# CLASE 4 PROCESAMIENTO DIGITAL DE SEÑALES

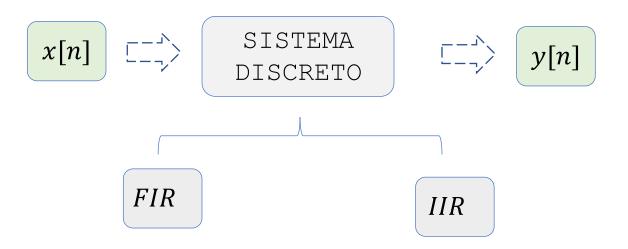
BY: Jorge Miranda

# RESPUESTA AL IMPULSO

Respuesta del sistema , cuando la entrada al sistema es la señal impulso unitario.

La respuesta impulso la denotamos mediante h[n]

h[n] puede ser finita o infinito . De
lo anterior, el sistema puede ser FIR
o IIR



### FILTRO IIR

$$x[n]$$
  $\longrightarrow$   $h[n]$   $y[n]$ 

$$h[n] = u[n](0.1^n + 0.2^n)$$

$$h[n] = u[n](0.1^n - 0.2^n)$$

existen para todo n no negativo :  $\forall n \geq 0$ 

h[n]: Es de duración infinita.

## FUNCIÓN DE TRANSFERENCIA

Los sistemas LTI son los únicos que pueden ser analizados por herramientas matemáticas como transformada de Laplace, Fourier, entre otras. En el contexto de sistemas LTI discreto se utiliza Transformada Z, DFT, entre otras.

La función de transferencia nos permite saber la relación entrada-salida de un sistema en el dominio de la variable compleja 's' (tiempo continuo) o 'z' (tiempo discreto).

$$H(s) = \frac{b_0 s^n + b_1 s^{n-1} + \dots + b_{n-1} s + b_n}{s^n + a_1 s^{n-1} + \dots + a_{n-1} s + a_n}$$

$$b = [b_0, b_1, \dots b_n]$$
  
 $a = [1, a_1, a_2, \dots a_n]$ 

## DISEÑO DE FILTROS IIR

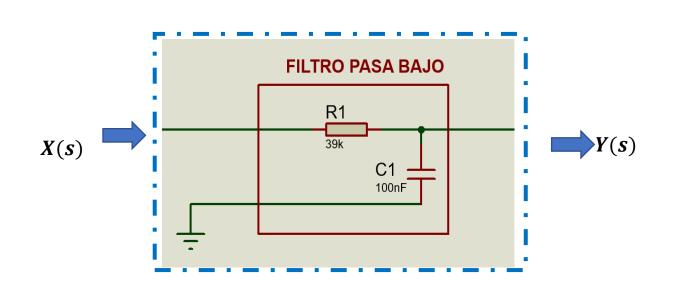
$$X(s) \longrightarrow H(s) \longrightarrow Y(s)$$

Diseñar el Filtro
analogico. Luego
transformar el filtro
analógico a su
equivalente DISCRETO

$$X(z)$$
  $H(z)$   $Y(z)$ 

#### EJEMPLO 1

Diseñar un filtro pasa bajo analógico de primer orden del tipo **butterworth** y luego obtener su equivalente digital mediante la transformación bilineal



$$\Omega_c = 2\pi 40 \frac{rad}{seg}$$

$$X(s) \longrightarrow H(s) \longrightarrow Y(s)$$

$$H(s) = \frac{\Omega_c}{s + \Omega_c}$$

$$X(z)$$
  $H(z)$   $Y(z)$ 

## EJEMPLO 1

$$\Omega_c = 2\pi 40 \frac{rad}{seg}$$

$$X(s) \longrightarrow H(s) \longrightarrow Y(s)$$

$$s = \frac{2}{T} \left( \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}} \right)$$

$$X(z) \longrightarrow H(z) \longrightarrow Y(z)$$

$$251.3$$
 $H(s) \longrightarrow ---- s + 251.3$ 

$$H(z) \longrightarrow ??$$

### EJEMPLO 1

$$\Omega_c = 2\pi 40 \frac{rad}{seg}$$

$$X(s) \longrightarrow H(s) \longrightarrow Y(s)$$

$$s = \frac{2}{T} \left( \frac{1 - z^{-1}}{1 + z^{-1}} \right)$$

$$X(z) \longrightarrow H(z) \longrightarrow Y(z)$$

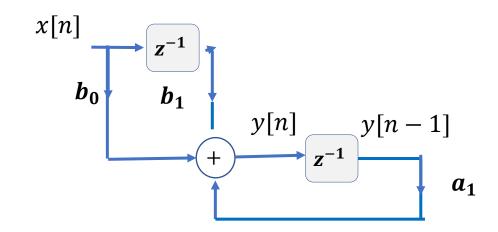
$$251.3$$
 $H(s) \longrightarrow ---- s + 251.3$ 

$$F_S = 400Hz$$

$$H(z) \longrightarrow 0.2391 + 0.2391 z^{-1}$$
  
 $1 - 0.5219 z^{-1}$ 

## FORMA DIRECTA 1

$$\frac{Y(z)}{X(z)} \longrightarrow \begin{bmatrix}
b_0 & b_1 \\
0.2391 + 0.2391 & z^{-1} \\
----- \\
1 - 0.5219 & z^{-1}
\end{bmatrix}$$



$$y[n] = a_1y[n-1] + b_0x[n] + b_1x[n-1]$$

Consiste en obtener un modelo discretizado del proceso definido en tiempo continuo. En si tiene que ver con una correspondencia entre la variable compleja z y la variable compleja s

Euler-forward

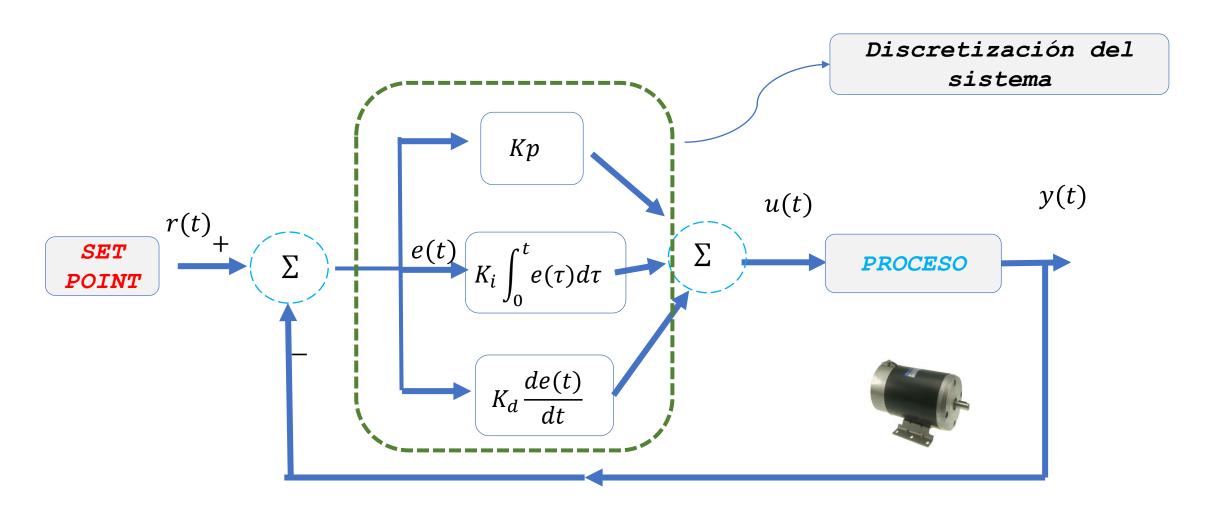
Euler-backward

SISTEMA H(s)

Invariante impulse

Tustin method

SISTEMA H(z)



El diseño del controlador PID digital se puede realizar por medio de una transformación de variables complejas correspondientes al sistema en tiempo continuo y tiempo discreto



CONTROLADOR PID
ANALOGICO

CONTROLADOR PID
DIGITAL

$$u(t) = Kpe(t) + K_i \int_0^t e(\tau)d\tau + K_d \frac{de(t)}{dt}$$

$$\frac{U(s)}{E(s)} = Kp + \frac{K_i}{s} + K_d s$$

$$\frac{U(z)}{E(z)} = ??$$

El diseño del controlador PID digital se puede realizar por medio de una transformación de variables complejas correspondientes al sistema en tiempo continuo y tiempo discreto



CONTROLADOR PID
ANALOGICO

$$\frac{U(s)}{E(s)} = Kp + \frac{K_i}{s} + K_d s \frac{N}{s+N}$$

CONTROLADOR PID
DIGITAL

$$\frac{U(z)}{E(z)} = ??$$

## TUSTIN

## **Controlador PID Digital**

$$K_p = 0.0026$$

$$K_i = 0.1879$$

$$K_d = 9.008510^{-6}$$

$$N = 100$$

PROPORCIONAL

\_

0.0026

$$P+I\frac{1}{s}+D\frac{N}{1+N\frac{1}{s}}$$

$$\frac{K_i}{S}$$

 $K_{p}$ 



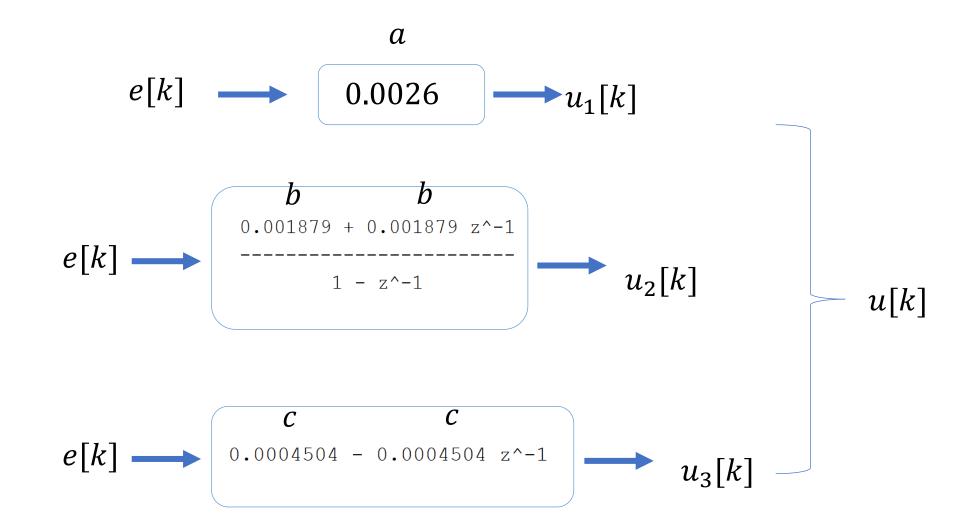
**DERIVATIVO** 

$$K_d s \frac{N}{s+N}$$

$$\longrightarrow$$

 $0.0004504 - 0.0004504 z^{-1}$ 

## **Controlador PID Digital**



## **Controlador PID Digital**

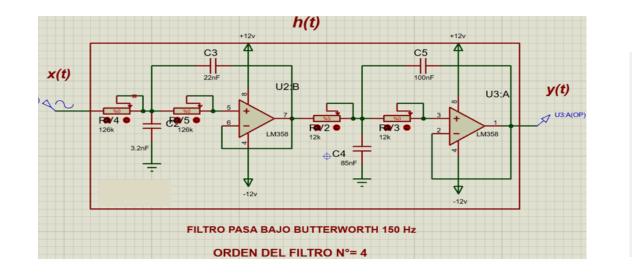
$$u_1[k] = ae[k]$$

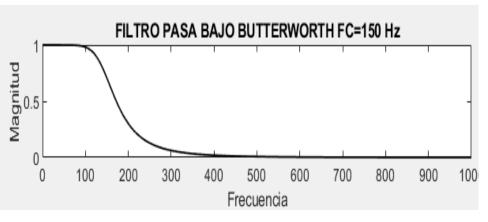
$$[k]$$
  $u_2[k] = be[k] + be[k-1] + u_2[k-1]$ 

$$u_3[k] = ce[k] - ce[k-1]$$

# FILTRO BUTTERWORTH DE ORDEN 4

2 etapas de Sallen-key 2do orden





### FILTRO FIR

$$x[n] \stackrel{\square}{\sqsubseteq} h[n] \qquad \stackrel{\square}{\sqsubseteq} y[n]$$

$$h[n] = [0.1, 0.2, 0, 0.2, 0.1]$$

$$h[n] = [0.5, 0.3, 0, -0.3, -0.5]$$

Existen solo en un intervalo limitado:  $0 \le n \le 4$ 

h[n]: Es de duración finita.

## CONVOLUCIÓN DISCRETA

La salida de un sistema discreto LTI ante una señal de entrada se puede determinar mediante la operación de convolución.

$$x[k] \stackrel{\square}{\longrightarrow} \left(\begin{array}{c} \text{SISTEMA} \\ \text{DISCRETO} \end{array}\right) \stackrel{\square}{\longrightarrow} \left(y[k]\right)$$

$$y[k] = T(u[k])$$

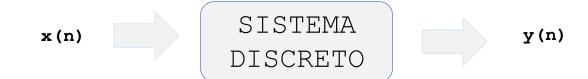
$$y[k] = x[k] * h[k]$$

h[k]: respuesta al impulso del sistema

## CONVOLUCIÓN DISCRETA

$$y[k] = x[k] * h[k]$$

## ECUACIÓN EN DIFERENCIAS



Ecuación que describe el comportamiento entrada-salida de un sistema discreto lineal o no lineal. En el contexto lineal e invariante en el tiempo , se pueden aplicar herramientas matemáticas como la DFT, transformada Z para simplificar su análisis .

### FRECUENCIA RELATUVA

$$w = \Omega T_s$$

w: frecuencia ciclica relativa (rad)

 $\Omega$ : frecuencia ciclica (rad/seg)

 $T_s$ :periodo de muestreo (seg)

 $F_{s}$ : frecuencia de muestreo (Hz)

#### FRECUENCIA RELATUVA

 $w = \Omega T_{s}$ 

Todo proceso de muestreo en el tiempo origina periodicidad en el dominio de la frecuencia. El valor de la periodicidad es de  $2\pi$  .

Solo se requiere conocer el espectro en el intervalo de  $\begin{bmatrix} 0 & 2\pi \end{bmatrix} o \begin{bmatrix} -\pi & \pi \end{bmatrix}$  para fines de análisis y diseño de filtros en el dominio de la frecuencia.

#### FRECUENCIA RELATUVA

 $w = \Omega T_{s}$ 

Todo proceso de muestreo en el tiempo origina periodicidad en el dominio de la frecuencia. El valor de la periodicidad es de  $2\pi$  .

Solo se requiere conocer el espectro en el intervalo de  $\begin{bmatrix} 0 & 2\pi \end{bmatrix} o \begin{bmatrix} -\pi & \pi \end{bmatrix}$  para fines de análisis y diseño de filtros en el dominio de la frecuencia.

## IMPLEMENTACIÓN EN HARDWARE

dsPIC33FJ



Raspberry *pi* 



FPGA



TIVA C
TM4C123GH6PM

