

Tarea 7 control.

1. Discretizar un PII²D. Discretizar la acción integral por Tustin y la acción derivativa por Euler hacia atrás.

$$G_c(s) = \frac{K_D s^3 + K_P s^2 + K_{I1} s + K_{I2}}{s^2}$$

Euler hacia atrás

$$s = \frac{z-1}{T_m}$$

Tustin

$$s = \frac{2(z-1)}{T_m(z+1)}$$

Reemplazando

$$G_c(s) = \frac{kd(\frac{z-1}{T_m})^3 + kp(\frac{z-1}{T_m})s^2 + ki1(\frac{z-1}{T_m})s + ki2}{(\frac{2(z-1)}{T_m(z+1)})^2}$$

$$G_c(s) = \frac{(ki2tm^3 + ki1tm^2 + kptm + kd)z^5 + (2ki2tm^3 + ki1tm^2 - kd)z^4 + (ki2tm^3 - ki1tm^2 - 2kptm - 2kd)z^3 + (2kd - ki1tm^2)z^2 + (kd + kptm)z - kd}{4tmz^5 - 8tmz^4 + 4tmz^3}$$

en terminos de atrasos

$$G_c(s) = \frac{(ki2tm^3 + ki1tm^2 + kptm + kd) + (2ki2tm^3 + ki1tm^2 - kd)z^{-1} + (ki2tm^3 - ki1tm^2 - 2kptm - 2kd)z^{-2} + (2kd - ki1tm^2)z^{-3} + (kd + kptm)z^{-4} - kdz^{-5}}{4tmz - 8tmz^{-1} + 4tmz^{-2}}$$

2. Discretizar un PID con filtro en la acción derivativa. Discretizar la acción integral y derivativa con Euler hacia atrás.

$$G_c(s) = K \left(1 + \frac{1}{T_i s} + \frac{T_d s}{1 + T_d s/N} \right)$$

$$r_1 = -\frac{T_d/N}{T_d/N + T_s}$$

T_s es el periodo de muestreo

N es una constante de

$$G_c(s) = k(1 + \frac{1}{T_i s} + \frac{T_d s}{1 + \frac{T_d s}{N}})$$

reemplazando euler hacia atras $s = \frac{z-1}{T_m}$

$$s = \frac{z-1}{T_m}$$

$$G_c(s) = k(1 + \frac{1}{T_i(\frac{z-1}{T_m})} + \frac{T_d(\frac{z-1}{T_m})}{1 + \frac{T_d(\frac{z-1}{T_m})}{N}})$$

$$G_c(s) = \frac{(ktdti + ktdtm + Nktm^2 + Nktdti + Nktdti)z^2 + (-2ktdti - ktdtm - 2Nktdti - Nktdti)z + ktdti + Nktdti}{(tdti + Ntdtm)z^2 + (-2tdti - Ntdtm)z + tdti}$$

en terminos de atrasos

$$G_c(s) = \frac{(ktdti + ktdtm + Nktm^2 + Nktdti + Nktdti) + (-2ktdti - ktdtm - 2Nktdti - Nktdti)z^{-1} + (ktdti + Nktdti)z^{-2}}{(tdti + Ntdtm) + (-2tdti - Ntdtm)z^{-1} + tdtiz^{-2}}$$

Considere el siguiente modelo de un tanque de reacción continuamente agitado en el cual una reacción exotérmica $A \rightarrow B$ toma lugar. El objetivo de control es regular la concentración de salida a través de la manipulación de la temperatura de la chaqueta. El calor de reacción es removido por medio de un líquido refrigerante que pasa a través de una chaqueta alrededor del reactor. El Volumen V se considera constante. Las ecuaciones diferenciales que modelan este sistema son las siguientes:

$$\begin{aligned}\dot{x}_1 &= \frac{F}{V}(c_0 - x_1) - ax_1e^{-\frac{b}{x_2}} \\ \dot{x}_2 &= \frac{F}{V}(T_0 - x_2) + \frac{aV}{C_p}x_1e^{-\frac{b}{x_2}} - \frac{h}{VC_p}(x_2 - u) \\ y &= x_2\end{aligned}$$

donde la variable de estado x_1 representa la concentración del producto y x_2 representa la temperatura del reactor. La variable de control u es la temperatura del agua de la chaqueta; F es el flujo de salida del reactor (2000 lb/h), c_0 es la concentración del flujo de entrada (0.5 lb/lb), T_0 es la temperatura del flujo de entrada (5325 R), C_p es la capacidad calorífica del material (0.75 BTU/lb.R), V es el volumen del tanque (2410 lb), L es el calor de la reacción (600 BTU/lb), b es una constante de activación (15070 R), a es un factor pre-exponencial ($7.09 \times 10^{10} \text{hr}^{-1}$) y h es un parámetro de transferencia de calor (15050 BTU/hr.R).

3. Encuentre la representación lineal que describe al sistema. Realice un controlador por retroalimentación de estados que asegure un error en estado estable igual a cero para una entrada escalón. Proponga el tiempo de establecimiento y el coeficiente de amortiguamiento sustentando su elección. Además, diseñe un observador de estados para el sistema considerando que la única salida medible es x_2 .

Ecuaciones

$$\begin{aligned}\dot{x} &= \frac{F}{V}(c_0 - x_1) - ax_1e^{-\frac{b}{x_2}} \quad (1) \\ \dot{x}_2 &= \frac{F}{V}(T_0 - x_2) + \frac{aV}{C_p}x_1e^{-\frac{b}{x_2}} - \frac{h}{VC_p}(x_2 - u) \quad (2) \\ y &= x_2 \quad (3)\end{aligned}$$

Representación lineal que describe al sistema, linealizando por medio de Taylor

$$\begin{aligned}\dot{x}_1\delta &= x_1\delta\left(\frac{-F}{V} - ae^{-\frac{b}{x_2}}\right) + x_2\delta\left(\frac{-abx_1e^{-\frac{b}{x_2}}}{x_2^2}\right) \quad (4) \\ \dot{x}_2\delta &= x_1\delta\left(\frac{Vae^{-\frac{b}{x_2}}}{C_p}\right) + x_2\delta\left(\frac{Vabx_1e^{-\frac{b}{x_2}}}{C_px_2^2} - \frac{h}{C_pV} - \frac{F}{V}\right) + u\delta\left(\frac{h}{C_pV}\right) \quad (5) \\ y\delta &= x_2\delta\end{aligned}$$

Puntos de equilibrio

$$\begin{aligned}0 &= \frac{F}{V}(c_0 - x_1) - ax_1e^{-\frac{b}{x_2}} \quad (6) \\ 0 &= \frac{F}{V}(T_0 - x_2) + \frac{aV}{C_p}x_1e^{-\frac{b}{x_2}} - \frac{h}{VC_p}(x_2 - u) \quad (7)\end{aligned}$$

Puntos de operación: x_1 =concentración producto, x_2 =temperatura de reactor, u =temperatura agua

$$\begin{aligned}\text{eligiendo } \bar{x}_1 &= 0.49 \\ \text{despejando } \bar{x}_2 &\text{ de (6)} \\ \bar{x}_2 &= 518.53 \\ \text{despejando } \bar{u} &\text{ de (7)} \\ \bar{u} &= 36.27\end{aligned}$$

Reemplazando las constantes y los puntos de operación

$$\begin{aligned}\dot{x}_1\delta &= x_1\delta(-0.8468) + x_2\delta(-0.0005) \quad (8) \\ \dot{x}_2\delta &= x_1\delta(54.42) + x_2\delta(-7.66) + u\delta(8.32) \quad (9)\end{aligned}$$

Los valores anteriores equivalen a las matrices del espacio de estados, por lo cual las matrices son:

$$\begin{aligned} A &= [-0.8468 \quad -0.0005; 54.4218 \quad -7.6617] \\ B &= [0; 8.3264] \\ C &= [0; 1] \\ D &= [0] \end{aligned}$$

Se halla la función de transferencia a partir de las matrices del espacio de estados:

$$\begin{aligned} G(s) &= C(sI - A)^{-1}B + D \\ \text{entonces} \\ G(s) &= \frac{8.326s + 7.051}{s^2 + 8.508s + 6.513} \end{aligned}$$

Control por retroalimentación de estados $\text{ess}=0$ escalón

$$\begin{aligned} \text{Teniendo :} \\ A &= [-0.8468 \quad -0.0005; 54.4218 \quad -7.6617] \\ B &= [0; 8.3264] \\ C &= [0; 1] \\ D &= [0] \\ \text{Matriz de controlabilidad} \\ S &= [B \quad AB] \\ S &= [0 \quad -0.0042; 8.3264 \quad -63.7944] \\ \text{determinante de } S &= 0.0347 \Rightarrow \text{CONTROLABLE} \end{aligned}$$

Matriz A empaquetada donde k es un vector con numero de k equivalente a cantidad de estados.

$$\begin{pmatrix} A - BK & Bk_i \\ -C & 0 \end{pmatrix}$$

Reemplazando:

$$\begin{pmatrix} -0.847 & -5.0\text{e-}4 & 0 \\ 54.4 - 8.33 k_1 & -8.33 k_2 - 7.66 & 8.33 k_i \\ 0 & -1.0 & 0 \end{pmatrix}$$

Sea sI una matriz de 3x3 con diagonal de s

$$\begin{pmatrix} s & 0 & 0 \\ 0 & s & 0 \\ 0 & 0 & s \end{pmatrix}$$

Se aplica la formula para hallar el polinomio característico

$$\text{PolinomioCaracteristico} = \det(sI - A_{\text{empaquetada}})$$

Se obtiene:

$$s^3 + (8.3264 k_2 + 8.5085) s^2 + (7.0508 k_2 - 0.0041632 k_1 + 8.3264 k_i + 6.5151) s + 7.0508 k_i$$

Se crea una polinomio deseado con las siguientes características (tsd=3 segundos para enfriar el reactor rápido):

$$\zeta = 0.9$$

$$tsd = 3$$

$$\omega = 1.4815$$

$$\beta = 10 \text{ (aumentar el grado a 3)}$$

$$\text{PolinomioDeseado} = s^3 + 9.33s^2 + 19.97s + 14.63$$

igualando coeficientes se despejan los valores para k_i k_1 k_2

$$14.632 = 7.0508 * k_i$$

$$19.973 = 7.0508 * k_2 - 0.0041632 * k_1 + 8.3264 * k_i + 6.5151$$

$$9.3333 = 8.3264 * k_2 + 8.5085$$

despejando

$$k_i = 2.0752$$

$$k_1 = 1085,7$$

$$k_2 = 0.0991$$

Diseño Observador estados

se eligen los parámetros para observador

$$\zeta_{do} = 1$$

$$tsdo = \frac{tds}{20} = 0.15$$

$$w_{ndo} = 26.6667$$

$$\text{PolinomioDeseadoObservador} = s^2 + 53.33s + 711.11$$

$$\alpha_1 = 53.33 \quad \alpha_2 = 711.11$$

los parametros de la funcion de transferencia

$$G(s) = \frac{8.326s + 7.051}{s^2 + 8.508s + 6.513}$$

$$a_2 = 6.513$$

$$a_1 = 8.508$$

Matriz Q

$$Q = (M * O)^{-1}$$

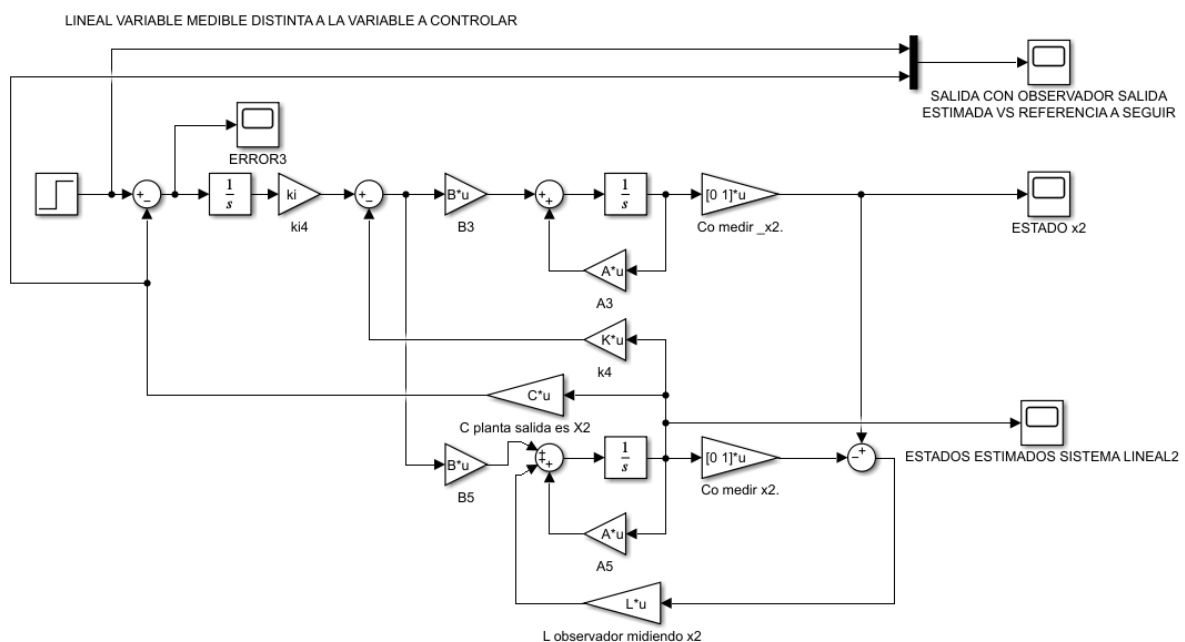
Reemplazando

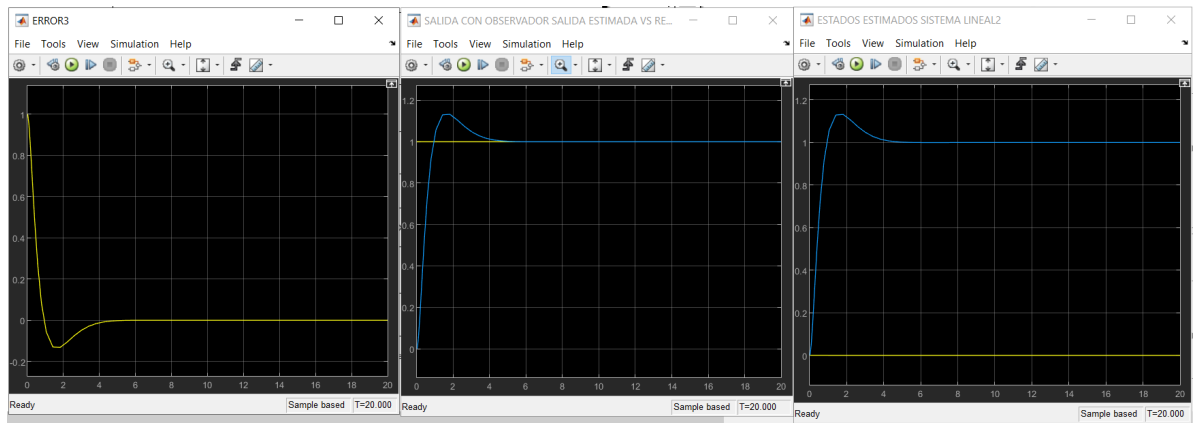
aplicando matriz de transformacion

$$L = Q * [\alpha_2 - a_2; \alpha_1 - a_1]$$

$$L = [704.5981; 44.8253]$$

Simulación





4. Diseñe un control por técnicas PID (continuo-discreto y discreto-discreto), tal que asegure las mismas condiciones de diseño que para el retro de estado y compare su resultado contra este, indicando cual es mejor y por qué razón. (Soportar su respuesta con resultados de simulación)

$$G(s) = \frac{8.326s + 7.051}{s^2 + 8.508s + 6.513} = \frac{8.326(s + 0.8468)}{s^2 + 8.508s + 6.513}$$

Prefiltro

$$Pf(s) = \frac{0.8468}{s + 0.8468}$$

$$G(s)Pf(s) = \frac{7.05045}{s^2 + 8.508s + 6.513}$$

PID continuo discreto

PID

$$G_c(s) = \frac{k_d s^2 + k_p s + k_i}{s}$$

$$\frac{G(s)Pf(s)G_c(s)}{1 + G(s)Pf(s)G_c(s)} = \frac{7.05k_d s^2 + 7.05k_p s + 7.05k_i}{s^3 + (7.05k_d + 8.51)s^2 + (7.05k_p + 6.52)s + 7.05k_i}$$

Polinomio Característico = $s^3 + (7.05k_d + 8.51)s^2 + (7.05k_p + 6.52)s + 7.05k_i$

Polinomio deseado mismo de antes :

$$\text{Polinomio Deseado} = s^3 + 9.33s^2 + 19.97s + 14.63$$

igualando coeficientes

$$7.0504 * k_i = 14.632$$

$$7.0504 * k_p + 6.515 = 19.973$$

$$7.0504 * k_d + 8.508 = 9.3333$$

despejando

$$k_i = 2.0753$$

$$k_p = 1.9088$$

$$k_d = 0.1171$$

PID discreto discreto

Planta con prefiltro

$$G(s)Pf(s) = \frac{7.05045}{s^2 + 8.508s + 6.513}$$

Discretizando planta con prefiltro

$$tm = \frac{ts}{300} = \frac{6}{300} = 0.02$$

$$G(s)Pf(s)z = \frac{13.64z^2 - 23.37z + 9.818}{z^2 - 1}$$

planta discreta

$$G(s)Pf(s)z = \frac{13.64 - 23.37z^{-1} + 9.818z^{-2}}{1 - z^{-2}} = \frac{A}{B}$$

se propone el PID discreto

$$PIDZ = \frac{s0 + s1z^{-1} + s2z^{-2}}{(1 - z^{-1})(1 + r0z^{-1})} = \frac{S}{R}$$

$$AS + BR = z^{-4} + (r0 + 0.001s0 - 2.8)z^{-3} + (0.001s0 - 2.8r0 + 0.001s1 + 2.6)z^{-2} + (2.6r0 + 0.001s1 + 0.0013s2 - 0.8)z^{-1} - 0.8r0 + 0.001s2$$

PolinomioDeseado :

$$p1 = -2e^{-\zeta\omega T_m} \cos(\omega T_m \sqrt{1 - \zeta^2})$$

$$p2 = e^{-2\zeta\omega T_m}$$

$$PolinomioDeseado = (1 + p1z^{-1} + p2z^{-2})(1 + \alpha z^{-1})^2$$

$$\alpha = -0.1$$

$$\zeta = 0.9$$

$$\omega = 0.7407$$

$$Tm = \frac{ts}{300} = \frac{6}{300} = 0.02$$

Reemplazando

$$PolinomioDeseado = z^{-4} - 2.1735z^{-3} + 1.3784z^{-2} - 0.21447z^{-1} + 0.0097369$$

Igualando coeficientes

$$r0 + 0.0013331 * s0 - 2.8411 == -2.1735,$$

$$0.0012596 * s0 - 2.8411 * r0 + 0.0013331 * s1 + 2.6847 = 1.3784, 2.6847 * r0 + 0.0012596 * s1 +$$

$$0.0013331 * s2 - 0.84353 = -0.21447$$

$$0.0012596 * s2 - 0.84353 * r0 = 0.009736$$

Despejando

$$s0 = 244.0595$$

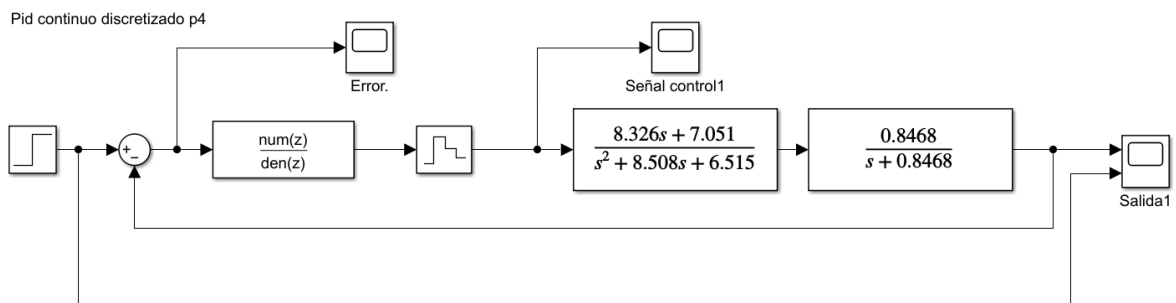
$$s1 = -480.9552$$

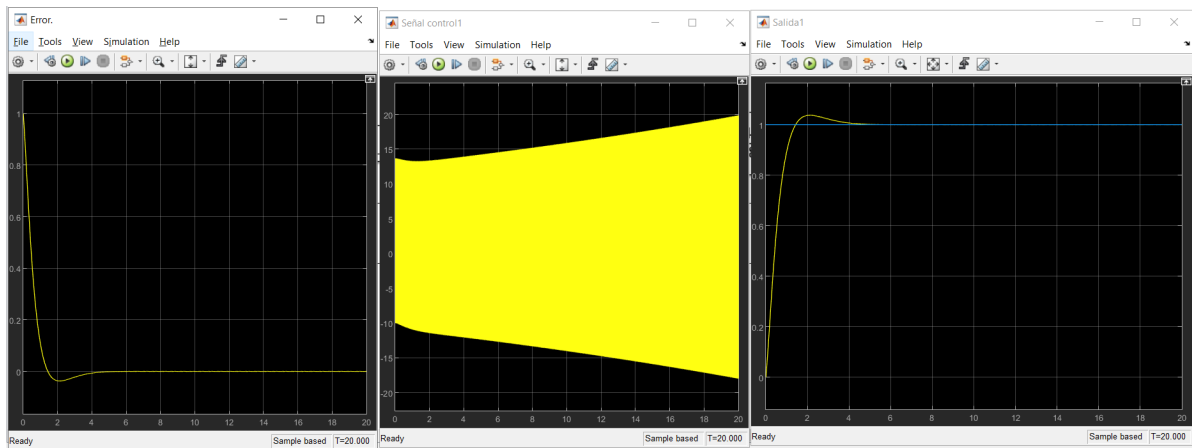
$$s2 = 236.9634$$

$$r0 = 0.3423$$

SIMULACION

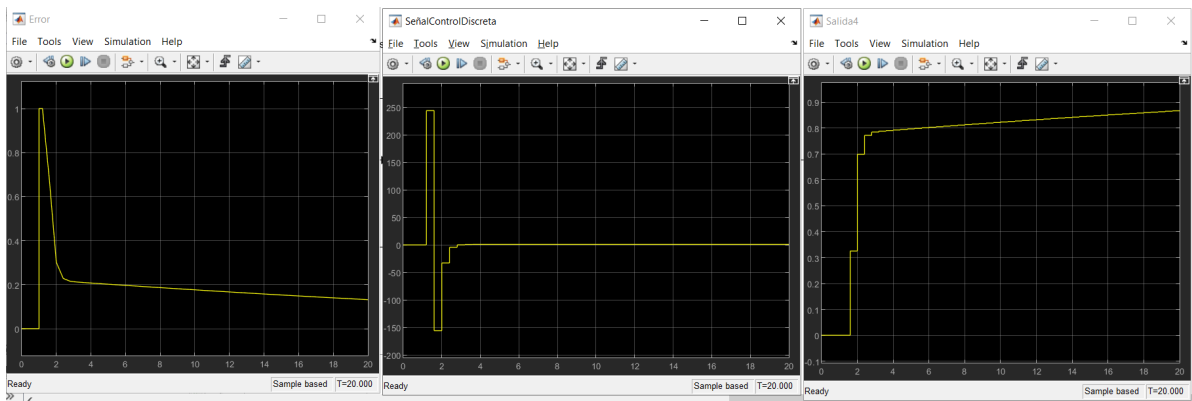
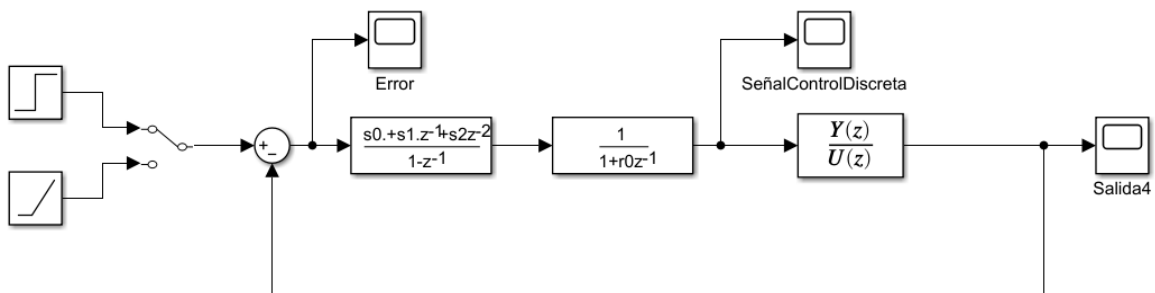
PID continuo discretizado





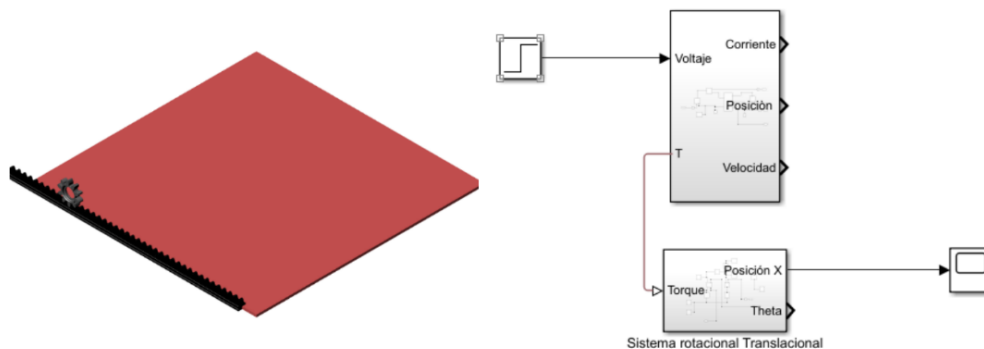
PID discreto discreto

CONTROL DISCRETO DISCRETO p4Discreto



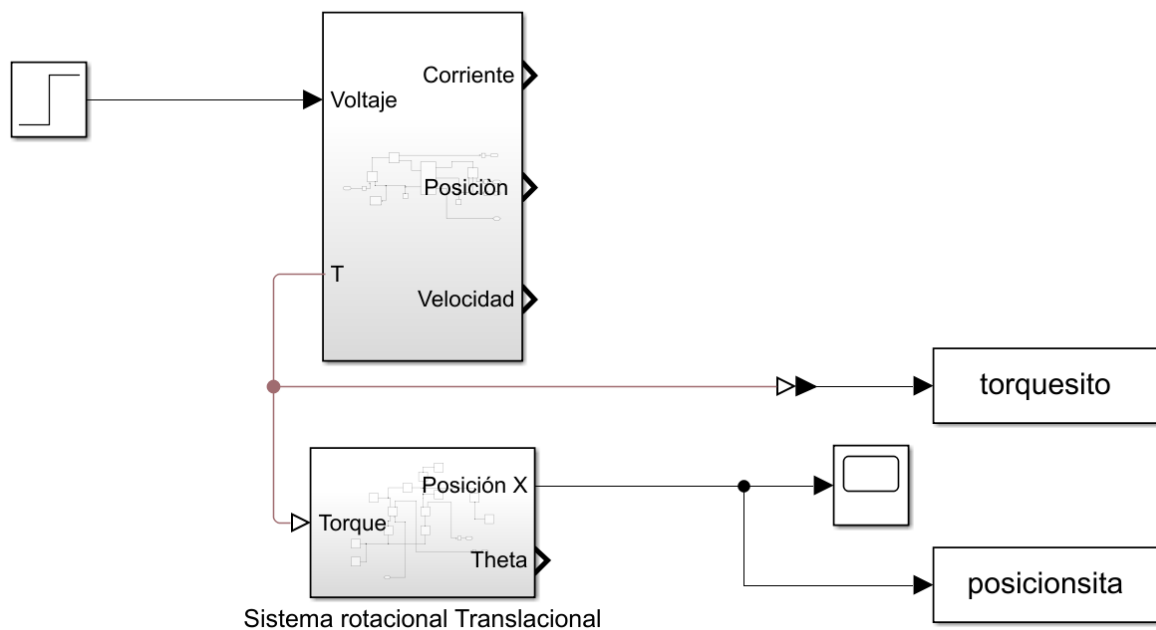
Es mucho mejor el control discreto-discreto que el continuo-discreto puesto que el primero trabaja dentro de un microcontrolador y por ello la señal de control se almacena dentro de una variable, por otro lado la señal de control del segundo es un voltaje que puede tomar valores muy altos y llegar a quemar en algún momento el microcontrolador.

5. Realizar un control PID discreto-discreto y un compensador para seguimiento a escalón del siguiente sistema electromecánico (se adjunta archivo Simulink-Simscape). Se debe caracterizar la planta mediante la respuesta al escalón. Proponga el tiempo de establecimiento y el coeficiente de amortiguamiento sustentando su elección. Simular y evaluar la respuesta transitoria en lazo cerrado para ambos controladores.

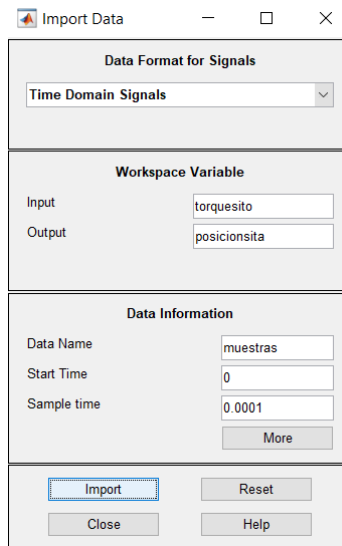


IDENTIFICACION DEL SISTEMA

se hace la identificación por medio de la herramienta system identification, para ello primero se envían los datos al workspace dentro de un array (150001 datos tipo double), la entrada del sistema es torque y la salida es la posición.



Luego dentro del "system identification", agregamos los datos, le especificamos como se llaman las variables donde se guardan las señales indicando cual de ellas es la entrada y la salida tiempo de inicio 0 segundos y tiempo de muestreo 0.0001 segundos.



Import Data

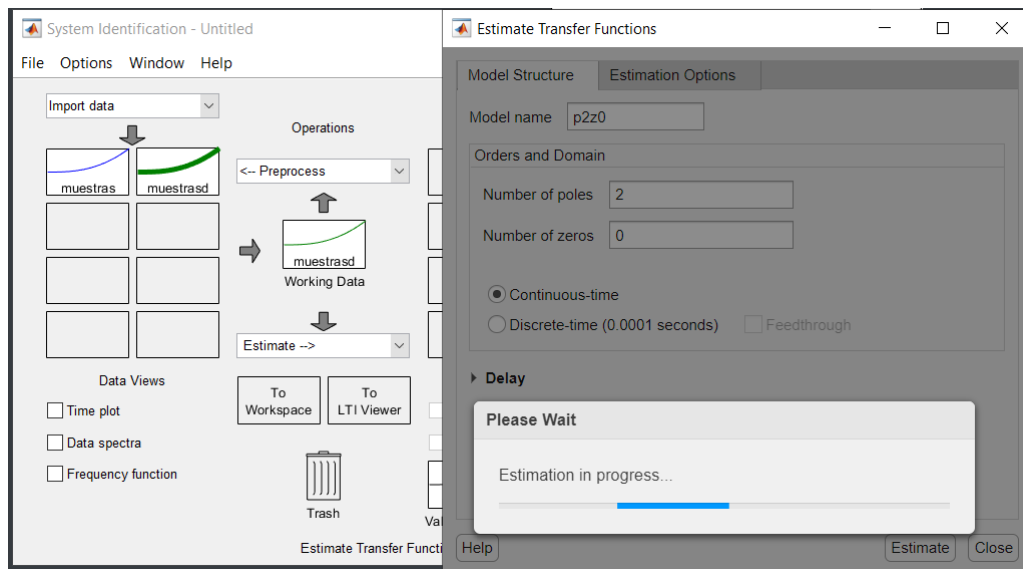
Data Format for Signals
Time Domain Signals

Workspace Variable
Input: torquesito
Output: posicionsita

Data Information
Data Name: muestras
Start Time: 0
Sample time: 0.0001
More

Import Reset
Close Help

Luego se importan los datos y se les realiza un pre-procesado, que elimina ruido y elimina el offset de la señal, con esta señal ahora se realiza la identificación y para ello hacemos una identificación con 2 polos y 0 ceros para no complicar el calculo del control discreto discreto.



System Identification - Untitled

File Options Window Help

Import data

muestras muestrasd

Operations
Preprocess
muestrasd Working Data
Estimate ->
To Workspace To LTI Viewer
Trash
Estimate Transfer Function

Data Views
Time plot
Data spectra
Frequency function

Estimate Transfer Functions

Model Structure Estimation Options

Model name: p2z0

Orders and Domain
Number of poles: 2
Number of zeros: 0
Continuous-time
Discrete-time (0.0001 seconds) Feedthrough

Delay
Please Wait
Estimation in progress...

Help Estimate Close

finalmente se obtiene la planta que se observa a continuación.

```
From input "u1" to output "y1":
    1.164e05
-----
    s^2 + 0.4899 s + 25
Name: p2z0
Continuous-time identified transfer function.

Parameterization:
    Number of poles: 2    Number of zeros: 0
```

esta planta tiene una similitud de 92.5% con la planta identificada, por lo cual se trabaja con esta.

```
Parameterization:
    Number of poles: 2    Number of zeros: 0
    Number of free coefficients: 3
    Use "tfdata", "getpvec", "getcov" for parameters and their uncertainties.

Status:
Estimated using TFEST on time domain data "muestrasd".
Fit to estimation data: 92.5% (stability enforced)
FPE: 1.52e-05, MSE: 1.52e-05
```

$$\text{Planta}$$

$$G(s) = \frac{116400}{s^2 + 0.4899s + 25}$$

Discretizando planta

$$tm = \frac{ts}{40} = \frac{5}{40} = 0.125$$

$$G(s)z = \frac{862.6z + 844.9}{z^2 - 1.574z + 0.9406}$$

planta discreta

$$G(s)z = \frac{862.6z^{-1} + 844.9z^{-2}}{1 - 1.574z^{-1} + 0.9406z^{-2}} = \frac{A}{B}$$

se propone el PID discreto

$$PIDZ = \frac{s0 + s1z^{-1} + s2z^{-2}}{(1 - z^{-1})(1 + r0z^{-1})} = \frac{S}{R}$$

$$AS + BR = z^{-4} + (r0 + 862.58s0 - 2.5739)z^{-3} + (844.92s0 - 2.5739r0 + 862.58s1 + 2.5145)z^{-2} + (2.5145r0 + 844.92s1 + 862.58s2 - 0.9406)z^{-1} - 0.9406r0 + 844.92s2$$

PolinomioDeseado :

$$p1 = -2e^{-\zeta\omega T_m} \cos(\omega T_m \sqrt{1 - \zeta^2})$$

$$p2 = e^{-2\zeta\omega T_m}$$

$$\text{PolinomioDeseado} = (1 + p1z^{-1} + p2z^{-2})(1 + \alpha z^{-1})^2$$

$$\alpha = -0.1$$

$$\zeta = 0.9$$

$$\omega = 0.8889$$

$$Tm = \frac{ts}{40} = \frac{5}{40} = 0.125$$

Reemplazando

$$\text{PolinomioDeseado} = z^{-4} - 2.0076z^{-3} + 1.1902z^{-2} - 0.18182z^{-1} + 0.0081873$$

Igualando coeficientes

$$r0 + 862.58 * s0 - 2.5739 == -2.0076$$

$$844.92 * s0 - 2.5739 * r0 + 862.58 * s1 + 2.5145 == 1.1902$$

$$2.5145 * r0 + 844.92 * s1 + 862.58 * s2 - 0.9406 == -0.18182$$

$$844.92 * s2 - 0.9406 * r0 == 0.0081873$$

Despejando

$$s0 = 2.2469e - 04$$

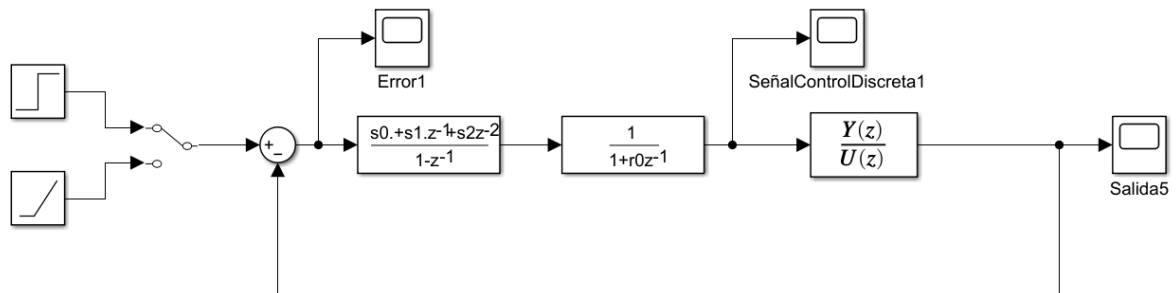
$$s1 = -6.4376e - 04$$

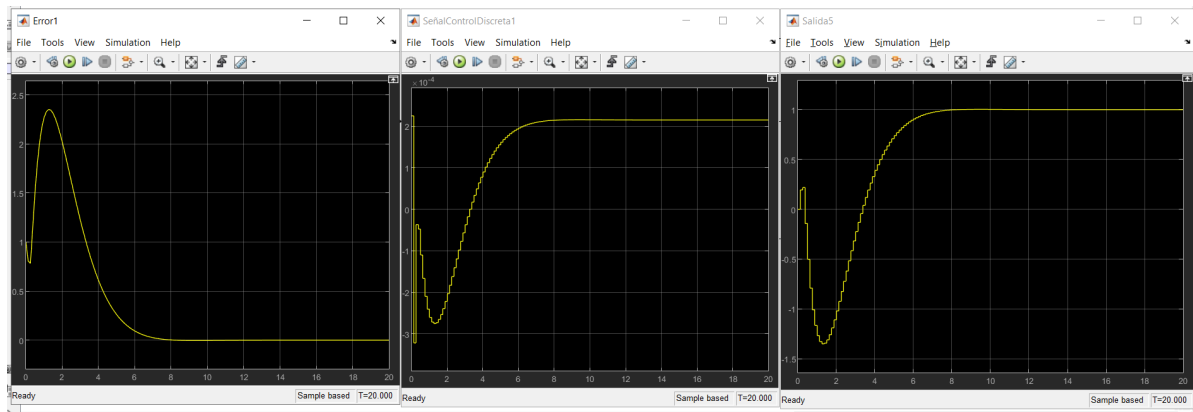
$$s2 = 4.2438e - 04$$

$$r0 = 0.3725$$

SIMULACION

CONTROL DISCRETO DISCRETO p5





Diseño compensador

$$G(s) = \frac{\text{Planta}}{116400}$$

$$G_c(s) = \frac{Kc(s + \text{cero})}{(s + \text{polo})}$$

Parámetros diseño compensador

$$\zeta = 1$$

$$tsd = 8$$

$$\omega = 0.125$$

Polinomio deseado

$$PD = s^2 + s + 0.25$$

Polo que se desea modificar

$$s = 24.2 + 42.4i$$

Polo deseado

$$s = -0.5000 + 0i$$

Parametros Hallados

$$Kc = 0,000030169$$

$$Cero = 348,20$$

$$Polo = 98,16$$

SIMULACION

compensador p5compensador

