# Guía de Problemas 1 - Sistemas Discretos

## Problema 1

**Consigna**: Analizar para los siguientes filtros invariancia en el tiempo, causalidad y linealidad. Para analizar las propiedades mencionadas, se procedió aplicando los procedimientos que se detallan a continuación:

**1.**Invarianvia: Para verificar la proiedad de invariancia en le tiempo, se toma la señal de entrada x(n) y se le aplican las siguientes operaciones:

- 1. Se retarda en el tiempo y luego se aplica la transformacion  $R[\ ]$
- 2. Se aplica la transformacion  $R[\ ]$  y luego se retarda en el tiempo

Si ambas operaciones arrojan el mismo resultado, se considera que el sistema representado por R[] es invariante, y no lo será, en caso contrario.

2. Causalidad: Para verificar la propiedad de causalidad, se partió de la siguiente condición:

$$\left\{egin{array}{ll} x_1(n)=x_2(n) & n<=k \ x_1(n)
eq x_2(n) & n>k \end{array}
ight.$$

Se aplica la transformación  $R[\ ]$  a  $x_1(n)$  y  $x_2(n)$  evaluada en x=k, y se verifica la igualdad entre  $R[x_1(k)]$  y  $R[x_2(k)]$ . Si se cumple la igualdad, se verifica la propiedad de causalidad del sistema.

**3.Linealidad:** Se evalúa la epresión de  $R[\alpha x_1(n) + \beta x_2(n)]$  y se verifica que se cumpla:

$$R[lpha x_1(n)+eta x_2(n)]=lpha R[x_1(n)]+eta R[x_2(n)]$$

d. 
$$R[x(nT)] = 5nTx(nT)$$

#### 1. Invariancia

$$x(nT) \longrightarrow T_k \qquad x(nT - kT)$$

$$R[] \longrightarrow 5nx^2(nT - kT)$$

$$x(nT) \longrightarrow R[] \qquad 5nx^2(nT - kT)$$

Se observa que el sistema no es invariante en el tiempo

### 2. Causalidad

$$\left\{ \begin{array}{l} R[x_1(k)] = 5kx_1^2(k) \\ R[x_2(k)] = 5kx_2^2(k) \end{array} \right.$$

Dado que  $x_1(n)=x_2(n)$  para n<=k, entonces  $R[x_1(k)]=R[x_1(k)]$ , y por lo tanto el sistema **es causal** 

#### 3. Linealidad

$$egin{aligned} R[lpha x_1(n) + eta x_2(n)] &= 5n[lpha x_1(n) + eta x_2(n)]^2 \ &= 5n[lpha^2 x_1^2(n) + eta^2 x_2^2(n) + 2lpha eta x_1(n) x_2(n)] \ &= lpha^2[5n x_1^2(n)] + eta[5n x_2^2(n)] + 2lpha eta x_1(n) x_2(n) \ &= lpha R[x_1(n)] + eta R[x_2(n)] + 2lpha eta x_1(n) x_2(n) \end{aligned}$$

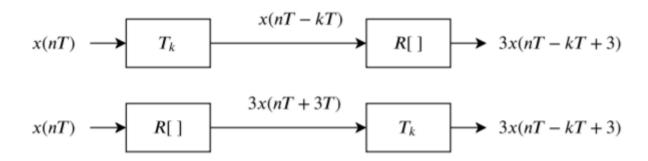
Se evidencia que:

$$R[\alpha x_1(n) + eta x_2(n)] 
eq \alpha R[x_1(n)] + eta R[x_2(n)]$$

Y por lo tanto se concluye que el sistema no es lineal

e. 
$$R[x(nT)] = 3x(nT + 3T)$$

#### 1. Invariancia



Se observa que el sistema es invariante en el tiempo

#### 2. Causalidad

$$\begin{cases} R[x_1(k)] = 3x_1(k+3) \\ R[x_2(k)] = 3x_2(k+3) \end{cases}$$

Dado que  $x_1(n) \neq x_2(n)$  para n>k, entonces  $R[x_1(k)] \neq R[x_1(k)]$ , y por lo tanto el sistema **no es causal** 

#### 3. Linealidad

$$egin{aligned} R[lpha x_1(n) + eta x_2(n)] &= 3[lpha x_1(n+3) + eta x_2(n+3)] \ &= lpha 3 x_1(3n+3) + eta 3 x_2(n+3) \ &= lpha R[x_1(n)] + eta[x_2(n)] \end{aligned}$$

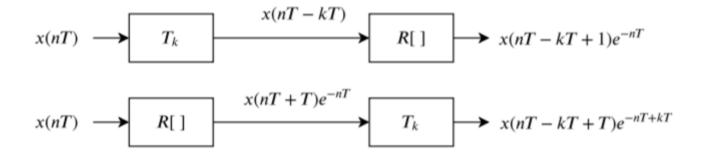
Se evidencia que:

$$R[\alpha x_1(n) + \beta x_2(n)] = \alpha R[x_1(n)] + \beta R[x_2(n)]$$

Y por lo tanto se concluye que el sistema es lineal

i. 
$$R[x(nT)] = x(n+T)e^{-nT}$$

#### 1. Invariancia



Se observa que el sistema es invariante en el tiempo

### 2. Causalidad

$$\left\{egin{aligned} R[x_1(k)] &= x_1(k+1)e^{-k} \ R[x_1(k)] &= x_2(k+1)e^{-k} \end{aligned}
ight.$$

Dado que  $x_1(n) \neq x_2(n)$  para n>k, entonces  $R[x_1(k)] \neq R[x_1(k)]$ , y por lo tanto el sistema **no es causal** 

#### 3. Linealidad

$$egin{aligned} R[lpha x_1(n) + eta x_2(n)] &= [lpha x_1(n+1) + eta x_2(n+1)]e^{-n} \ &= lpha x_1(n+1)e^{-n} + eta x_2(n+1)e^{-n} \ &= lpha R[x_1(n)] + eta[x_2(n)] \end{aligned}$$

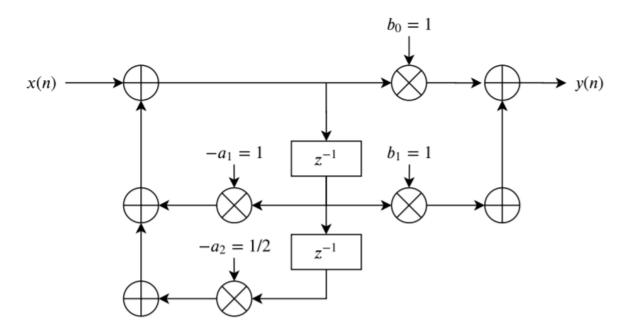
Se evidencia que:

$$R[lpha x_1(n)+eta x_2(n)]=lpha R[x_1(n)]+eta R[x_2(n)]$$

# Problema 2

b

Reescribo el diagrama del sistemade forma que se adapte al sistema descripto por la expresion:



de forma que se adapte al sistema descripto por la expresion:

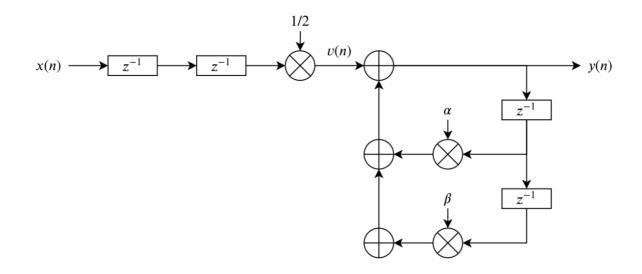
$$y(n) = -\sum_{k=1}^2 a_k y(n-k) + \sum_{k=0}^1 b_k x(n-k)$$

Desarrollado la sumatoria y remplazando los coeficientes  $a_k$  y  $b_k$ , se obtiene la ecuación en diferencias:

$$y(n) - y(n-1) + \frac{1}{2}y(n-2) = x(n) + x(n-1)$$

## Problema 9

Reescribo el diagrama del sistema



tal que quede definido por las siguientes expresiones:

$$\left\{egin{array}{l} y(n)=lpha y(n-1)+eta y(n-2)+v(n)\ v(n)=rac{1}{2}x(n-2) \end{array}
ight.$$

Resultando la ecuación en diferencias que caracteriza al sistema:

$$y(n)-lpha y(n-1)-eta y(n-2)=rac{1}{2}x(n-2)$$

Se implementó un script en Python para calcular y graficar la respuesta al impulso para 3 combinaciones de \alpha& y\beta\$

a.

$$\left\{ \begin{array}{l} \alpha = 1 \\ \beta = -1/2 \end{array} \right.$$

b.

$$\left\{ egin{array}{l} lpha = 1/2 \ eta = -1/8 \end{array} 
ight.$$

C.

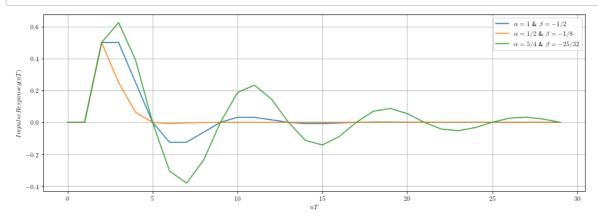
$$\left\{ egin{array}{l} lpha=5/4 \ eta=-25/32 \end{array} 
ight.$$

```
%matplotlib inline
from scipy import signal
import numpy as np
import matplotlib.pyplot as plt
import matplotlib
matplotlib.rcParams['text.usetex'] = True
fig = plt.figure(figsize=(15,5))
# define finite impulse up to n=30
x = signal.unit_impulse(30)
y = np.zeros(len(x))
alpha = 1
beta = -1/2
for i in range(0, len(x)):
    if i - 1 < 0:
        y_1 = 0
    else:
        y_1 = y[i -1]
    if i -2 < 0:
        y_2 = 0
        x_2 = 0
    else:
        y_2 = y[i-2]
        x_2 = x[i-2]
    y[i] = alpha*y_1 + beta*y_2 + 0.5*x_2
plt.plot(y, label=r'\$\alpha = 1\$ \& \$\beta = -1/2\$')
y = np.zeros(len(x))
alpha = 1/2
beta = -1/8
for i in range(0, len(x)):
    if i - 1 < 0:
        y_1 = 0
    else:
        y_1 = y[i -1]
    if i -2 < 0:
        y_2 = 0
        x_2 = 0
    else:
        y_2 = y[i-2]
        x 2 = x[i-2]
    y[i] = alpha*y_1 + beta*y_2 + 0.5*x_2
plt.plot(y, label=r'\alpha = 1/2 \& \beta = -1/8)
y = np.zeros(len(x))
alpha = 5/4
beta = -25/32
for i in range(0, len(x)):
    if i - 1 < 0:
        y_1 = 0
    else:
```

```
if i -2 < 0:
    y_2 = 0
    x_2 = 0
else:
    y_2 = y[i-2]
    x_2 = x[i-2]

y[i] = alpha*y_1 + beta*y_2 + 0.5*x_2

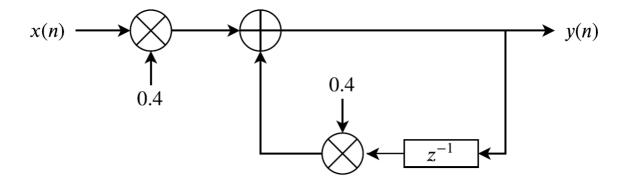
plt.plot(y, label=r'$\alpha = 5/4$ \& $\beta = -25/32$')
plt.legend()
plt.ylabel(r'$Impulse Response y(nT)$')
plt.xlabel(r'$nT$')
plt.grid('minor')
plt.show()</pre>
```



Se observa que la frecuencia de oscilacion de la respuesta al impulso graficada (para los 3 casos) es aproximadamente:

$$f_{
m osc} = rac{2}{17T}$$

## Problema 11



La ecuación en diferencias que caracteriza al sistema de la figura es

$$y(nT)=0.4x(nT)+0.4y(nT-T)$$

a.

Sea la señal de entrada x(nT) una señal senoidal, tal que:

$$x(nT) = \left\{ egin{array}{ll} sin(\omega nT) & n>=0 \ 0 & n<0 \end{array} 
ight.$$

Escribo \$sin(n\omega T) en su forma exponencial compleja:

$$sin(\omega nT)=rac{1}{2j}ig(e^{j\omega nT}-e^{-j\omega nT}ig)$$

Si aplico la transformación del sistema  $R[\ ]$  y desarrollo (considerando sistema lineal), se obtiene:

$$egin{align} y(nT) &= R[x(nT)] \ &= R\left[rac{1}{2j}ig(e^{j\omega nT} - e^{-j\omega nT}ig)
ight] \ &= rac{1}{2j}R\left[e^{j\omega nT}
ight] - rac{1}{2j}R\left[e^{-j\omega nT}
ight] \end{aligned}$$

Definiendo 
$$x_1(n), x_2(n), y_1(n)$$
 e  $y_2(n)$  tal que: 
$$\begin{cases} y_1(nT) = R[x_1(nT)] = R\left[e^{j\omega nT}\right] \\ y_2(nT) = R[x_2(nT)] = R\left[e^{-j\omega nT}\right] \end{cases}$$

Entonces podemos reescribir la expresión de y(nT):

$$y(nT)=rac{1}{2j}y_1(nT)-rac{1}{2j}y_2(n)$$

Donde  $y_1(n)$  es la salida del sistema cuando se lo excita con la entrada  $x_1(n)$ . Es decir, es el resultado de la convolución de  $x_1(n)$  y la respuesta impulsiva del sistema h(n). La expresión de la respuesta impulsiva del sistema puede hallarse utilizando la Transformada Z.

Transformo la ecuación en diferencias que caracteriza el sistema, y hallo H(z)

$$Y(z) = 0.4 X(z) + 0.4 z^{-1} Y(z) \ Y(z) \left(1 - 0.4 z^{-1}
ight) = 0.4 X(z) \ H(z) = rac{Y(z)}{X(z)} = 0.4 rac{z}{z - 0.4}$$

Antitransformo para halar h(n)

$$h(n) = 0.4(0.4)^n u(n)$$

Si desarrollo la convolución de  $x_1(nT)$  y h(nT) obtengo

$$egin{align} y_1(nT) &= \sum_{k=0}^n e^{j\omega T(n-k)} \, 0.4 (0.4)^k u(kT) \ &= e^{j\omega nT} \sum_{k=0}^n \left( 0.4 e^{-j\omega T} 
ight)^k \ y_1(nT) &= rac{0.4^{nT} - e^{j\omega nT}}{0.4 e^{-j\omega T} - 1} \end{split}$$

Para regimen permanente, hallo el limite de la respuesta  $y_1(nT)$  cuando n tiende a  $\infty$ 

$${ ilde y}_1(nT)=\lim_{n o\infty}y_1(nT)=rac{e^{j\omega nT}}{1-0.4e^{-j\omega T}}$$

La respuesta  $\tilde{y}_1(nT)$  se puede escribir como el producto del módulo de la transferencia, por  $e^{j\theta(\omega)}$  por  $x_1(nT)=e^{j\omega nT}$ :

$${ ilde y}_1(nT) = \left[ \left| H_1(\omega) 
ight| e^{j heta_1(\omega)} 
ight] e^{j\omega nT}$$

Donde la transferencia en modulo y fase estan dadas por las expresiones:

$$\left\{egin{array}{l} |H_1(\omega)| = rac{1}{\sqrt{1+(0.4)^2-0.8cos(\omega T)}} \ heta_1(\omega) = rctanrac{0.4sin(\omega T}{1-0.4cos(\omega T)} \end{array}
ight.$$

Dado que  $H_2(\omega)=H_1(-\omega)$ , y siendo que el módulo de la transferencia es una funcion par de  $\omega$ , entonces  $|H_2(\omega)|=|H_1(\omega)|$ . Y dado que la transferencia de la fase es una función impar de  $\omega$ , entonces  $\theta_2(\omega)=-\theta_1(\omega)$ . Por lo tanto:

$${ ilde y}_2(nT) = \left\lceil \left| H_1(\omega) 
ight| e^{-j heta_1(\omega)} 
ight
ceil e^{-j\omega nT}$$

De esta forma, la expresión de  $\tilde{y}(nT)$  queda de la siguiente forma:

$$ilde{y}(nT) = |H_1(\omega)| \left[ e^{j( heta_1(\omega) + \omega nT)} - e^{-j( heta_1(\omega) + \omega nT)} 
ight]$$

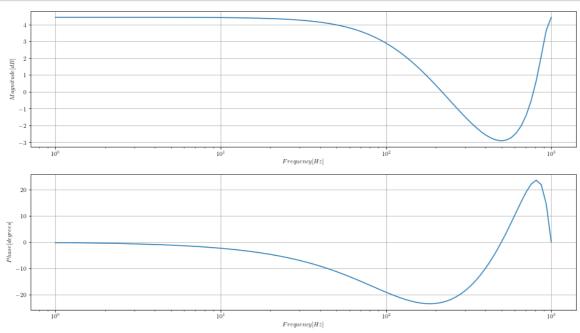
Finalmente, la respuesta en regimen permanente para una entrada de forma senoidal esta dada por la epresión:

$$ilde{y}(nT) = |H_1(\omega)| \, sin(\omega nT + heta_1(\omega))$$

Se utilizó el siguiente script de Python para graficar la respuesta indicada

#### In [5]:

```
%matplotlib inline
from scipy import signal
import numpy as np
import matplotlib.pyplot as plt
import matplotlib
import cmath
import math
matplotlib.rcParams['text.usetex'] = True
T = 1e-3
f = np.logspace(0,3,100)
w = [2*cmath.pi*fi for fi in f]
H = [1/(1-0.4*cmath.exp(-1j*wi*T)) for wi in w]
mag = [20*cmath.log10(abs(Hi)) for Hi in H]
phase = [cmath.phase(Hi) for Hi in H]
fig, ax = plt.subplots(2,1, figsize=(16,9))
ax[0].semilogx(f, np.real(mag))
ax[0].set_xlabel(r'$Frequency [Hz]$')
ax[0].set_ylabel(r'$Magnitude [dB]$')
ax[0].grid('minor')
ax[1].semilogx(f, [math.degrees(phase_i) for phase_i in phase])
ax[1].set_xlabel(r'$Frequency [Hz]$')
ax[1].set_ylabel(r'$Phase [degrees]$')
ax[1].grid('minor')
plt.savefig('ej_11a.pdf')
plt.show()
```



### b.

Para hallar la frecuencia en la cual la ganancia de la transferencia es -3dB respecto a la ganancia en f=0 se utilizó el siguiente script de Python

## In [6]:

```
import numpy as np
import cmath
import math

T = 1e-3
f = np.logspace(0,3,100)
w = [2*cmath.pi*fi for fi in f]

H = [1/(1-0.4*cmath.exp(-1j*wi*T)) for wi in w]
mag = [20*cmath.log10(abs(Hi)) for Hi in H]
phase = [cmath.phase(Hi) for Hi in H]

indexes = [i for i, value in enumerate(mag) if np.real(value) < np.real(mag[0])-3]
f0 = int(f[indexes[0]])

print('-3dB Frequency: ' + str(f0) +' Hz')</pre>
```

-3dB Frequency: 162 Hz