

# Laboratorio 2

Controlabilidad, observabilidad, estabilidad y detectabilidad

Estudiantes: = Maximiliano S. Lioi

Benjamin Pastene

Profesor: = Héctor Ramírez C Auxiliar: = Matías V. Vera

Ayudante de laboratorio: S. Adrián Arellano

Santiago de Chile

Índice de Contenidos

# Índice de Contenidos

1.	Parte A: Modelamiento y simulación           1.1. Ejercicio 1:	1 1 2 3
2.	Parte B: Controlabilidad, observabilidad y estabilidad	6
	2.1. Ejercicio 4	6
	2.2. Ejercicio 5	7
	2.3. Ejercicio 6	8
3.	Parte C. Reguladores y estabilizadores	10
	3.1. Ejercicio 7	10
	3.2. Ejercicio 8	13
	3.3. Ejercicio 9	22
Ín	ndice de Figuras	
1.	Sol. de la ec. dif. con control nulo	3
2.	Sol. de la ec. dif. con control cte.	4
3.	Sol. de la ec. dif. con control sinusoidal	4
4.	Sol. de la ec. dif. con control de tipo bang-bang.	5
5.	Sol. de la ec. dif. con control de tipo feedback	5
6.	Sol. de la ec. dif. con control feedback.	11
7.	Sol. de la ec. dif. con control feedback.	12
8.	Original vs Observador de Luenberger caso bang-bang	16
9.	Error del observador de Luenberger caso bang-bang	16
10.	Original vs Observador de Luenberger caso nulo	17
11.	Error del observador de Luenberger caso nulo	17
12.	Original vs Observador de Luenberger caso constante	18
13.	Error del observador de Luenberger caso constante	18
14.	Original vs Observador de Luenberger caso sinusoidal	19
15.	Error del observador de Luenberger caso sinusoidal	19
16.	Original vs Nuevo observador de Luenberger caso bang-bang	20
17.	Error del nuevo observador de Luenberger caso bang-bang	20
18.	Original vs Nuevo observador de Luenberger caso sinusoidal	21
19.	Error del nuevo observador de Luenberger caso sinusoidal	21
20.	Solución del sistema con condición inicial X0	24
21.	Solución del sistema con condición inicial X1	24
22.	Solución del sistema con condición inicial X2	25

# Índice de Códigos

1.	Cálculo de la matriz de Kalman sin paquete de control	6
2.	Cálculo de la matriz de Kalman con ctrb	6
3.	Matriz de Kalman resultante en ambos casos	6
4.	Cálculo de la matriz de observabilidad sin el comando obsv	7
5.	Cálculo de la matriz de observabilidad con el comando obsv	7
6.	Matriz de observabilidad	8
7.	Cálculo con canonical form	9
8.	Construcción del estabilizador con place	10
9.	Construcción del estabilizador usando lqr	11
10.	Valores propios de A-BK con K dada por place	12
11.	Valores propios de A-BK con K dada por lqr	13
12.	Construcción de la matriz L	14
13.	Código para la dinámica del observador de Luenberger	15
14.	Verificación de la inspección	22
15.	Programa para 3 condiciones iniciales distintas	23

El objetivo del problema es diseñar un control que permita llevar los tres tanques a las concentraciones  $\left(C_{t_f}^1, C_{t_f}^2, C_{t_f}^3\right) = (0,0,0) \left[kg/\mathrm{m}^3\right]$ .

## 1. Parte A: Modelamiento y simulación

### 1.1. Ejercicio 1:

Mostrar que la dinámica del sistema resulta ser:

$$(S) \begin{cases} \dot{C}_1(t) = C_1(t) \frac{-f_1}{V_1 + t \cdot \Delta_1} + u(t) \frac{f_1}{V_1 + t \cdot \Delta_1} \\ \dot{C}_2(t) = C_1(t) \frac{f_4}{V_2 + t \cdot \Delta_2} - C_2(t) \frac{-(f_4 + f_5)}{V_2 + t \cdot \Delta_2} + u(t) \frac{2f_5}{V_2 + t \cdot \Delta_2} \\ \dot{C}_3(t) = C_1(t) \frac{f_3}{V_3 + t \cdot \Delta_3} + C_2(t) \frac{f_6}{V_3 + t \cdot \Delta_3} + C_3(t) \frac{-(f_3 + f_6)}{V_3 + t \cdot \Delta_3} \end{cases}$$

Donde u(t) es el control, y  $\Delta_1 := (f_1 - f_2 - f_3 - f_4), \Delta_2 := (f_4 + f_5 - f_6 - f_7)$  y  $\Delta_3 := (f_3 + f_6 - f_8).$ 

#### Solución:

Dado los datos del problema, se puede probar que en el caso de un tanque con n tubos de entrada y k de salida cumple que

$$V(t) = V_0 + \sum_{k} ((f_e^k) - f_s)t \; \; ; \; \dot{C}(t) = \frac{\sum_{k} (C_e^k(t) f_e^k) - C(t) \sum_{k} (f_e^k)}{V(t)}$$

Podemos controlar la concentración que entra por el flujo  $f_1$ , es decir,

$$C_e^1(t) = u(t)$$

Además, por suposiciones del problema, la concentración que entra por  $f_5$  es el doble de aquella que entra por  $f_1$ , es decir,

$$C_e^5(t) = 2u(t)$$

Estudiando las dinámicas, tenemos que en el tanque 1, entra flujo por  $f_1$  y sale por  $f_2, f_3, f_4$ , se tiene la dinámica

$$\dot{C}_1(t) = \frac{C_e^1 f_1 - C_1(t) f_1}{V_1 + t\Delta_1}$$

$$= C_1(t)\frac{-f_1}{V_1 + t\Delta_1} + u(t)\frac{f_1}{V_1 + t\Delta_1}$$

Con respecto al tanque 2, entra flujo por  $f_4$  y  $f_5$ , como el flujo  $f_4$  llega desde el tanque 1, como el tanque homogeneiza la mezcla, se deduce que

$$C_e^4(t) = C_1(t)$$

Pues llega con la concentración del tanque 1 que es homogenea en todo tiempo Sale flujo por  $f_6$  y  $f_7$ , por las condiciones del problema,  $C_e^5(t) = 2u(t)$ , escribiendo la dinámica se tiene

$$\dot{C}_2(t) = \frac{C_e^4(t)f_4 + C_e^5(t)f_5 - C_2(t)(f_4 + f_5)}{V_2 + t\Delta_2}$$

$$= C_1(t)\frac{f_4}{V_2 + t\Delta_2} + u(t)\frac{2f_5}{V_2 + t\Delta_2} - C_2(t)\frac{f_4 + f_5}{V_2 + t\Delta_3}$$

Con respecto al tanque 3, entra flujo por  $f_3$  desde  $T_1$  y por  $f_6$  desde  $T_2$ . Luego como las mezclas se vuelven homogeneas, se tiene que

$$C_e^3(t) = C_1(t)$$
 ;  $C_e^6 = C_2(t)$ 

Por lo que la dinámica queda

$$\dot{C}_3(t) = \frac{C_e^3 f_3}{V_3 + t\Delta_3} + \frac{C_e^6 f_6}{V_3 + t\Delta_3} - \frac{C_3(t)(f_3 + f_6)}{V_3 + t\Delta_3}$$
$$= C_1(t) \frac{f_3}{V_3 + t\Delta_3} + C_2(t) \frac{f_6}{V_3 + t\Delta_3} + C_3(t) \frac{-(f_3 + f_6)}{V_3 + t\Delta_3}$$

## 1.2. Ejercicio 2:

Se escribe el sistema matricial de la forma  $\dot{X} = AX + BU$ , considerando los datos los flujos, volumenes iniciales y concentraciones iniciales siguientes siguientes (en [m<sup>3</sup>/s]):

$f_1$	$f_2$	$f_3$	$f_4$		$f_5$		$f_6$	$f_7$	$f_8$
4	1	2	1		5		3	3	5
		$V_1$	V		$\frac{7}{2}$		$V_3$		
	=	200	)	100		·	300		
		$C_0^1$		$C_0^2$		$C_0^3$			
	_	5000	)	(	)	1	1000		

#### Solución:

Se tiene que  $\Delta_1 = \Delta_2 = \Delta_3 = 0$ , por lo que el sistema  $\dot{X} = AX + BU$  es independiente del tiempo y con la forma

$$A = \begin{bmatrix} -\frac{4}{200} & 0 & 0\\ \frac{1}{100} & -\frac{6}{100} & 0\\ \frac{2}{300} & \frac{3}{300} & -\frac{5}{300} \end{bmatrix} B = \begin{bmatrix} \frac{4}{200}\\ \frac{10}{100}\\ 0 \end{bmatrix}$$

## 1.3. Ejercicio 3

Reescriba el nuevo sistema autónomo, y utilizando el comando *solve ivp* simule trayectorias del sistema lineal para distintos controles (nulo, constantes, sinusoidales, feedbacks, bang bang, etc).

#### Solución:

Caso Nulo: u(t) = 0

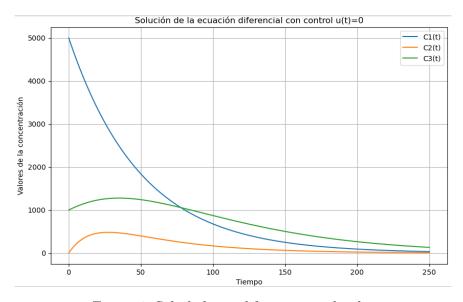


Figura 1: Sol. de la ec. dif. con control nulo.

Caso Constante: u(t) = 2000

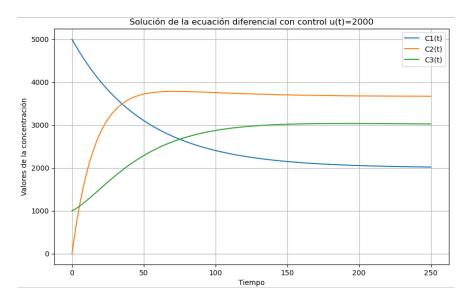


Figura 2: Sol. de la ec. dif. con control cte.

Caso Sinusoidal:  $u(t) = 2000 \cdot cos(t)$ 

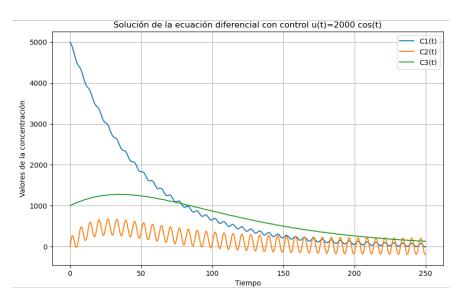


Figura 3: Sol. de la ec. dif. con control sinusoidal.

Caso Bang-bang: 
$$u(t) = \begin{cases} 3000 & si \quad 0 \le t \le 5 \\ -3000 & si \quad 5 < t \le 10 \\ 0 & si \quad t > 10 \end{cases}$$

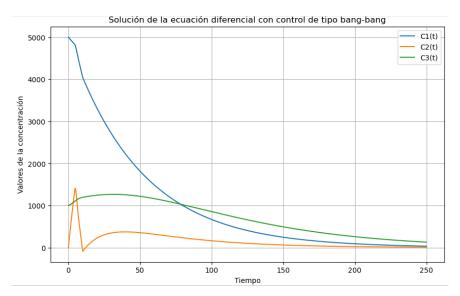


Figura 4: Sol. de la ec. dif. con control de tipo bang-bang.

Caso Feedback:  $u(t) = K \cdot x(t) = ( \ 10 \ \ 2 \ \ 4 \ ) \cdot x(t)$ 

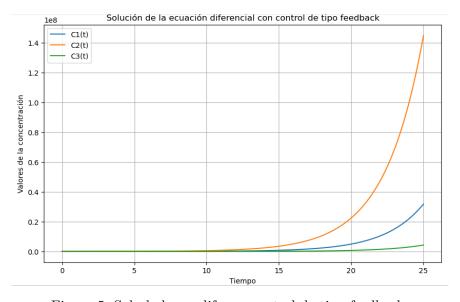


Figura 5: Sol. de la ec. dif. con control de tipo feedback.

# 2. Parte B: Controlabilidad, observabilidad y estabilidad

## 2.1. Ejercicio 4

Utilizando python (sin el paquete de control), calcule la matriz de controlabilidad para el sistema. Compare el resultado con el obtenido usando el comando  $\it ctrb$  del paquete  $\it control$  de python. ¿Es el sistema controlable?

#### Solución:

Código 1: Cálculo de la matriz de Kalman sin paquete de control

```
# Calculo de la matriz de Kalman

# Definir las matrices A y B

A = np.array([[-4/200, 0, 0], [1/100, -6/100, 0], [2/300, 0.01, -5/300]])

B = np.array([4/200, 10/100, 0]).reshape(-1, 1) # Convierte B en una matriz de

una sola columna

# Definir matrices para la matriz de Kalman

AB = np.dot(A, B)

A2B = np.dot(np.dot(A, A), B)

Kalman = np.concatenate((B, AB, A2B), axis=1)

print(Kalman)
```

Código 2: Cálculo de la matriz de Kalman con ctrb

```
from control import ctrb

Kalman_ctrb = ctrb(A,B.reshape(-1,1))

print(Kalman)
```

En ambos códigos el resultado es el siguiente:

Código 3: Matriz de Kalman resultante en ambos casos

```
[[ 2.00000000e-02 -4.00000000e-04 8.0000000e-06]

2 [ 1.00000000e-01 -5.80000000e-03 3.44000000e-04]

3 [ 0.00000000e+00 1.13333333e-03 -7.95555556e-05]]
```

Se verifica que son iguales. Calculando el rango de la matriz rg = 3, se verifica que el sistema es controlable, pues tiene rango completo.

## 2.2. Ejercicio 5

Usualmente es difícil conocer completamente las variables de estado ya que sólo podemos obtener observaciones imprecisas de estas. Por esto, en lo que sigue, supondremos que solamente observamos  $C_2$  y  $C_3$ . Esto nos lleva a considerar un observador de la forma:

$$\vec{Y} = C\vec{X}$$

Identifique C y utilice python (sin el paquete de control) para calcular la matriz de observabilidad del sistema (S) - (1). Compare con lo obtenido usando el comando obsv del paquete control de python. ¿Es el sistema observable?

#### Solución:

Consideramos un observador de los estados  $C_2, C_3$  de la forma

$$Y = CX$$

La matriz C debe ser de la forma

$$C = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

Para que la observación sea

$$Y = \begin{bmatrix} C_2 \\ C_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} X$$

Análogamente a lo anterior calculamos la matriz de observabilidad del sistema sin y con el comando **obsv**:

Código 4: Cálculo de la matriz de observabilidad sin el comando obsv

```
# Escribimos la matriz de Observabilidad

# Definir las matrices A y C

A = np.array([[-4/200, 0, 0], [1/100, -6/100, 0], [2/300, 0.01, -5/300]])

C = np.matrix([[0, 1, 0], [0, 0, 1]])

CA = np.dot(C, A)

CA2 = np.dot(C, np.dot(A, A))

Obs = np.concatenate((C, CA, CA2), axis=0)

print('Matriz de observabilidad:', Obs)
```

Código 5: Cálculo de la matriz de observabilidad con el comando obsv

```
from control import obsv

C = np.matrix([[0, 1, 0], [0, 0, 1]])
```

```
O = obsv(A,C)

print('Matriz de observabilidad:', O)

rg_O = np.linalg.matrix_rank(O)

print('El rango de la Matriz de Observabilidad es:', rg_O)
```

Se verifica la igualdad de ambos métodos obteniendo:

Código 6: Matriz de observabilidad

```
[[ 0.00000000e+00 1.0000000e+00 0.0000000e+00]
2 [ 0.0000000e+00 0.0000000e+00 1.0000000e+00]
3 [ 1.0000000e-02 -6.00000000e-02 0.0000000e+00]
4 [ 6.66666667e-03 1.00000000e-02 -1.66666667e-02]
5 [-8.00000000e-04 3.60000000e-03 0.0000000e+00]
6 [-1.44444444e-04 -7.666666667e-04 2.77777778e-04]]
```

Para ver si el sistema es observable basta calcular el rango de la matriz  $\mathcal{O}$ , el cual es  $rg(\mathcal{O}) = 3$ , por lo que  $\mathcal{O}$  tiene rango completo y así el sistema es observable.

## 2.3. Ejercicio 6

A partir de lo aprendido en clases, calcule la forma canónica de Brunovski de los sistemas del ejercicio anterior (sin utilizar el toolbox de Control). Compare con los resultados obtenidos al utilizar canonical form.

#### Solución:

Calculemos la forma canónica de Brunovski del sistema, para ello, debemos buscar el polinomio característico  $p_A(\lambda) = det(A - \lambda I)$ .

Computando vía subdeterminante en la primera fila

$$det(A - \lambda I) = \det \begin{bmatrix} -\frac{4}{200} - \lambda & 0 & 0\\ \frac{1}{100} & -\frac{6}{100} - \lambda & 0\\ \frac{2}{300} & \frac{3}{300} & -\frac{5}{300} - \lambda \end{bmatrix} = (-\frac{1}{50} - \lambda) \det \begin{bmatrix} -\frac{6}{100} - \lambda & 0\\ \frac{1}{100} & -\frac{1}{60} - \lambda \end{bmatrix}$$
$$= (-\frac{1}{50} - \lambda)(\frac{6}{100} + \lambda)(\frac{1}{60} + \lambda)$$
$$= -(\lambda^3 + \frac{29}{300}\lambda^2 + \frac{19}{7500}\lambda + \frac{1}{50000})$$

Luego

$$p_A(\lambda) = \lambda^3 + a_1\lambda^2 + a_2\lambda + a_3$$

Tenemos  $a_1=-\frac{29}{300}\approx -0.0967,\, a_2=-\frac{19}{7500}\approx -0.00253,\, a_3=-\frac{1}{50000}\approx -0.00002,\, \text{con lo}$  que se obtiene la forma de Brunovski

$$\hat{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -0.00002 & -0.00253 & -0.0967 \end{bmatrix} \; ; \; \hat{B} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

Utilizamos la librería control junto al método canonical form para comparar los resultados obtenidos, teniendo que aplicar una sola observación pues se tienen problemas para sistemas observados por más de una variable.

Código 7: Cálculo con canonical form

```
import control as ctrl
# Definimos matrices
A = np.matrix([[-4/200, 0, 0], [1/100, -6/100, 0], [2/300, 0.01, -5/300]])
B = np.array([4/200, 10/100, 0]).reshape(-1, 1)
C = np.array([0, 1, 0])
# Creamos sistema de control (con una sola observacion)
sys = ctrl.ss(A,B,C,0)
A_Brunovski = ctrl.canonical_form(sys, form='reachable')
A_Brunovski[0]
```

Nos entrega el sistema canónico de la forma

$$\hat{A} = \begin{bmatrix} -0.0967 & -0.00253 & -0.00002 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \; ; \; \hat{B} = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

Que notamos representa un sistema teóricamente equivalente al propuesto con la forma vista en clases.

## 3. Parte C. Reguladores y estabilizadores

## 3.1. Ejercicio 7

Construya un estabilizador por feedback lineal,  $\vec{U} = -K\vec{X}$  para una matriz K apropiada, para el sistema (S). Para esto, utilice los comandos place y lqr para obtener distintas matrices de ganancia K. Con el comando eig de numpy. linalg verifique si los sistemas son estabilizables. Compare los resultados obtenidos al utilizar ambos comandos. Simule las trayectorias obtenidas por estos controles.

#### Solución:

Veamos primero la construcción del estabilizador con place

Código 8: Construcción del estabilizador con place

```
import control as ctrl
2 import numpy as np
3 # Estructura
# control.place(A, B, p)
5 # A (2D array_like) - Dynamics matrix
6 # B (2D array_like) - Input matrix
7 # p (1D array like) - Desired eigenvalue locations
8 # Definimos matrices
A = \text{np.matrix}([[-4/200, 0, 0], [1/100, -6/100, 0], [2/300, 0.01, -5/300]]) #(3 x 3)
B = np.matrix([4/200, 10/100, 0]).T #(3 x 1)
  # Construimos estabilizador por feedback lineal
  def system_dynamics_linear_feedback(K):
     def system dynamics feedback(t, X):
       return np.dot(A, X.T) + np.dot(B, np.dot(-K,X.T))
     return system_dynamics_feedback
# Construcción de K - place (1 x 3)
_{17} K = ctrl.place(A, B, [-2, -4, -1])
_{18} K_ob = ctrl.place(A, B, [-2, -4, -1])
print("La matriz K=", K)
20 # Condiciones iniciales
X0 = \text{np.array}([200, 5, 100])
# Intervalo de tiempo
_{23} t_span = (0, 10)
24 solucion feedback = solve ivp(system dynamics linear feedback(K_ob), t_span,
     grafica_solucion(solucion_feedback, "de tipo feedback")
```

Lo que nos entrega:

#### La matriz K= [[-1024562.26750565 204981.48683446 699174.58330735]]

y el siguiente grafico de la solución:

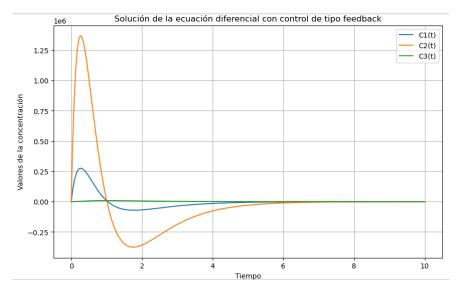


Figura 6: Sol. de la ec. dif. con control feedback.

**Nota:** Se respetan las condiciones iniciales del problema, pero debido a las magnitudes que toma la concentración de los tanques no se logra apreciar. Se encuentra en escala  $\approx 10^7$ , por lo que números del orden  $\approx 10^3$  se ven muy cercanos al cero.

Observamos que el sistema es estabilizable usando place, notando además que  $||x(t)|| \to 0$  cuando  $t \to +\infty$ . Recordar que  $\bar{x} = 0$  es punto de equilibrio de la ecuación  $\dot{x} = (A - BK)x$ . Notamos además que toma valores muy altos a pesar de estabilizarse.

Veamos la construicción del estabilizador usando lqr. La función lqr() calcula el control óptimo de tipo feedback lineal  $\vec{U} = -K\vec{X}$  que minimiza el costo cuadrático.

$$\min_{u(\cdot)} J(u) = \int_0^\infty (x^T Q x + u^T R u + 2x^T N u) dt$$

Para construir las matrices Q y R, que bajo la teoría deben ser definidas positivas, tomando N=0 y juntando bien las dimensiones de las matrices a utilizar, escogemos

$$Q = I; R = 1$$

Código 9: Construcción del estabilizador usando lgr

```
import control as ctrl
# Definimos matrices
A = np.matrix([[-4/200, 0, 0], [1/100, -6/100, 0], [2/300, 0.01, -5/300]]) #(3 x 3)
```

Lo que nos retorna:

```
La matriz K= [[0.2208701 0.33782777 0.15650817]]
```

y el siguiente gráfico de la solución:

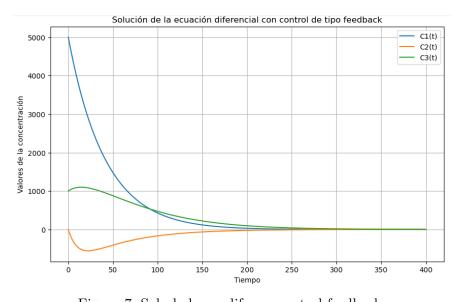


Figura 7: Sol. de la ec. dif. con control feedback.

Observamos que el sistema es estabilizable con la matriz entregada por el método lqr, sin embargo, es importante notar que el tiempo en que llega a cero el sistema, es para un T > 0 considerablente mayor ( $\approx 300$ ) que para el tiempo con la matriz entregada por place ( $\approx T = 6$ ).

Ahora verifiquemos que el sistema efectivamente es estabilizable para los K obtenidos con place y lqr, con el comando eig.

Código 10: Valores propios de A-BK con K dada por place

Lo que nos retorna:

```
Los valores propios de la matriz A-BK: [-4.00000008 -1.99999977 -1.00000015] . Es \hookrightarrow Hurwitz!
```

Además verificamos que los valores propios son aquellos que fueron impuestos para hacer la matriz Hurwitz.

Código 11: Valores propios de A-BK con K dada por lqr

```
K_lqr, S, E = ctrl.lqr(A, B, Q, R)
N = A - B @ K_lqr
eig_lqr = Hurwitz(N)
print("Los valores propios de la matriz A-BK:", eig_lqr)
```

Lo que nos retorna:

```
Los valores propios de la matriz A-BK: [-0.09271624+0.j -0.0210753+0.00185212j \hookrightarrow -0.0210753-0.00185212j] . Es Hurwitz!
```

Verificamos que la matriz K es tal que A-BK es Hurwitz, por lo que el sistema (A,B) es estabilizable.

## 3.2. Ejercicio 8

Construya el estimador de Luenberger asociado al sistema controlado y observado del ejercicio 5. Simule el estimador para otros tipos de observaciones  $Y(\cdot)$  y controles  $U(\cdot)$ .

#### Solución:

Se construye el observador de Luenberger asociado al sistema controlado y observado.

$$\dot{X} = AX + BU$$
$$Y = CX$$

$$A = \begin{bmatrix} -\frac{4}{200} & 0 & 0\\ \frac{1}{100} & -\frac{6}{100} & 0\\ \frac{2}{300} & \frac{3}{300} & -\frac{5}{300} \end{bmatrix} B = \begin{bmatrix} \frac{4}{200}\\ \frac{10}{100}\\ 0 \end{bmatrix} C = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0\\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

Consideramos entonces el sistema

$$\dot{\hat{X}} = A\hat{X} + Bu + L(\hat{Y} - Y) \; ; \; \hat{X}(0) = \hat{X}_0 \; \text{conocido}$$
 
$$\hat{Y} = C\hat{X}$$

Nos interesa escoger  $L \in \mathbb{R}^{n \times p}$  de manera que la matriz A + LC sea Hurwitz, de esta manera se tiene que el error del estimador  $e_x = \hat{X} - X$  que sigue la dinámica

$$\dot{e_x}(t) = (A + LC)e_x(t) \; ; \; e_x(0) = \hat{X}_0 - X(0)$$

Sea tal que

$$e_x \to 0$$

Independiente del valor X(0) para un tiempo suficientemente grande, se sabe de Álgebra Lineal que las matrices A + LC y  $(A + LC)^T = A^T + C^TL^T$  tienen mismos valores propios, pues transponer una matriz no altera estos, luego

$$A + LC$$
 es Hurwitz  $\iff A^T + C^T L^T$  es Hurwitz

Luego podemos usar el comando place para crear una matriz  $L^T$  adecuada usando el sistema de control transpuesto  $(A^T, C^T)$  y encontrar el L buscado transponiendo la matriz.

Recordar que para un sistema controlado (A, B), el comando place entrega K tal que A - BK es Hurwitz, por lo tanto, consideramos el sistema controlado  $(A^T, -C^T)$  de manera que el  $K = L^T$  sea tal que

$$(A^T + C^T K) = (A^T + C^T L^T)$$
 es Hurwitz

Código 12: Construcción de la matriz L

```
# Definir las matrices A y C

A = np.matrix([[-4/200, 0, 0], [1/100, -6/100, 0], [2/300, 0.01, -5/300]])

A_dual = A.T

C = np.matrix([[0, 1, 0], [0, 0, 1]])

C_dual = -C.T

# Construcción de L_dual - place (3 x 2)

poles = [-4, -1, -1]

L_dual = ctrl.place(A_dual, C_dual, poles)

L = L_dual.T

print("La matriz L calibrada=", L)

# Vemos si A+LC tiene dichos polos y verificar que es Hurwitz
```

```
O = A + L @ C
print('Se verifica que los polos de A + LC son:', Hurwitz(O), '. Es Hurwitz!')
```

Lo que retorna:

```
La matriz L calibrada= [[-270.02769231 -180.01846154]

[ -3.69538462 -1.83692308]

[ -1.84692308 -2.20794872]]

Se verifica que los polos de A + LC son: [-1. -4. -1.] . Es Hurwitz!
```

Consideramos entonces el sistema

$$\dot{\hat{X}}=A\hat{X}+BU+L(\hat{Y}-Y)$$
;  $\hat{X}(0)=\hat{X}_0$  conocido 
$$\hat{Y}=C\hat{X}$$

Para el L recién encontrado, considerando distintas condiciones  $\hat{X}_0$ .

Código 13: Código para la dinámica del observador de Luenberger

```
1 from scipy import interpolate
<sup>2</sup> from scipy.interpolate import krogh_interpolate
3 from scipy.interpolate import KroghInterpolator
5 # Creamos L que estabiliza el error
_{6} poles = [-3, -2, -3]
7 L_dual = ctrl.place(A_dual, C_dual, poles)
_8 L = L dual.T
  # Interpolamos la solución X(t) para tener una función analítica, de la cual
      \hookrightarrow desprender la observación Y(t) = C X(t)
def Y_obsv_u_C(C, solucion):
     observed_ucos = solucion.y
     x_observed = solucion.t
13
     observed_interpolate = interpolate.interp1d(x_observed, observed_ucos) # X(t)
     def Y_obsv(t):
        return C @ observed_interpolate(t) # Y(t) = CX(t)
     return Y_obsv
18
  # Definimos la dinámica para el observador de Luenberger
  def system_obsv_u(u, C, Y, L):
     def system obvs(t, hat X):
        return np.dot(A, hat_X) + np.dot(B, u(t)) + L @ (C @ hat_X - Y(t)) \#Y(t)
      \hookrightarrow = C X(t)
     return system_obvs
```

A continuación se muestran las soluciones de los sistemas de ecuaciones controlados (para distintos controles) vs el observador de Luenberger anteriormente encontrado.

Para el sistema con control de tipo bang-bang se obtuvo lo siguiente:

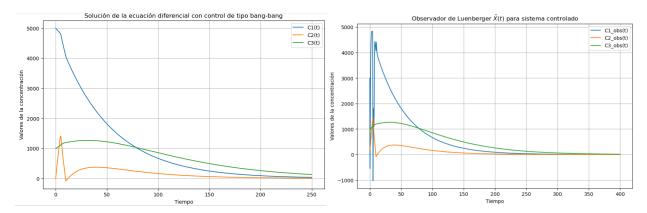


Figura 8: Original vs Observador de Luenberger caso bang-bang

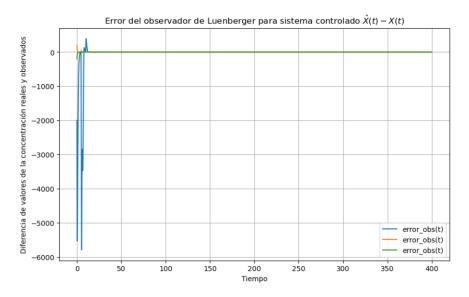


Figura 9: Error del observador de Luenberger caso bang-bang

Para el sistema con control nulo se obtuvo lo siguiente:

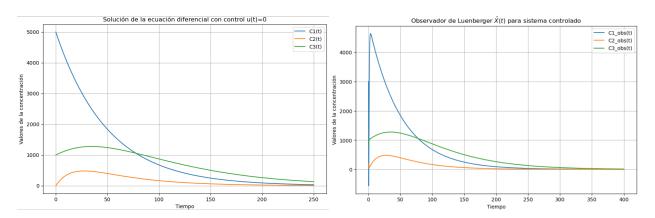


Figura 10: Original vs Observador de Luenberger caso nulo

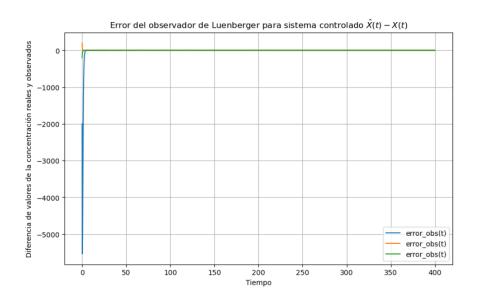


Figura 11: Error del observador de Luenberger caso nulo

Para el sistema con control constante se obtuvo lo siguiente:

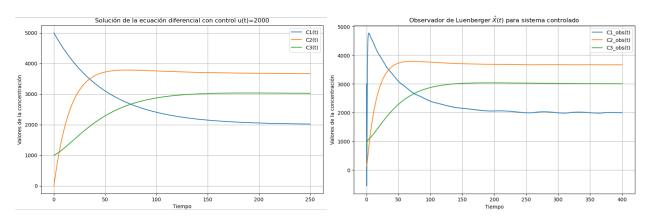


Figura 12: Original vs Observador de Luenberger caso constante

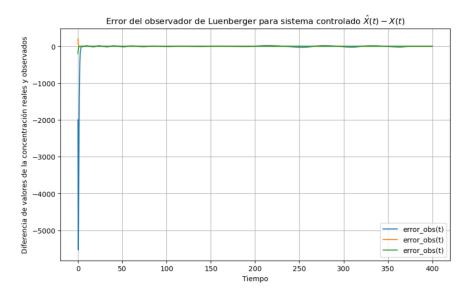


Figura 13: Error del observador de Luenberger caso constante

Solución de la ecuación diferencial con control u(t)=2000 cos(t)

Observador de Luenberger  $\hat{X}(t)$  para sistema controlado

CL obst()

C2 (obst()

C3 (obst()

C3 (obst()

C3 (obst()

C3 (obst()

C3 (obst()

C3 (obst()

C4 (obst()

C4 (obst()

C4 (obst()

C5 (obst()

C4 (obst()

C4 (obst()

C4 (obst()

C4 (obst()

C5 (obst()

C4 (obst()

C4 (obst()

C5 (obst()

C5 (obst()

C6 (obst()

C6 (obst()

C7 (obst()

C9 (obst()

C

#### Para el sistema con control sinusoidal se obtuvo lo siguiente:

Figura 14: Original vs Observador de Luenberger caso sinusoidal

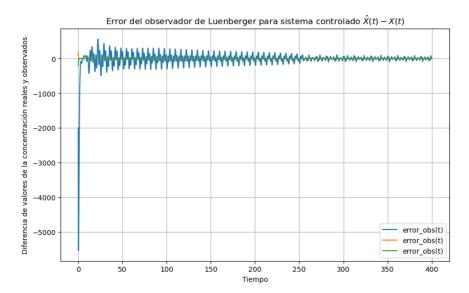


Figura 15: Error del observador de Luenberger caso sinusoidal

Notamos que en todos los casos las soluciones  $\hat{X}$  que se obtienen apartir de la observación y la solución real X se acercan asintóticamente para T>0 suficientemente largo. Probemos con otro tipo de observaciones  $Y(\cdot)$ .

Tomamos

$$Y(t) = \begin{bmatrix} C_2(t) - C_1(t) \\ 4C_2(t) + 2C_3(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1 & 1 & 0 \\ 0 & 4 & 2 \end{bmatrix} X$$

Primero construimos análogamente al anterior, un programa para este observador (disponible en el archivo .ipynb) obteniendo:

```
La matriz L calibrada= [[ 56.42 22.078 ]

[ 53.75285714 21.40214286]

[-110.30761905 -44.42238095]]

Se verifica que los polos de A + L C son: [-4. -1. -1.] . Es Hurwitz!
```

A continuación se muestran las soluciones de los sistemas de ecuaciones controlados (para distintos controles) vs este nuevo observador.

Para el sistema con control de tipo bang-bang se obtuvo lo siguiente:

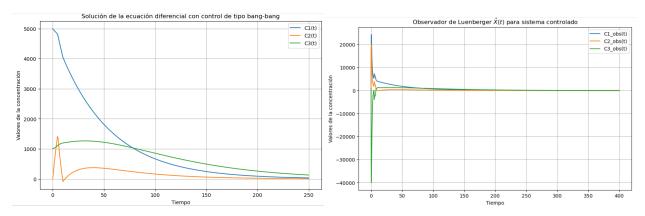


Figura 16: Original vs Nuevo observador de Luenberger caso bang-bang

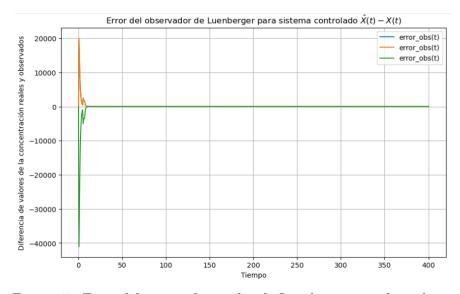
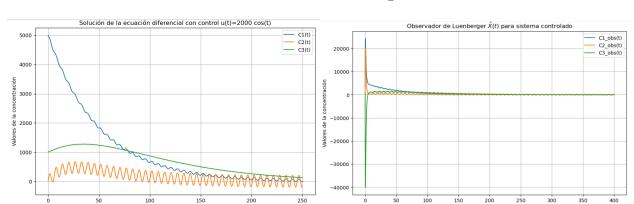


Figura 17: Error del nuevo observador de Luenberger caso bang-bang



Para el sistema con control sinusoidal se obtuvo lo siguiente:

Figura 18: Original vs Nuevo observador de Luenberger caso sinusoidal

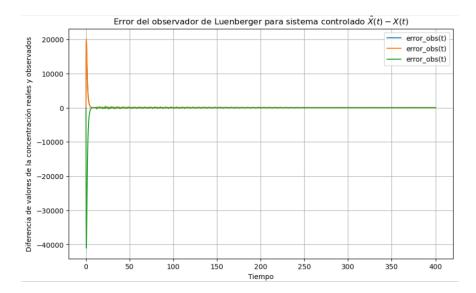


Figura 19: Error del nuevo observador de Luenberger caso sinusoidal

Se verifica que el observador de Luenberger sigue aproximando la solución para las observaciones

$$Y(t) = \begin{bmatrix} C_2(t) - C_1(t) \\ 4C_2(t) + 2C_3(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1 & 1 & 0 \\ 0 & 4 & 2 \end{bmatrix} X$$

Se aprecia además que para el error se toman diferencias más drásticas en los primeros tiempos de simulación y luego converge rápidamente a cero.

## 3.3. Ejercicio 9

Considere los sistemas lineales controlados y observados del ejercicio 5. A partir de lo aprendido en clases, construya un control estabilizador por feedback lineal a partir de la observación  $\vec{Y}$ . Simule lo obtenido y compare con las trayectorias del sistema original para distintas condiciones iniciales. Discuta los resultados numéricos obtenidos en base a la teoría vista en cátedra.

#### Solución:

Considerando los sistemas lineales controlados y observados del problema 5 se construye un control estabilizador por feedback lineal a partir de la observación  $\vec{Y}$ .

Tenemos las observaciones

$$Y(t) = \begin{bmatrix} C_2(t) \\ C_3(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} X$$

Consideramos el control estabilizador del sistema por feedback lineal de la forma

$$u(t) = KY(t) = KCX$$

donde  $K \in \mathbb{R}^{1 \times 2}$ , dicho control entrega la dinámica

$$\dot{X}(t) = AX + BKCx = (A + BKC)X$$

El sistema anterior sabemos se estabiliza a cero si la matriz A+BKC resulta ser Hurwitz, por lo que debemos tomar valores  $k_1$  y  $k_2$  de  $K=[k_1,k_2]$  de tal manera que A+BKC cumpla dicha propiedad, se buscan valores por inspección.

Código 14: Verificación de la inspección

```
# Definir las matrices A y B

A = np.matrix([[-4/200, 0, 0], [1/100, -6/100, 0], [2/300, 0.01, -5/300]])

B = np.matrix([4/200, 10/100, 0]).transpose()

C = np.matrix([[0, 1, 0], [0, 0, 1]])

k_1=-4

k_2=-5

K=np.matrix([k_1,k_2])

print('Valores propios de A +BKC:', Hurwitz(A + B @ (K @ C)))

print('¿'Re(\lambda_{{A+BKC}})) < 0 ?', (Hurwitz(A + B @ (K @ C)) < 0))
```

Lo que nos retorna:

Valores propios de A +BKC: [-0.02578699+0.0068186j -0.02578699-0.0068186j

Por lo que tenemos K que hace Hurwitz la matriz A + BKC tomando K = [-4, -5]. Finalmente modelamos el sistema con dicho control u(t) y vemos si se estabiliza a partir de las observaciones Y para distintas condiciones iniciales.

Código 15: Programa para 3 condiciones iniciales distintas

```
2 # Condición inicial del problema
_3 X0 = np.array([5000, 0, 1000]).T
_4 X1 = np.array([2000, 400, 3000]).T
_{5} X2 = np.array([3000, 4000, 1000]).T
7 # Definimos la dinámica
  def system_obsv_Y_feedback(K,C):
     def system obsv feedback(t,X):
        return np.dot(A + B @ (K @ C), X.T)
     return system_obsv_feedback
sol_obs_feedback_x0 = solve_ivp(system_obsv_Y_feedback(K,C), t_span, X0,
     \hookrightarrow method='RK45', t_eval=np.linspace(0, tf, discr))
sol_obs_feedback_x1 = solve_ivp(system_obsv_Y_feedback(K,C), t_span, X1,
     \hookrightarrow method='RK45', t_eval=np.linspace(0, tf, discr))
sol obs feedback x2 = solve_ivp(system_obsv_Y_feedback(K,C), t_span, X2,
     \hookrightarrow method='RK45', t_eval=np.linspace(0, tf, discr))
grafica_sol_obvs(sol_obs_feedback_x0)
grafica_sol_obvs(sol_obs_feedback_x1)
grafica sol obvs(sol obs feedback x2)
```

Lo que nos retorna los siguientes 3 gráficos:

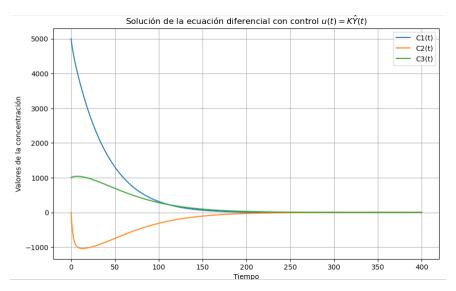


Figura 20: Solución del sistema con condición inicial X0

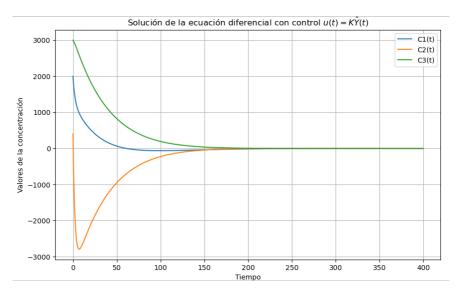


Figura 21: Solución del sistema con condición inicial X1

#### Y finalmente

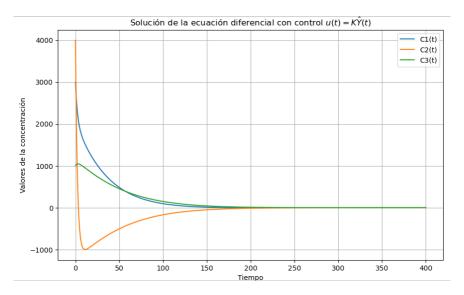


Figura 22: Solución del sistema con condición inicial X2

Verificamos que las soluciones para cada condición inicial se estabilizan en cero a partir del control por retroalimentación de las observaciones u(t) = KY(t).