{a_i\} = \arg\{a_{-i}\}; \quad \arg\{a_1\} = \pi;$$

Exprese dicha señal como una suma de señales sinusoidales reales. (1,50 puntos)

- b) La señal  $x(t) = \sum_{k=-\infty}^{+\infty} (-1)^k \delta(t-2k)$  atraviesa dos SLIT en serie. El primero tiene una respuesta en frecuencia real, dada por un filtro ideal de amplitud 1 en  $\omega \in (-0.75\pi, 0.75\pi)$ . El segundo es un sistema retardo de 2 segundos. Obtenga una expresión para  $h_1(t)$ ,  $h_2(t)$ ,  $H_1(j\omega)$ ,  $H_2(j\omega)$  y para la TF de la señal de salida  $y(t)$ . (1,50 puntos)

- c) Calcule la Transformada de Fourier de  $h(t) = 3 e^{-2|t-2|}$ . (1 punto)



### PRUEBA DE LABORATORIO

- a) En la Figura (1), indique lo que representa cada panel. Dé una expresión aproximada para  $x(t)$ , para  $h(t)$  y para  $y(t)$ . (Nota: "Flipped signal" indica la sinusoida). (1 punto)

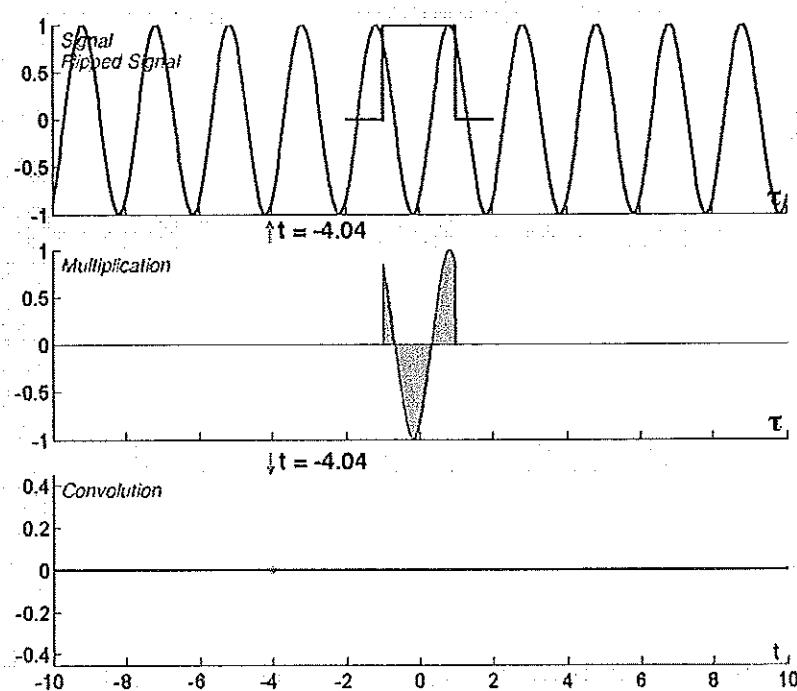


Figura (1)

- b) En la Figura 2, ¿cuál es la frecuencia fundamental de cada sonido? ¿Están dando la misma nota los dos instrumentos? ¿Por qué? (1 punto)

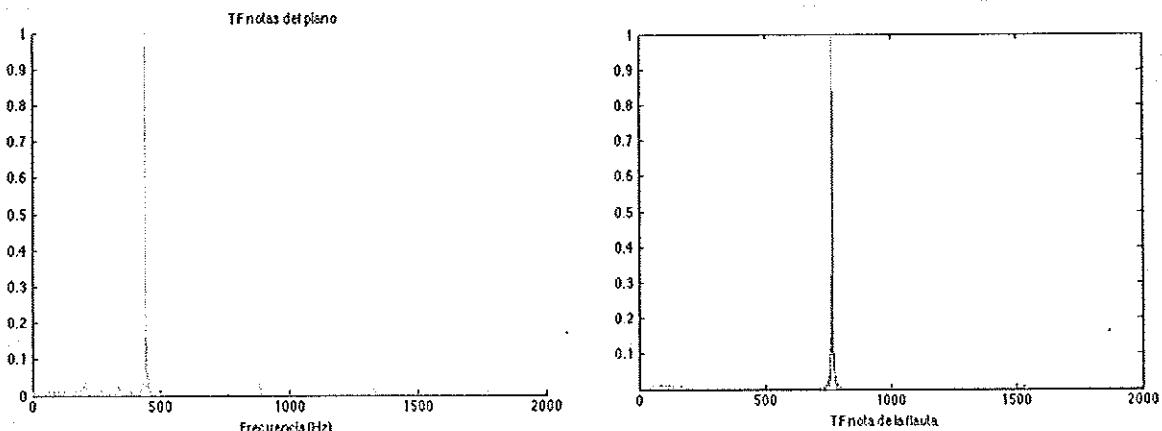


Figura (2)

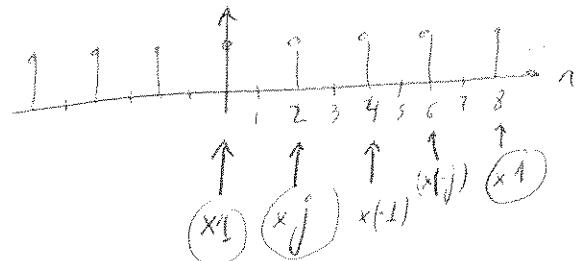
(1)

## SISTEMAS LINEALES

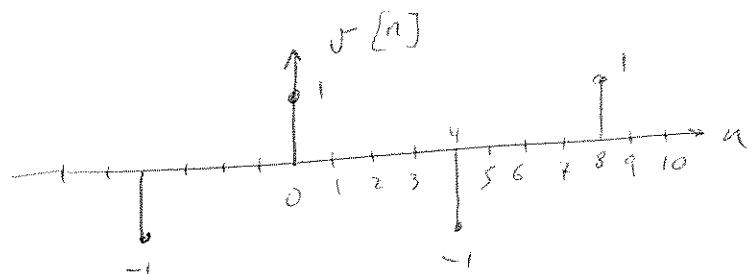
Junio 2014

## Problema (1)

$$a) s[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} j^k \cdot \delta[n-2k]$$



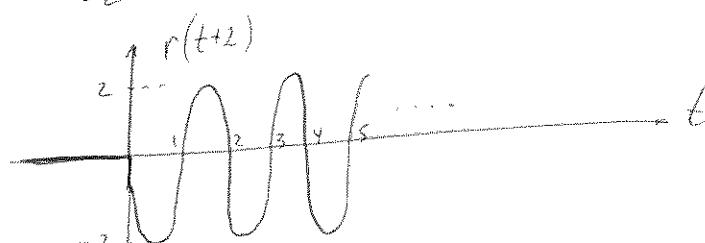
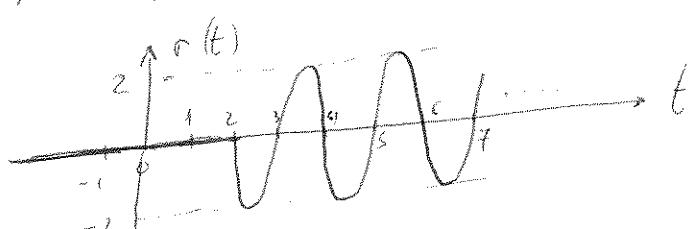
$\sigma[n] = \operatorname{Re}\{s[n]\}$  → me quedo solo con los multiplicados  $[-1]$  y  $[\circ(-1)]$ .

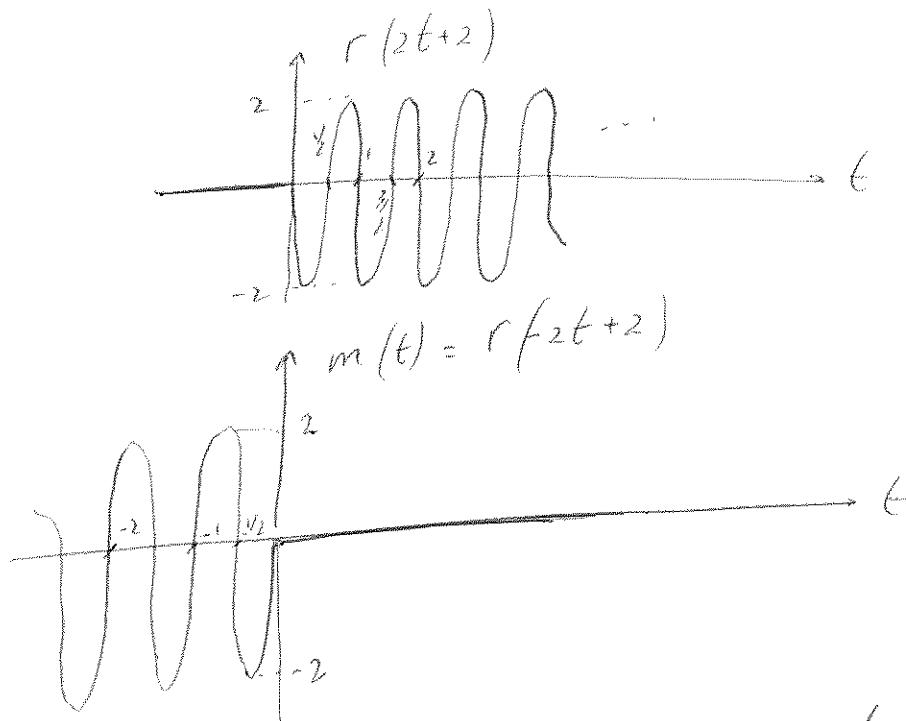


$$\sigma[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} (-1)^k \cdot \delta[n-4k]$$

$$b) x(t) = \underbrace{3 \cdot u(t) + 3 \cdot e^{-2t} \cdot u(t-4)}_{\text{real}} + u(t-2) \cdot \underbrace{[10 \pi t + j \sin(\pi t)]}_{\text{real}} \underbrace{[i \sin(\pi t)]}_{\text{imaginario}}$$

$$r(t) = -2 \cdot \operatorname{Im}\{x(t)\} = -2 \cdot \sin(\pi t) \cdot u(t-2)$$





Se puede comprobar que coincide con la función producto de sustituir  $(-2t+2)$  en la función  $-2 \cdot \operatorname{sen}(\pi t) \cdot u(t-2)$ .

$$m(t) = -2 \cdot \operatorname{sen}[\pi(-2t+2)] \cdot u((-2t+2)-2) = -2 \cdot \operatorname{sen}(-2\pi t + 2\pi) \cdot u(-2t) =$$

$$m(t) = 2 \cdot \operatorname{sen}(2\pi t - 2\pi) \cdot u(-t) = 2 \cdot \operatorname{sen}(2\pi t) \cdot u(-t)$$

¡correcto!

c)  $r[n]$  es una señal periódica, por lo tanto tendrá energía infinita. Calcula su potencia.

$$P_{r[n]} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} |r(k)|^2 = \frac{1}{8} \cdot (1^2 + (-1)^2) = \frac{2}{8} = \frac{1}{4}$$

(7)

$s[n]$  también es una señal periódica de periodo 8, por lo que tendrá energía infinita.

$$P_{s[n]} = \frac{1}{N} \sum_{k=0}^{N-1} |s(k)|^2 = \frac{1}{8} \cdot (1^2 + |j|^2 + (-1)^2 + |-j|^2) = \frac{4}{8} = \frac{1}{2}$$

(8)

(3)

d) Ya hemos demostrado que  $s[n]$  es periódica de periodo 8 muestras, también lo es  $\tilde{s}[n]$ . La señal  $m(t)$  hemos visto que no es periódica ya que está multiplicada un seno por  $u(-t)$  y eso le hace perder la periodicidad.

## Problema (2)

a)  $y(t) = x(u(t-2))$

ADITIVIDAD:  $x_1(t) \Rightarrow y_1(t) = x_1(u(t-2))$      $\left\{ \begin{array}{l} y_1(t) + y_2(t) = x_1(u(t-2)) + x_2(u(t-2)) \\ y_1(t) + y_2(t) = x_3(u(t-2)) \end{array} \right.$   
 $x_2(t) \Rightarrow y_2(t) = x_2(u(t-2))$

$$x_3(t) = x_1(t) + x_2(t) \Rightarrow y_3(t) = x_3(u(t-2)) = x_1(u(t-2)) + x_2(u(t-2)) \quad \text{OK}$$

ESCALADO:  $x_1(t) \Rightarrow y_1(t) = x_1(u(t-2)) \Rightarrow a \cdot y_1(t) = a \cdot x_1(u(t-2))$

$$x_2(t) = a \cdot x_1(t) \Rightarrow y_2(t) = x_2(u(t-2)) = a \cdot x_1(u(t-2)) \quad \text{OK}$$

El sistema es lineal

$$x_1(t) \Rightarrow y_1(t) = x_1(u(t-2)) \Rightarrow y_1(t-t_0) = x_1(u(t-t_0-2))$$

$$x_2(t) = x_1(t-t_0) \Rightarrow y_2(t) = x_2(u(t-2)) \neq x_1(u(t-2)-t_0) \quad \text{X NO}$$

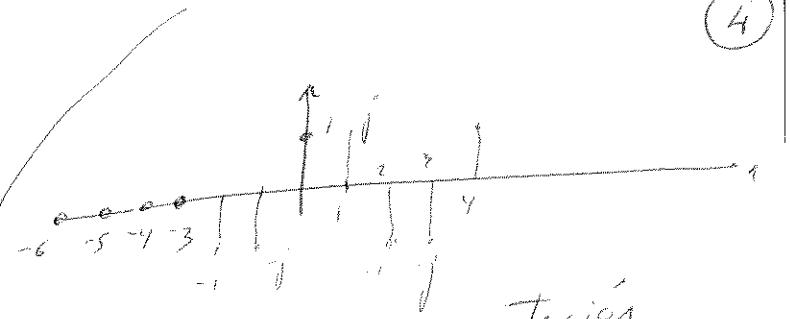
El sistema es "variante" temporalmente

(4)

$$b) h[n] = j^n \cdot u[n+2]$$

No es causal, ya que la respuesta impulso tiene valores  $\neq 0$  en  $n=-1$  y en  $n=-2$

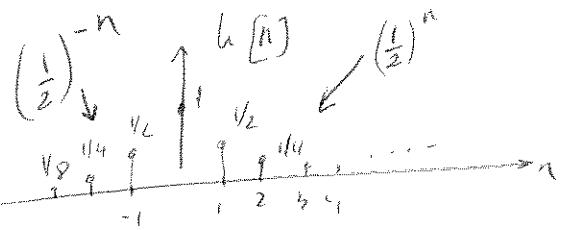
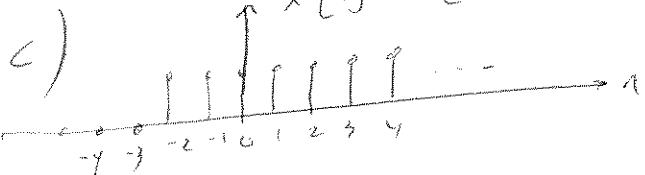
No es estable puesto que no es integrable en valor



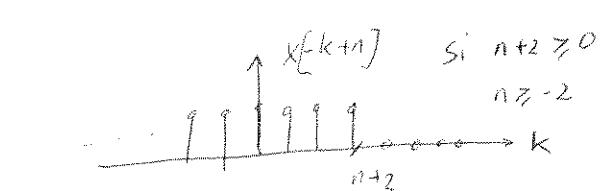
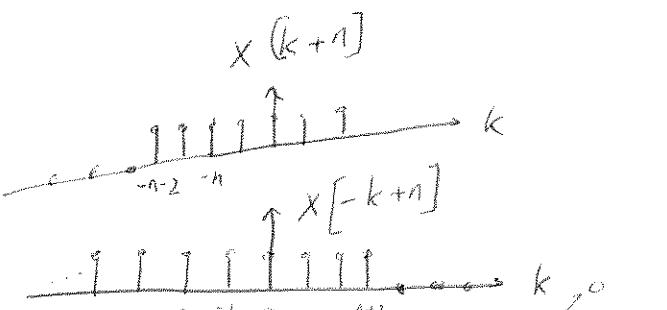
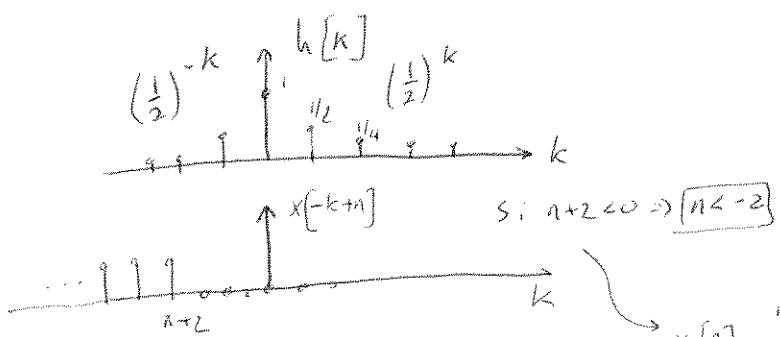
No es una representación veridica (sería -junto y fase) pero sirve para ver que es una señal no finita en tiempo y tiene valores para  $n < 0$

absoluto ya que  $\sum_{k=-2}^{\infty} |h[k]| = \infty$

↑  
es el -junto de todas las -series.



$$y[n] = x[n] * h[n] = h[n] * x[n] = \sum_{k=-\infty}^{\infty} h[k] \cdot x[n-k]$$

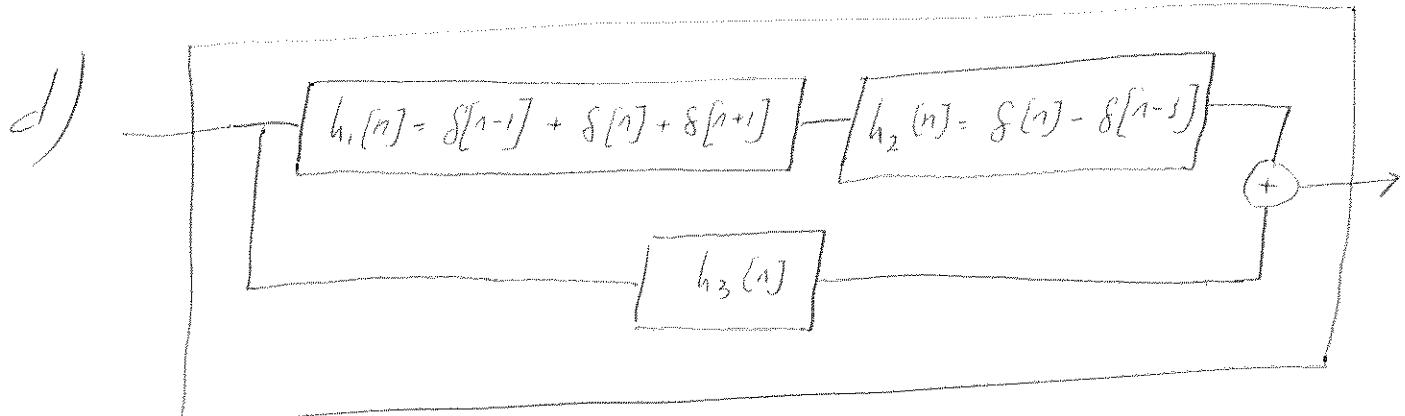


$$\begin{aligned} y[n] &= \sum_{k=-\infty}^{n+2} t \cdot \left(\frac{1}{2}\right)^{-k} = \sum_{k=-\infty}^{n+2} 2^k = \frac{2^{-1} \cdot 2 - 2^{n+3}}{2-1} = \frac{2^{n+2}}{2-1} \\ y[0] &= \sum_{k=-\infty}^{-1} \left(\frac{1}{2}\right)^{-k} + \sum_{k=0}^{n+2} \left(\frac{1}{2}\right)^k = \frac{2^{-1} \cdot 2 - 0}{2-1} + \frac{\left(\frac{1}{2}\right) \cdot \frac{1}{2} - 1}{2-1} \\ &= 1 + \frac{\left(\frac{1}{2}\right)^{n+3} - 1}{-\frac{1}{2}} = 1 - \left(\frac{1}{2}\right)^{n+2} + 2 = 3 - \left(\frac{1}{2}\right)^{n+2} \end{aligned}$$

5

Agrupando

$$y[n] = \begin{cases} 2^{n+3} & \text{si } n < -2 \\ 3 - \left(\frac{1}{2}\right)^{n+2} & \text{si } n \geq -2 \end{cases}$$



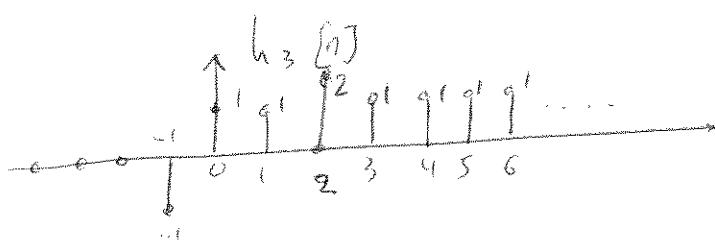
$$h_{eq}[n] = u[n]$$

$$h_1[n] * h_2[n] = \delta[n-1] + \delta[n] + \delta[n+1] - \delta[n-2] - \delta[n-1] - \delta[n]$$

$$h_1[n] * h_2[n] = \delta[n+1] - \delta[n-2]$$

Por lo tanto  $h_3[n] + \delta[n+1] - \delta[n-2] = u[n]$ ,

entonces  $h_3[n] = u[n] - \delta[n+1] + \delta[n-2]$



# Problema ③

a)  $T = 6S$

$$a_0 = 1$$

$$|a_{-2}|^2 + |a_{-1}|^2 + |a_0|^2 + |a_1|^2 + |a_2|^2 = 5$$

$$|a_1| = |a_2|$$

Además por ser  $x(t)$  real se cumple que  $|a_{-1}| = |a_1|$  y que  $|a_{-2}| = |a_2| = |a_1| = |a_{-1}|$

Es decir, que todos tienen la misma magnitud.

$$\text{valor} \Rightarrow 4 \cdot |a_1| + 1 = 5 \Rightarrow |a_1| = \frac{5-1}{4} = 1$$

Todos los coeficientes tienen la misma magnitud.

Además por ser real se tiene que cumplir

$$\text{que } \arg(a_1) = -\arg(a_{-1}) \text{ y que } \arg(a_2) = -\arg(a_{-2})$$

Lo que dice que  $\arg(a_1) = \arg(a_{-1})$ , ambas cosas solo

las cumplen si  $\arg(a_1) = \arg(a_{-1}) = 0 \Rightarrow$

$a_{-1} = 1$
$a_1 = 1$

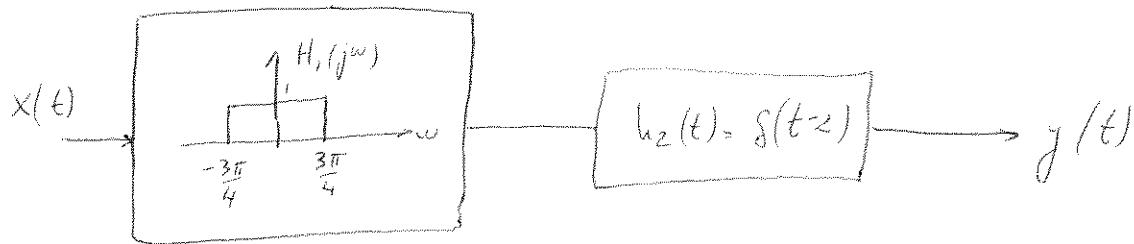
Además  $\arg(a_2) = \pi \Rightarrow [a_2 = e^{j\pi} = -1]$  y entonces

$$-\arg(a_{-2}) = \pi \Rightarrow [a_{-2} = -1]$$

$$x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} a_k \cdot e^{jk\left(\frac{2\pi}{T}\right)t} = -e^{j(-2)\cdot\frac{2\pi}{6}t} + e^{j(-1)\cdot\frac{2\pi}{6}t} + e^{j0\cdot\frac{2\pi}{6}t} + e^{j1\cdot\frac{2\pi}{6}t} - e^{j2\cdot\frac{2\pi}{6}t}$$

$$x(t) = 1 + 2\cos\left(\frac{\pi}{3}t\right) - 2\cos\left(\frac{2\pi}{3}t\right)$$

b)



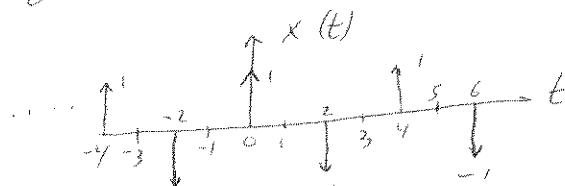
Esperamos por dar una expresión para  $H_1(j\omega)$ ,  $h_1(t)$ ,  $h_2(t)$  y  $H_2(j\omega)$ . Utilizando las tablas.

$H_1(j\omega) = \begin{cases} 1 & \text{si }  \omega  \leq \frac{3\pi}{4} \\ 0 & \text{si }  \omega  > \frac{3\pi}{4} \end{cases}$	$h_1(t) = \frac{\sin(\frac{3\pi}{4} \cdot t)}{\pi t}$
$h_2(t) = \delta(t^2)$	$H_2(j\omega) = e^{-j\omega \cdot 2}$

Si resolvieramos en el tiempo, tendríamos que convolucionar con una sinc, cosa que no es sencilla. Vamos a intentar resolver en frecuencia.

$$H_{eq}(j\omega) = H_1(j\omega) \cdot H_2(j\omega) = \begin{cases} e^{-j\omega} & \text{si } |\omega| \leq \frac{3\pi}{4} \\ 0 & \text{si } |\omega| > \frac{3\pi}{4} \end{cases}$$

La señal de entrada es un tren de deltas.

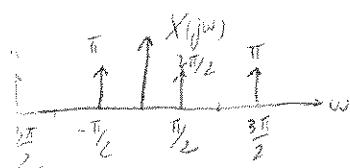


$$\text{Esta señal la podemos escribir como: } x(t) = \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t-4k) - \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta(t-4k-2)$$

$$X(j\omega) = \frac{2\pi}{4} \cdot \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta\left(\omega - \frac{2\pi k}{4}\right) - \frac{2\pi}{4} \left[ \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta\left(\omega - \frac{2\pi k}{4}\right) \right] \cdot e^{-j\omega 2}$$

periodica con  $T_p = 4$   $T_p = 4$

$$X(j\omega) = \frac{\pi}{2} \cdot \sum_{k=-\infty}^{\infty} \delta\left(\omega - \frac{\pi k}{2}\right) - \frac{\pi}{2} \sum_{k=-\infty}^{\infty} \frac{e^{-j2\frac{\pi k}{4}}}{e^{-j\pi k} \cdot (-1)^k} \cdot \delta\left(\omega - \frac{\pi k}{2}\right)$$



El filtro  $H_{eq}(j\omega)$  solo dejar pasar las deltas entre  $-\frac{3\pi}{4}$  y  $\frac{3\pi}{4}$ . Entonces:

$$Y(j\omega) = \pi \cdot e^{-j\omega} \cdot \delta\left(\omega - \frac{\pi}{2}\right) + \pi \cdot e^{-j\omega} \cdot \delta\left(\omega + \frac{\pi}{2}\right) =$$

$$Y(j\omega) = \pi \cdot \cancel{\left(e^{-j\frac{\pi}{2}} \cdot \delta\left(\omega - \frac{\pi}{2}\right)\right)} + \pi \cdot (-1) \cdot \delta\left(\omega + \frac{\pi}{2}\right) = -\pi \left[\delta\left(\omega - \frac{\pi}{2}\right) + \delta\left(\omega + \frac{\pi}{2}\right)\right]$$

(8)

$t-2 \begin{cases} \text{positivo si } t \geq 2 \\ \text{negativo si } t < 2 \end{cases}$

$$c) h(t) = 3 \cdot e^{-2|t-2|} = 3 \cdot e^{-2(t-2)} \cdot u(t-2) + 3 \cdot e^{-2(-t+2)} \cdot u(-t+2)$$

$$H(j\omega) = \int_{-\infty}^{\infty} x(t) \cdot e^{-j\omega t} dt =$$

$$= \int_{-\infty}^{\infty} 3 \cdot e^{-2(t-2)} \cdot u(t-2) \cdot e^{-j\omega t} dt + \int_{-\infty}^{\infty} 3 \cdot e^{-2(-t+2)} \cdot u(-t+2) \cdot e^{-j\omega t} dt =$$

$$= 3 \int_{-\infty}^{\infty} e^{-2t} \cdot (e^4) \cdot e^{-j\omega t} dt + 3 \cdot e^{-4} \int_{-\infty}^2 e^{2t} \cdot e^{-j\omega t} dt$$

$$= 3 \cdot \left[ e^4 \int_2^{\infty} e^{-(2+j\omega)t} dt + e^{-4} \int_{-\infty}^2 e^{+(2-j\omega)t} dt \right] =$$

$$= 3 \cdot \left[ e^4 \frac{-1}{2+j\omega} \cdot e^{-(2+j\omega)t} \Big|_2^{\infty} + e^{-4} \frac{1}{2-j\omega} \cdot e^{(2-j\omega)t} \Big|_{-\infty}^2 \right] =$$

$$= 3 \cdot \left[ e^4 \frac{-1}{2+j\omega} \left( 0 - e^{-(2+j\omega) \cdot 2} \right) + e^{-4} \frac{1}{2-j\omega} \left( e^{(2-j\omega) \cdot 2} - 0 \right) \right]$$

$$= 3 \cdot \left[ e^4 \frac{e^{-4} e^{-j2\omega}}{2+j\omega} + e^{-4} \frac{e^4 e^{-j2\omega}}{2-j\omega} \right]$$

$$\boxed{H(j\omega) = \frac{3 \cdot e^{-2j\omega}}{2+j\omega} + \frac{3 \cdot e^{-2j\omega}}{2-j\omega}}$$

$$f \boxed{3 \cdot e^{-2j\omega} \frac{4}{4+\omega^2}}$$

## Prueba de laboratorio

- a) El panel de arriba representa tanto la señal  $x(t)$ , que en este caso es un pulso, como la señal  $h(t-\tau)$ , que en este caso es una sinusoides ya desplazada e invertida.
- El segundo panel representa el producto entre ambas señales  $\Rightarrow x(t) \cdot h(t-\tau)$
- El último panel representa la convolución de  $x(t)$  con  $h(t)$ , es decir  $y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} x(\tau) \cdot h(t-\tau) d\tau$ ,
- que en este caso es cero porque estás convoluciones una sinusoides con un pulso justo de anchura, el periodo de la sinusoides.

$$x(t) = \operatorname{sen}\left(2\pi \cdot \frac{1}{T_1} \cdot t\right) \underset{T_1 \approx 2s \text{ (un pulso - uno)}}{\approx} \operatorname{sen}\left(2\pi \cdot \frac{1}{2} \cdot t\right) = \operatorname{sen}(\pi t)$$

$$h(t) = \begin{cases} 1 & \text{si } |t| \leq 1 \\ 0 & \text{si } |t| > 1 \end{cases}$$

APROXIMADAMENTE

$$y(t) = \int_{-\infty}^{\infty} \operatorname{sen}(\pi \tau) \cdot h(t-\tau) d\tau = 0$$

- b) La frecuencia fundamental del piano está muy cercana a  $500 \text{ Hz} \Rightarrow f_{\text{PIANO}} \approx 470 \text{ Hz}$

La frecuencia fundamental de la flauta está cercana a  $750 \text{ Hz} \Rightarrow f_{\text{FLAUTA}} \approx 760 \text{ Hz}$

Lógicamente no están dando la misma nota, ya que las frecuencias fundamentales no coinciden.