# Notas: Diseño de Controladores No Lineales

# Profesor

Dr. Jaime Moreno

# Autor

A. León

Posgrado de Ingeniería, UNAM

2025

# Índice general

1.	Gra	do relativo, Forma Normal y Dinámica Cero	7		
	1.1.	Grado Relativo	•		
	1.2.	Forma Normal	10		
	1.3.	Dinámica Cero	12		
2.	Fori	ma de Controlador	17		
	2.1.	Forma de Controlador	1		
	2.2.	Condiciones de existencia de $h(x)$	19		
		2.2.1. El paréntesis de Lie	20		
		2.2.2. Distribuciones	20		
	2.3.	Tres consecuencias del Teorema de Linealización	22		
3.	Alg	unas Herramientas Geométricas	23		
	3.1.	Objetos Importantes	23		
		3.1.1. Funciones (o campos) escalares	23		
		3.1.2. Funciones (o mapas) vectoriales	23		
		3.1.3. Campos Vectoriales	$2^{2}$		
		3.1.4. Campos Covectoriales	$2^{2}$		
	3.2.	Operaciones Diferenciales	25		
		3.2.1. Matriz Jacobiana de un mapeo vectorial	25		
		3.2.2. Diferencial o gradiente de una función escalar	25		
		3.2.3. Derivada de Lie	26		
		3.2.4. Paréntesis de Lie	26		
		3.2.5. Derivada de Lie de un Covector	28		
	3.3.	Propiedades de mapeos vectoriales (Transformaciones)	29		
4.	Esta	abilización	31		
	4.1.	Conceptos Básicos y Linealización	3		
		Linealización por Retroalimentación	3		
<b>5.</b>	Line	ealización Parcial	33		
	5.1.	Linealización Parcial (o entrada/salida) por Retroalimentación	33		
6.	Funciones de Lyapunov de Control 3				
		Función de Lyapunov de Control	3		
		6.1.1. Interpretación Geométrica	36		
	6.2.	Fórmula de Sontag	38		

4 ÍNDICE GENERAL

		6.2.1. Una modificación de la fórmula de Sontag	38
		6.2.2. FLC por Feedback Linearization	40
7.	Bac	stepping	43
		El caso más simple: Backstepping de integrador	43
		7.1.1. Diseño del control virtual	44
		7.1.2. Diseño del control verdadero por Backstepping	44
	7.2.	Un caso más general	48
		Forma de Retroalimentación Estricta	48
		Backstepping en bloques	50
		Una versión (ligeramente) más general	51
		7.5.1. Agregando un integrador	
8.	Con	rol basado en Pasividad	<b>5</b> 3
	8.1.	Idea básica	53
		Pasivización por selección de salida	
		Pasivización por retroalimentación de estados	
		Pictures	58

# Lista de Acrónimos

DC Dinámica Cero. 12, 13, 45

EDP Ecuación Diferencial Parcial. 15, 19, 21

FC Forma de Controlador. 17–19, 21, 22

**FL** Función de Lyapunov. 35–37, 40, 44, 49, 50, 54, 56

FLC Función de Lyapunov de Control. 35, 37–41, 43, 45

FN Forma Normal (de Byrnes-Isidori). 10, 12–15, 18

GAE Global y Asintóticamente Estable. 39

GEE Global y Exponencialmente Estable. 49

**GR** Grado Relativo. 7–11, 19

LIT Lineal e Invariante en el Tiempo. 40

PCP Propiedad de Control Pequeño. 36, 38, 40

**PE** Punto de Equilibrio. 39, 45, 49, 53

RNA Radialmente no Acotada. 36, 38

SI Single Input. 21, 35

SISO Single Input Single Output. 7, 8, 10–12, 18

6 Lista de Acrónimos

# Grado relativo, Forma Normal y Dinámica Cero

### 1.1. Grado Relativo

El Grado Relativo (GR) de un sistema tiene que ver con el hecho de que si nosotros derivamos la salida iterativamente, eventualmente en alguna de esas derivadas vamos a encontrar la acción de la entrada. La derivada más pequeña para la cual eso ocurre es el GR.

De manera más formal, considere el siguiente sistema no lineal Single Input Single Output (SISO) afín en la entrada:

$$\dot{x} = f(x) + g(x)u 
y = h(x),$$
(1.1)

donde

- f, g y h son funciones suaves en un dominio  $D \subseteq \mathbb{R}^n$ .
- $f: D \to \mathbb{R}^n$  y  $g: D \to \mathbb{R}^n$  son campos vectoriales en D.

Tomamos la derivada de la salida, haciendo uso de la regla de la cadena:

$$\dot{y} = \frac{\partial h(x)}{\partial x} \dot{x}$$

$$= \frac{\partial h(x)}{\partial x} f(x) + \frac{\partial h(x)}{\partial x} g(x) u$$

$$\stackrel{\triangle}{=} L_f h(x) + L_g h(x) u,$$

donde

$$L_f h(x) = \frac{\partial h(x)}{\partial x} f(x)$$

es la Derivada de Lie de h con respecto a f o a lo largo de f.

Entonces, para el sistema 1.1, si tomamos la primera derivada de la salida:

$$\dot{y} = L_f h(x) + L_g h(x) u \,,$$

 $\sin$ 

$$L_g h(x) = 0 \quad \Rightarrow \quad \dot{y} = L_f h(x)$$
,

y notamos que la primera derivada de la salida no depende de la entrada u. Tomando una derivada más:

$$y^{(2)} = \ddot{y} = L_f^2 h(x) + L_g L_f h(x) u,$$

 $\sin$ 

$$L_a L_f h(x) = 0 \quad \Rightarrow \quad y^{(2)} = L_f^2 h(x)$$

nuevamente la segunda derivada de la salida no depende de la entrada u. Derivamos una vez más:

$$y^{(3)} = \ddot{y} = L_f^3 h(x) + L_q L_f^2 h(x) u$$
,

 $\sin$ 

$$L_g L_f^2 h(x) = 0 \quad \Rightarrow \quad y^{(3)} = L_f^3 h(x) .$$

Generalizando, si

$$L_g L_f^{i-1} h(x) = 0, \quad i = 1, 2, \dots, \rho - 1;$$
  
 $L_g L_f^{\rho - 1} h(x) \neq 0,$ 

entonces

$$y^{(i)} = L_f^i h(x), \quad i = 1, 2, \dots, \rho - 1;$$
  
 $y^{(\rho)} = L_f^{\rho} h(x) + L_g L_f^{\rho - 1} h(x) u.$ 

### Definición 1.1.1: Grado Relativo

El sistema SISO afín en la entrada 1.1 tiene GR  $\rho$ , con  $1 \le \rho \le n$ , en  $D_0 \subset D \subseteq \mathbb{R}^n$  si  $\forall x \in D_0$  se cumple que

$$L_g L_f^{i-1} h(x) = 0, \quad i = 1, 2, \dots, \rho - 1;$$
  
 $L_g L_f^{\rho-1} h(x) \neq 0.$  (1.2)

## Ejemplo 1.1.2

$$\dot{x}_1 = x_2$$
  
 $\dot{x}_2 = -x_1 + \epsilon(1 - x_1^2)x_2 + u, \quad \epsilon > 0$   
 $y = x_1$ 

$$\dot{y} = \dot{x}_1 = x_2$$

$$\ddot{y} = \dot{x}_2 = -x_1 + \epsilon (1 - x_1^2) x_2 + u$$

El GR = 2 sobre  $D = \mathbb{R}^2$ .

### Ejemplo 1.1.3

$$\dot{x}_1 = x_2$$
  
 $\dot{x}_2 = -x_1 + \epsilon (1 - x_1^2)x_2 + u, \quad \epsilon > 0$   
 $y = x_2$ 

$$\dot{y} = \dot{x}_2 = -x_1 + \epsilon (1 - x_1^2)x_2 + u$$

El GR = 1 sobre  $D = \mathbb{R}^2$ .

# Ejemplo 1.1.4

$$\dot{x}_1 = x_2$$
  
 $\dot{x}_2 = -x_1 + \epsilon (1 - x_1^2)x_2 + u, \quad \epsilon > 0$   
 $y = x_1 + x_2^2$ 

$$\dot{y} = \dot{x}_1 + 2x_2\dot{x}_2$$
  
=  $x_2 - 2x_1x_2 + 2\epsilon(1 - x_1^2)x_2^2 + 2x_2u$ 

El GR = 1 sobre  $D_0 = \{x \in \mathbb{R}^2 | x_2 \neq 0\}.$ 

# Ejemplo 1.1.5

Motor de corriente directa controlado por campo

$$\dot{x}_1 = -ax_1 + u$$

$$\dot{x}_2 = -bx_2 + k - cx_1x_3$$

$$\dot{x}_3 = \theta x_1x_2$$

$$y = x_3$$

 $con a, b, c, k, \theta > 0.$ 

$$\dot{y} = \dot{x}_3 = \theta x_1 x_2$$

$$\ddot{y} = \theta \dot{x}_1 x_2 + \theta x_1 \dot{x}_2 = [-a\theta x_1 x_2 + \theta x_1 (-bx_2 + k - cx_1 x_3)] + \theta x_2 u$$

El GR = 2 sobre  $D_0 = \{x \in \mathbb{R}^2 | x_2 \neq 0\}.$ 

### 1.2. Forma Normal

Si un sistema tiene GR bien definido, siempre se puede llevar a una forma especial, esta es la Forma Normal (de Byrnes-Isidori) (FN)

Para el sistema SISO

$$\dot{x} = f(x) + g(x)u 
y = h(x),$$
(1.3)

con GR  $\rho$ ,  $1 \le \rho \le n$ , en  $D_0 \subset D \subseteq \mathbb{R}^n$  bien definido, esto es,

$$L_g L_f^{i-1} h(x) = 0, \quad i = 1, 2, \dots, \rho - 1; \quad \forall x \in D_0$$
  
 $L_g L_f^{\rho - 1} h(x) \neq 0; \quad \forall x \in D_0,$  (1.4)

se puede encontrar un difeomorfismo (función invertible, suave y con inversa suave) construido de la siguiente manera:

$$z = T(x) = \begin{bmatrix} \phi_1(x) \\ \vdots \\ \phi_{n-\rho}(x) \\ --- \\ h(x) \\ \vdots \\ L_f^{\rho-1}h(x) \end{bmatrix} \stackrel{\Delta}{=} \begin{bmatrix} \phi(x) \\ --- \\ \psi(x) \end{bmatrix} \stackrel{\Delta}{=} \begin{bmatrix} \eta \\ -\frac{\eta}{\xi} \end{bmatrix} . \tag{1.5}$$

Observamos que z es un vector compuesto por n funciones escalares. De estas, las últimas  $\rho$  están determinadas de manera única por la salida y y sus derivadas de Lie a lo largo de f hasta el orden  $\rho-1$ . En cambio, las  $n-\rho$  funciones restantes, denotadas como  $\phi_1(x),\ldots,\phi_{n-\rho}(x)$ , se eligen de manera que T(x) sea un difeomorfismo en un dominio  $\bar{D}_0 \subset D_0 \subset D$ .

Para garantizar que T(x) sea un difeomorfismo, las funciones  $\phi$  deben ser linealmente independientes, es decir, sus gradientes deben ser linealmente independientes. Esto se debe a que una función es localmente invertible si su jacobiano es una matriz regular, lo que sigue del  $teorema\ de\ la\ función\ inversa$ .

Finalmente, notamos que el vector z lo descomponemos en una componente  $\eta$  y otra  $\xi$ . Entonces, la dinámica del sistema en las nuevas coordenadas es:

$$\dot{\eta} = \frac{\partial \phi(x)}{\partial x} [f(x) + g(x)u] = f_0(\eta, \xi) + g_0(\eta, \xi)u$$

$$\dot{\xi}_i = \frac{\partial L_f^{i-1} h(x)}{\partial x} [f(x) + g(x)u]$$

$$= L_f^i h(x) + L_g L_f^{i-1} h(x)u = \xi_{i+1}, \quad 1 \le i \le \rho - 1$$

$$\dot{\xi}_\rho = L_f^\rho h(x) + L_g L_f^{\rho-1} h(x)u$$

$$y = \xi_1.$$
(1.6)

Elíjase  $\phi(x)$  tal que T(x) sea un difeomorfismo y

$$\frac{\partial \phi_i(x)}{\partial x}g(x) = 0, \quad 1 \le i \le n - \rho; \quad \forall x \in \bar{D}_0,$$
(1.7)

es decir, buscamos que el gradiente de  $\phi(x)$  sea ortogonal a g(x), esto se puede lograr seleccionando adecuadamente las funciones  $\phi_i(x)$ .

¿Cuántos vectores linealmente independientes podemos elegir ortogonales a g(x)?

Se pueden elegir n-1, pues g(x) es un vector de dimensión n, y su espacio ortogonal es un plano de dimensión n-1.

¿Y aquí cuántos tenemos que elegir?

Debemos elegir  $n - \rho$ .

#### Observación

Esto siempre es posible, al menos localmente. Es decir, es posible elegir las  $\phi_i$  funciones linealmente independientes, y adicionalmente, escogerlas ortogonales a g(x), al menos en un dominio  $\bar{D}_0$ .

#### Teorema 1.2.1

Suponga que el sistema SISO

$$\dot{x} = f(x) + g(x)u$$
$$y = h(x),$$

tiene GR  $\rho$ ,  $1 \le \rho \le n$ , en  $D_0 \subset D \subseteq \mathbb{R}^n$ .

- Si  $\rho = n$ , entonces,  $\forall \bar{x} \in D_0$ , existe una vecindad  $\mathcal{N}_{\bar{x}}$  de  $\bar{x}$  tal que el mapa  $\psi(x)$ , restringido a  $\mathcal{N}_{\bar{x}}$ , es un **difeomorfismo** en  $\mathcal{N}_{\bar{x}}$ .
- Si  $\rho < n$ , entonces,  $\forall \bar{x} \in D_0$ , existen
  - una **vecindad**  $\mathcal{N}_{\bar{x}}$  de  $\bar{x}$ , y
  - funciones suaves  $\phi_1(x), \ldots, \phi_{n-\rho}(x),$

tales que

$$\frac{\partial \phi_i(x)}{\partial x} g(x) = 0, \quad 1 \le i \le n - \rho; \quad \forall x \in \mathcal{N}_{\bar{x}},$$

y el mapa

$$z = T(x) = \begin{bmatrix} \phi(x) \\ - - - \\ \psi(x) \end{bmatrix} ,$$

restringido a  $\mathcal{N}_{\bar{x}}$ , es un **difeomorfismo** en  $\mathcal{N}_{\bar{x}}$ .

En tal caso, el sistema en las nuevas coordenadas queda en la FN:

Forma Normal: 
$$\begin{cases} \dot{\eta} = f_0(\eta, \xi) \\ \dot{\xi}_i = \xi_{i+1}, \quad 1 \le i \le \rho - 1 \\ \dot{\xi}_{\rho} = L_f^{\rho} h(x) + L_g L_f^{\rho - 1} h(x) u \\ y = \xi_1 \end{cases}$$
(1.8)

o en forma más compacta

Forma Normal: 
$$\begin{cases} \dot{\eta} = f_0(\eta, \xi) \\ \dot{\xi} = A_c \xi + B_c \gamma(x) [u - \alpha(x)] \end{cases}, \qquad (1.9)$$
$$y = C_c \xi$$

donde,

$$A_{c} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix} , \quad B_{c} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} , \quad C_{c} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix} ,$$

$$\gamma(x) = L_g L_f^{\rho - 1} h(x) , \quad \alpha(x) = -\frac{L_f^{\rho} h(x)}{L_g L_f^{\rho - 1} h(x)} .$$

# 1.3. Dinámica Cero

El concepto de Dinámica Cero (DC) es independiente del sistema de coordenadas, pero su estudio se simplifica considerablemente en la FN.

Cuando hablamos de la DC de un sistema, nos referimos a la evolución del sistema cuando la salida se mantiene en cero. Es natural pensar que esto se logra anulando la entrada, pero esto no siempre es cierto ni es la única forma de conseguirlo; de hecho, existen infinitas maneras de forzar la salida a cero. Así, la DC describe todas las posibles trayectorias del sistema, junto con sus respectivas entradas, que garantizan que la salida permanezca nula de manera unívoca.

Considere el sistema SISO en la FN:

$$\begin{cases} \dot{\eta} = f_0(\eta, \xi) \\ \dot{\xi} = A_c \xi + B_c \gamma(x) [u - \alpha(x)] \\ y = C_c \xi \end{cases}.$$

13

Si la salida es **cero** durante un intervalo de tiempo  $t \in (0,T)$ , entonces durante este intervalo

$$y(t) \equiv 0 \quad \Rightarrow \quad y^{(i)}(t) = 0, \quad i = 1, 2, \dots \Rightarrow \quad \xi(t) \equiv 0$$
  
$$\Rightarrow \quad u(t) \equiv \alpha(x(t)) \quad \Rightarrow \quad \dot{\eta} = f_0(\eta, 0).$$

Note que en la FN, las derivadas de la salida son variables de estado (las variables  $\xi$ ), por lo que la solo nos queda determinar la dinámica de  $\dot{\eta}$ .

### Definición 1.3.1: Dinámica Cero

La ecuación

$$\dot{\eta} = f_0(\eta, 0) \tag{1.10}$$

se denomina la **Dinámica Cero** del sistema.

Adicionalmente, se dice que el sistema es de **Fase Mínima** si la dinámica cero tiene un punto de equilibrio asintóticamente estable en el dominio de interés (en el origen si T(0) = 0).

#### Observación

La DC corresponde a todas las parejas de condiciones iniciales y entradas al sistema que hacen que la salida sea cero. En la FN esto es especialmente simple:

Si 
$$(\eta_0, \xi_0) = (\eta_0, 0)$$
 y  $u(t) \equiv \alpha(x(t))$ , donde  

$$x(t) = T^{-1} \begin{pmatrix} \begin{bmatrix} \eta_0 \\ 0 \end{bmatrix} \end{pmatrix} y$$

$$\dot{\eta}(t) = f_0(\eta(t), 0), \ \eta(0) = \eta_0$$
Entonces  $\Rightarrow y(t) \equiv 0$ .

#### Observación

En las coordenadas originales la DC puede caracterizarse de la siguiente manera:

$$Z^* = \left\{ x \in \bar{D}_0 \mid h(x) = L_f h(x) = \dots = L_f^{\rho - 1} h(x) = 0 \right\},$$

Entonces

$$y(t) \equiv 0 \quad \Rightarrow \quad x(t) \in Z^*$$
  
 $\Rightarrow \quad u(t) = u^*(x) \stackrel{\Delta}{=} \alpha(x) |_{x \in Z^*}$ 

La dinámica restringida del sistema se describe como

$$\dot{x} = f^*(x) \stackrel{\Delta}{=} [f(x) + g(x)\alpha(x)]_{x \in \mathbb{Z}^*}$$
.

### Ejemplo 1.3.2

$$\dot{x}_1 = x_2$$
  
 $\dot{x}_2 = -x_1 + \epsilon(1 - x_1^2)x_2 + u, \quad \epsilon > 0$   
 $y = x_2$ 

$$\dot{y} = \dot{x}_2 = -x_1 + \epsilon (1 - x_1^2) x_2 + u \implies \rho = 1$$
  
 $y(t) \equiv 0 \implies x_2(t) \equiv 0 \implies \dot{x}_1(t) = 0 \implies u(t) = 0$ .

El sistema es de Fase No Mínima.

## Ejemplo 1.3.3

$$\dot{x}_1 = -x_1 + \frac{2 + x_3^2}{1 + x_3^2} u$$

$$\dot{x}_2 = x_3$$

$$\dot{x}_3 = x_1 x_3 + u$$

$$y = x_2$$

$$\begin{aligned} \dot{y} &= \dot{x}_2 = x_3 \\ \ddot{y} &= \dot{x}_3 = x_1 x_3 + u \implies \rho = 2 \end{aligned}$$

$$\gamma(x) = L_g L_f h(x) = 1 , \quad \alpha(x) = -\frac{L_f^{\rho} h(x)}{L_g L_f^{\rho - 1} h(x)} = -x_1 x_3$$
 
$$Z^* = \{x_2 = x_3 = 0\}$$
 
$$u = u^*(x) = 0$$
 
$$\dot{x}_1 = -x_1 .$$

El sistema es de Fase Mínima.

¿Cuál es la transformación para llevar al sistema a la FN?

Hay que hallar  $\phi(x)$  tal que

$$\phi(0) = 0, \ \frac{\partial \phi(x)}{\partial x} g(x) = 0$$

$$= \left[ \frac{\partial \phi(x)}{\partial x_1}, \frac{\partial \phi(x)}{\partial x_2}, \frac{\partial \phi(x)}{\partial x_3} \right] \begin{bmatrix} \frac{2 + x_3^2}{1 + x_3^2} \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} = 0$$

у

$$T(x) = \begin{bmatrix} \phi(x) \\ h(x) \\ L_f h(x) \end{bmatrix}$$

sea un difeomorfismo.

$$\frac{\partial \phi(x)}{\partial x}g(x) = \frac{\partial \phi(x)}{\partial x_1} \frac{2 + x_3^2}{1 + x_3^2} + \frac{\partial \phi(x)}{\partial x_3} = 0$$

La función

$$\phi(x) = -x_1 + x_3 + \tan^{-1}(x_3)$$

satisface la Ecuación Diferencial Parcial (EDP) y  $\phi(0) = 0$ .

$$T(x) = \begin{bmatrix} \eta \\ \xi_1 \\ \xi_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -x_1 + x_3 + \tan^{-1}(x_3) \\ x_2 \\ x_1 x_3 \end{bmatrix}$$

es un difeomorfismo global. La FN es entonces

$$\begin{cases} \dot{\eta} = (-\eta + \xi_2 + \tan^{-1}(\xi_2)) \left( 1 + \frac{2 + \xi_2^2}{1 + \xi_2^2} \xi_2^2 \right) \\ \dot{\xi}_1 = \xi_2 \\ \dot{\xi}_2 = (-\eta + \xi_2 + \tan^{-1}(\xi_2)) \xi_2 + u \\ y = \xi_1 \end{cases}$$

# Forma de Controlador

# 2.1. Forma de Controlador

### Definición 2.1.1: Forma de Controlador

Se dice que un sistema no lineal (con múltiples entradas) está en la Forma de Controlador (FC) si se puede escribir como

$$\dot{x} = Ax + B\gamma(x)[u - \alpha(x)], \qquad (2.1)$$

donde

- (A, B) es controlable,  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$ ,  $B \in \mathbb{R}^{n \times p}$ .
- $\gamma(x)$ , con  $\gamma: D \subset \mathbb{R}^n \to \mathbb{R}^{p \times p}$ , es una matriz no singular para cada  $x \in D$ .

#### Observación

Note que todas las no linealidades están en el mismo canal que la entrada. La dinámica no lineal del sistema se puede manipular libremente.

# Propiedad 2.1.2

Un sistema que está en la FC se puede linealizar exactamente mediante retroalimentación de los estados:

Si se elige

$$u = \alpha(x) + \gamma^{-1}(x)v,$$

donde

- $\gamma^{-1}(x)$  es la inversa de  $\gamma(x)$ , y
- v es la entrada de control,

entonces la dinámica del sistema en lazo cerrado es

$$\dot{x} = Ax + Bv$$
,

que es lineal en los estados y en la entrada v.

### Definición 2.1.3: Linealizable por Retroalimentación

Se dice que un sistema no lineal

$$\dot{x} = f(x) + G(x)u,$$

donde  $f: D \to \mathbb{R}^n$  y  $G: D \to \mathbb{R}^{n \times p}$  son suficientemente suaves en un dominio  $D \subseteq \mathbb{R}^n$ , es **Linealizable por Retroalimentación** (o Linealizable Entrada-Estados) si existe un difeomorfismo  $T: D \to \mathbb{R}^n$  tal que

- $D_z = T(D)$  contiene el origen, y
- el cambio de variable z = T(x) lleva al sistema a la FC.

### Proposición 2.1.4

El sistema de dimensión n y con una entrada (p = 1)

$$\dot{x} = f(x) + g(x)u$$

puede ser transformado a la FC mediante una transformación de estados z = T(x) si y solo si existe una función (de salida) h(x) tal que el sistema SISO

$$\dot{x} = f(x) + g(x)u$$
$$y = h(x)$$

tenga grado relativo completo, i.e.,  $\rho = n$ .

### Prueba de la Proposición.

 $\Leftarrow$ : Si el sistema tiene grado relativo  $\rho = n$ , entonces se puede llevar a la FN, que en este caso se reduce a la FC, pues no hay porción  $\eta$ 

$$\dot{\xi} = A_c \xi + B_c \gamma(x) [u - \alpha(\xi)]$$
$$y = C_c \xi$$

 $\Rightarrow$ : Si el sistema se puede transformar a la FC mediante una transformación z=S(x), entonces

$$\dot{z} = Az + B\bar{\gamma}(z)[u - \bar{\alpha}(z)].$$

Como (A,B) es controlable, entonces existe una matriz regular  $M\in\mathbb{R}^{n\times n}$  tal que

$$MAM^{-1} = A_c + B_c \lambda^T,$$
  
$$MB = B_c,$$

donde

$$A_c = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix} , \quad B_c = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} .$$

Por lo tanto, la transformación

$$\xi = Mz = MS(x) \stackrel{\Delta}{=} T(x)$$

transforma al sistema a la forma

$$\dot{\xi} = A_c \xi + B_c \gamma(x) [u - \alpha(x)],$$

donde

$$\gamma(x) = \bar{\gamma}(x), \quad \alpha(x) = \bar{\alpha}(x) - \lambda^T M \frac{S(x)}{\gamma(x)}.$$

Eligiendo

$$y = C_c \xi = \xi_1 = T_1(x) = h(x)$$

el sistema tiene GR  $\rho = n$ .

# **2.2.** Condiciones de existencia de h(x)

Ahora nos concentraremos en el problema de hallar una salida con GR  $\rho = n$ .

Trataremos de encontrar una caracterización a partir de la cual, con solo mirar la f(x) y g(x), y haciendo ciertas operaciones, decidir si existe un difeomorfismo que lleve a la FC.

¿Cómo decidir si existe una función suave h(x) tal que

$$L_g L_f^{i-1} h(x) = 0, \quad i = 1, 2, \dots, n-1; \quad \forall x \in D_0$$
  
 $L_g L_f^{n-1} h(x) \neq 0$  (2.2)

У

$$T(x) = \begin{bmatrix} h(x) \\ L_f h(x) \\ \vdots \\ L_f^{n-1} h(x) \end{bmatrix}$$

sea un difeomorfismo?

Note que esto termina siendo un problema de resolver una EDP, que en general es muy complicado. Podemos conformarnos inicialmente en saber si **existe** una función h(x) que cumpla con las condiciones.

Para este fin, es necesario introducir herramientas adicionales.

### 2.2.1. El paréntesis de Lie

### Definición 2.2.1: Paréntesis de Lie

El **paréntesis de Lie** de dos campos vectoriales f y g es un tercer campo vectorial definido como

$$[f,g] = \frac{\partial g(x)}{\partial x} f(x) - \frac{\partial f(x)}{\partial x} g(x). \qquad (2.3)$$

Para simplificar la notación, se puede escribir

$$ad_f^0 g(x) = g(x)$$
  
 $ad_f g(x) = [f, g](x)$   
 $ad_f^k g(x) = [f, ad_f^{k-1} g](x)$ . (2.4)

Además, algunas propiedades del paréntesis de Lie son

- [f,g] = -[g,f]
- Para campos vectoriales constantes f, g, [f, g] = 0

### 2.2.2. Distribuciones

Partiendo de la idea de un campo escalar, el cual es una función que asigna un número a cada punto del espacio, podemos decir, de manera informal, que una distribución es un campo en el que a cada punto del espacio se asigna un subespacio. Usualmente, lo hacemos asignando a cada punto un conjunto de vectores que generan el subespacio.

### Definición 2.2.2: Distribución

Para los campos vectoriales  $f_1, f_2, \ldots, f_k$  en  $D \subset \mathbb{R}^n$ , sea

$$\Delta(x) = \operatorname{span}\{f_1(x), f_2(x), \dots, f_k(x)\}\$$

el espacio vectorial generado por los vectores  $f_1(x), f_2(x), \dots, f_k(x)$ . La colección de espacios vectoriales  $\Delta(x)$  para todo  $x \in D$  se llama una **Distribución** y nos referimos a ella como

$$\Delta = \operatorname{span}\{f_1, f_2, \dots, f_k\}.$$

- Si la dim $(\Delta(x)) = k$  para todo  $x \in D$ , se dice que  $\Delta$  es una **Distribución no** singular (o regular) en D, generada por los campos vectoriales  $f_1, f_2, \ldots, f_k$ .
- La distribución es Involutiva si

$$g_1 \in \Delta \ y \ g_2 \in \Delta \quad \Rightarrow \quad [g_1, g_2] \in \Delta$$

21

### Lema 2.2.3

Si  $\Delta$  es una distribución regular en D, generada por  $f_1, f_2, \ldots, f_k$ , entonces es involutiva si y solo si

$$[f_i, f_j] \in \Delta, \quad \forall 1 \le i, j \le k.$$
 (2.5)

### Teorema 2.2.4: Teorema de Linealización

El sistema de dimensión n con una sola entrada Single Input (SI)

$$\dot{x} = f(x) + g(x)u \tag{2.6}$$

es transformable a la FC si y solo si existe un dominio  $D_0$  tal que

- 1.  $\operatorname{rank}[g(x), ad_f g(x), \dots, ad_f^{n-1} g(x)] = n, \quad \forall x \in D_0, y$
- 2. span $\{g(x), ad_f g(x), \dots, ad_f^{n-2} g(x)\}$  es involutiva en  $D_0$ .

### Ejemplo 2.2.5

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} a \sin x_2 \\ -x_1^2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$ad_f g(x) = [f, g] = -\frac{\partial f}{\partial x} g = \begin{bmatrix} -a \cos x_1 \\ 0 \end{bmatrix}$$

Note que el procedimiento para encontrar difeomorfismo de estados que transforme al istema a su FC consiste en los siguientes pasos:

1. A partir de f y g, construir los campos vectoriales

$$\operatorname{ad}_f g(x), \ldots, \operatorname{ad}_f^{n-2} g(x), \operatorname{ad}_f^{n-1} g(x)$$

y verificar las condiciones (i) y (ii) del Teorema de Linealización (2.2.2).

- 2. Si ambas condiciones son satisfechas, halle h(x) resolviendo el sistema de EDP (2.2).
- 3. Defina

$$\alpha(x) = -\frac{L_f^n h(x)}{L_g L_f^{n-1} h(x)} , \quad \gamma(x) = L_g L_f h(x)$$

4. Halle la transformación

$$T(x) = \begin{bmatrix} h(x) \\ L_f h(x) \\ \vdots \\ L_f^{n-1} h(x) \end{bmatrix}$$

### 2.3. Tres consecuencias del Teorema de Linealización

Tres consecuencias importantes del teorema anterior serán presentadas [1][2].

### Corolario 2.3.1

Un sistema no lineal en el plano (n = 2) con una sola entrada

$$\dot{x} = f(x) + g(x)u$$

es Linealizable por Retroalimentación (es localmente transformable a la FC) en una vecindad del origen si y solo si su aproximación lineal (linealización) en el origen

$$\dot{x} = \frac{\partial f(0)}{\partial x}x + g(0)u \stackrel{\Delta}{=} Ax + Bu$$

es controlable.

### Corolario 2.3.2

La controlabilidad de la linealización para sistemas de orden  $n \geq 2$  es una condición necesaria, más no suficiente de Linealizabilidad por Retroalimentación. Si el sistema no lineal con una sola entrada

$$\dot{x} = f(x) + g(x)u$$

es Linealizable localmente por Retroalimentación (es localmente transformable a la FC) en una vecindad del origen, entonces su linealización en el origen

$$\dot{x} = \frac{\partial f(0)}{\partial x}x + g(0)u \stackrel{\triangle}{=} Ax + Bu$$

es controlable, es decir,

$$rank[b, Ab, \dots, A^{n-1}b] = n.$$

#### Corolario 2.3.3

El sistema en Forma Triangular

$$\dot{x}_i = \phi_i(x_1, \dots, x_i) + x_{i+1}u, \quad i = 1, 2, \dots, n-1$$
  
 $\dot{x}_n = \phi_n(x_1, \dots, x_n) + u,$ 

en el cual,  $\phi_1,\ldots,\phi_n$  son funciones suficientemente suaves, tales que  $\phi_i(0)=0,1\leq i\leq n$  es Linealizable por Retroalimentación.

# Algunas Herramientas Geométricas

# 3.1. Objetos Importantes

Sea U un conjunto abierto de  $\mathbb{R}^n$ . Algunos objetos geométricos importantes san los siguientes:

### 3.1.1. Funciones (o campos) escalares

Una función escalar  $h: U \subset \mathbb{R}^n \to \mathbb{R}$  asigna a cada *punto* en U un escalar (número real), y son *suaves*, es decir, tienen derivadas parciales de cualquier orden, o *analíticas*.

### 3.1.2. Funciones (o mapas) vectoriales

Una función vectorial  $F:U\subset\mathbb{R}^n\to\mathbb{R}^m, m>1$ , asigna a cada punto en U un punto en  $\mathbb{R}^m$ 

$$F(x) = \begin{bmatrix} F_1(x) \\ F_2(x) \\ \vdots \\ F_m(x) \end{bmatrix}$$

La utilidad mayor de los mapas vectoriales será como transformación de coordenadas. Sea

$$z = \Phi(x) = \begin{bmatrix} \phi_1(x) \\ \phi_2(x) \\ \vdots \\ \phi_n(x) \end{bmatrix}, \quad \Phi : \mathbb{R}^n \to \mathbb{R}^n$$

con las siguientes propiedades:

1.  $\Phi$  es invertible, es decir, existe una función  $\Phi^{-1}(z)$  tal que

$$\Phi^{-1}(\Phi(x)) = x, \quad \forall x \in \mathbb{R}^n$$

2. Tanto  $\Phi$  como  $\Phi^{-1}$  son mapeos suaves, esto es, que tienen derivadas parciales de cualquier orden.

Un mapeo de este tipo se denomina Difeomorfismo~Global~en  $\mathbb{R}^n$ . Si las propiedades solo se satisfacen en una vecindad de un punto, entonces el mapeo se denomina un Difeomorfismo~Local.

### 3.1.3. Campos Vectoriales

Un campo vectorial  $f: U \subset \mathbb{R}^n \to \mathbb{R}^n$  asigna a cada punto en U un vector en  $\mathbb{R}^n$ . Es útil identificar a los campos vectoriales con vectores columna  $(n \times 1)$ 

$$f(x_1, \dots, x_n) = f(x) = \begin{bmatrix} f_1(x) \\ f_2(x) \\ \vdots \\ f_n(x) \end{bmatrix}$$

donde cada una de las componentes  $f_i(x)$  es una función escalar. El campo vectorial es suave si cada una de las funciones componentes lo es.

### 3.1.4. Campos Covectoriales

Un campo covectorial  $\omega: U \subset \mathbb{R}^n \to \mathbb{R}^n$  asigna a cada *punto* en U un *covector* en  $(\mathbb{R}^n)$ \*, el espacio dual de  $\mathbb{R}^n$ . Estos son objetos *duales* a los campos vectoriales.

Recuerde que el espacio dual  $V^*$  de un espacio vectorial V es el espacio de todas las funciones escalares lineales, definidas en V. Este espacio dual de un espacio vectorial de dimensión n es también un espacio vectorial de dimensión n, y sus elementos se denominan covectores. Como cualquier mapa lineal, estos covectores pueden ser representados por matrices. Como un covector  $\omega^* \in V^*$  asigna a cada covector del espacio de dimensión n un escalar, la matriz que lo representa es un vector. Es útil identificar  $(\mathbb{R}^n)^*$  con el conjunto de los vectores fila  $(1 \times n)$  y describir cualquier subespacio de  $(\mathbb{R}^n)^*$  como la colección de todas las combinaciones lineales de algún conjunto de vectores fila. Por ejemplo, de las filas de alguna matriz con n columnas.

Nótese que si

$$v = \begin{bmatrix} v_1 \\ v_2 \\ \vdots \\ v_n \end{bmatrix}$$

es el vector columna que representa a un elemento de V, y si

$$\omega = \begin{bmatrix} \omega_1 & \omega_2 & \cdots & \omega_n \end{bmatrix}$$

es el vector fila que representa a un elemento de  $V^*$ , entonces el valor de  $\omega$  evaluado en v está dado por el producto

$$\omega^* v = \sum_{i=1}^n \omega_i v_i.$$

Usualmente esto se representa como un producto interior  $\langle \omega^*, v \rangle$  en vez del producto  $\omega^*v$ . Entonces, un campo covectorial se representa usualmente como

$$\omega(x) = \begin{bmatrix} \omega_1(x) & \omega_2(x) & \cdots & \omega_n(x) \end{bmatrix}$$

donde cada  $\omega_i(x)$  es una función escalar suave.

# 3.2. Operaciones Diferenciales

Existen diversas operaciones diferenciales de los objetos definidos anteriormente. Veremos algunos de ellos.

### 3.2.1. Matriz Jacobiana de un mapeo vectorial

La derivada de un mapa vectorial  $F:U\subset\mathbb{R}^n\to\mathbb{R}^m, m>1$  es en cada punto x la matriz Jacobiana

$$\frac{\partial F}{\partial x} = \begin{bmatrix}
\frac{\partial F_1}{\partial x_1} & \frac{\partial F_1}{\partial x_2} & \dots & \frac{\partial F_1}{\partial x_n} \\
\frac{\partial F_2}{\partial x_1} & \frac{\partial F_2}{\partial x_2} & \dots & \frac{\partial F_2}{\partial x_n} \\
\vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\
\frac{\partial F_m}{\partial x_1} & \frac{\partial F_m}{\partial x_2} & \dots & \frac{\partial F_m}{\partial x_n}
\end{bmatrix}$$

El valor de  $\frac{\partial F}{\partial x}$  en un punto  $x=x^0$  se denota a veces como  $\left[\frac{\partial F}{\partial x}\right]_{x=x^0}$ .

 $La\ derivada\ es\ un\ operador\ lineal \implies la\ matriz\ jacobiana\ es\ un\ operador\ lineal.$ 

# 3.2.2. Diferencial o gradiente de una función escalar

Dada una función escalar (suave)  $\lambda:U\subset\mathbb{R}^n\to\mathbb{R}$ , su diferencial (o gradiente)  $d\lambda$  es un campo covectorial

$$d\lambda(x) = \begin{bmatrix} \frac{\partial \lambda}{\partial x_1} & \frac{\partial \lambda}{\partial x_2} & \cdots & \frac{\partial \lambda}{\partial x_n} \end{bmatrix} = \frac{\partial \lambda(x)}{\partial x}$$
 (3.1)

Hay entonces, básicamente, dos formas en las que uno puede generar campos covectoriales

- 1. Asignándole "arbitrariamente" a cada punto un vector fila.
- 2. A partir de un campo escalar, tomo su derivada (gradiente) y eso me genera un campo covectorial.

De esto surge una pregunta muy interesante, digamos que generamos un campo covectorial "arbitrariamente", ¿es posible encontrar un campo escalar que genere ese campo covectorial como su gradiente?

¿Cuándo un campo vectorial (covectorial) se puede generar a partir de un campo escalar? Cuando es conservativo.

#### Diferencial Exacta

Todo campo covectorial que tenga la forma (3.1), es decir, que sea la diferencial de una función escalar, se denomina diferencial exacta.

#### 3.2.3. Derivada de Lie

Involucra una función escalar  $\lambda(x)$  y un campo vectorial f(x), ambos definidos en  $U \subset \mathbb{R}^n$ , y genera una nueva función escalar  $L_f\lambda: U \subset \mathbb{R}^n \to \mathbb{R}$ , llamada derivada de Lie de  $\lambda$  a lo largo de f y cuyo valor es

$$L_f \lambda = \langle d\lambda, f \rangle = \frac{\partial \lambda(x)}{\partial x} f(x) = \sum_{i=1}^n \frac{\partial \lambda(x)}{\partial x_i} f_i(x).$$

### 3.2.4. Paréntesis de Lie

Involucra dos campos vectoriales f(x) y g(x) y se genera un nuevo campo vectorial [f,g](x):  $U \subset \mathbb{R}^n \to \mathbb{R}^n$ , definido como

$$[f,g](x) = \operatorname{ad}_f g(x) = \frac{\partial g(x)}{\partial x} f(x) - \frac{\partial f(x)}{\partial x} g(x),$$

donde

$$\frac{\partial g(x)}{\partial (x)} = \begin{bmatrix}
\frac{\partial g_1(x)}{\partial x_1} & \frac{\partial g_1(x)}{\partial x_2} & \cdots & \frac{\partial g_1(x)}{\partial x_n} \\
\frac{\partial g_2(x)}{\partial x_1} & \frac{\partial g_2(x)}{\partial x_2} & \cdots & \frac{\partial g_2(x)}{\partial x_n} \\
\vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\
\frac{\partial g_n(x)}{\partial x_1} & \frac{\partial g_n(x)}{\partial x_2} & \cdots & \frac{\partial g_n(x)}{\partial x_n}
\end{bmatrix}$$

y  $\frac{\partial f(x)}{\partial x}$  son las matrices Jacobianas de los mapas f y g.

## Proposición 3.2.1

El producto de Lie de los campos vectoriales tiene las siguientes propiedades:

1. Es **bilineal** sobre  $\mathbb{R}$ , es decir, si  $f_1, f_2, g_1, g_2$  son campos vectoriales y  $r_1, r_2$  son números reales, entonces

$$[r_1f_1 + r_2f_2, g] = r_1[f_1, g] + r_2[f_2, g]$$
  

$$[f_1, r_1g_1 + r_2g_2] = r_1[f_1, g_1] + r_2[f_1, g_2].$$

2. Es anticomutativo, es decir,

$$[f,g] = -[g,f]$$

.

3. Satisface la identidad de Jacobi, es decir,

$$[f, [g, h]] + [g, [h, f]] + [h, [f, g]] = 0.$$

### Interpretación del Paréntesis de Lie

El paréntesis de Lie tiene varias interpretaciones que clarifican (y explican) la definición. Daremos una de ellas que tiene que ver con su relación con la solución de las ecuaciones diferenciales (los flujos) correspondientes.

Sean dos campos vectoriales (suaves)  $f, g : \mathcal{X} \to \mathbb{R}^n$ , donde  $\mathcal{X}$ . Cada uno de ellos tiene asociado un flujo, correspondiente a la solución de la ecuación diferencial respectiva:

$$\dot{x} = f(x(t)), \quad x(0) = x_0 \quad \Rightarrow x(t) = \phi_f(t, x_0) = \phi_{f,t}(x_0) = e^{tf}x_0,$$
  
 $\dot{x} = g(x(t)), \quad x(0) = x_0 \quad \Rightarrow x(t) = \phi_g(t, x_0) = \phi_{g,t}(x_0) = e^{tg}x_0.$ 

Nótese que hemos usado tres diferentes (y equivalentes) notaciones del flujo. La última de ellas  $e^{tf}x_0$  es más conveniente cuando se hacen composiciones de los flujos correspondientes a diferentes campos vectoriales. Por ejemplo,

$$e^{t_2 f} e^{t_1 g} x = \phi_f(t_2, \phi_g(t_1, x))$$

corresponde a iniciar en el punto x y moverse inicialmente a lo largo del flujo de g durante  $t_1$  segundos (unidades de tiempo) y luego meverse a lo largo del flujo de f durante  $t_2$  segundos. La notación de la izquierda es más conveniente en este caso. Nótese además que, si el campo vectorial es lineal, es decir,  $\dot{x} = Ax$  y A es una matriz, entonces el flujo correspondiente es  $e^{tA}x_0$ , donde  $e^{tA}$  es la matriz exponencial de A. Sin embargo, en el caso general  $e^{tf}$  no es más que una convención de notación útil.

#### Lema 3.2.2

Supóngase que  $f, g : \mathcal{X} \to \mathbb{R}^n$  son dos campos vectoriales (suaves) y que  $x_0 \in \mathcal{X}$ . Entonces

$$[f,g](x_0) = \lim_{t \to 0} \frac{1}{t^2} \left\{ [\phi_{g,-t} \circ \phi_{f,-t} \circ \phi_{g,t} \circ \phi_{f,t}](x_0) - x_0 \right\}$$

$$= \lim_{t \to 0} \frac{1}{t^2} \left\{ e^{-t(g)} e^{-t(f)} e^{t(g)} e^{t(f)} x_0 - x_0 \right\}.$$
(3.2)

Suponga que partimos del punto  $x_0$  y seguimos la curva integral (solución, flujo) del campo vectorial f durante un tiempo muy corto t, luego, desde ese punto seguimos el flujo de g durante un timpo t, luego seguimos el flujo de f hacia atrás en el tiempo durante un tiempo t y finalmente seguimos el flujo de g hacia atrás en el tiempo durante un tiempo t. ¿Dónde terminamos?

En una aproximación de primer orden en t regresaremos al punto  $x_0$ . Sin embargo, en una aproximación de segundo orden en t, llegaremos al punto

$$x_0 + t^2 [f, g] (x_0).$$

Esto es simplemente lo que afirma el lema anterior.

Note que el mapa  $\phi_{f,-t}$  es el inverso del mapa  $\phi_{f,t}$  ( $e^{-tf}$  es el inverso de  $e^{tf}$ ), y de forma similar para el mapa  $\phi_{g,-t}$  y  $\phi_{g,t}$ . Por lo tanto, si los mapas  $\phi_{f,t}$  y  $\phi_{g,t}$  conmutan (es decir,  $\phi_{g,t} \circ \phi_{f,t} = \phi_{f,t} \circ \phi_{g,t}$ ), o equivalentemente  $e^{tf}e^{tg} = e^{tg}e^{tf}$  para todo tiempo t suficientemente pequeño), entonces el límite en (3.2) es cero.

Por lo tanto, se puede pensar en el paréntesis de Lie como una medida de hasta qué punto los mapas de solución  $\phi_{f,t}$  y  $\phi_{q,t}$  no conmutan.

El siguiente lema muestra la relación entre la conmutatividad de los flujos (mapas de solución) de los campos vectoriales y su paréntesis de Lie.

### Lema 3.2.3

Supóngase que  $f, g: \mathcal{X} \to \mathbb{R}^n$  son dos campos vectoriales (suaves). Entonces

$$[f,g] = 0 \quad \Leftrightarrow \quad \phi_{f,t} \circ \phi_{g,t} = \phi_{g,\tau} = \phi_{g,\tau} \circ \phi_{f,t}$$

$$\Leftrightarrow \quad e^{tf} e^{\tau g} = e^{\tau g} e^{tf} \quad \forall t, \tau \quad \text{suficientemente pequeños.}$$
(3.3)

### 3.2.5. Derivada de Lie de un Covector

Involucra un campo covectorial  $\omega$  y un campo vectorial f, y se genera un nuevo campo covectorial denotado  $L_f\omega:U\subset\mathbb{R}^n\to(\mathbb{R}^n)^*$  y definido como

$$L_f \omega(x) = f^T(x) \left( \frac{\partial \omega^T(x)}{\partial x} \right)^T + \omega(x) \frac{\partial f(x)}{\partial x},$$

y se denomina la derivada de Lie de  $\omega$  a lo largo de f.

Algunas propiedades útiles de estas tres operaciones son las siguientes:

1. Si  $\alpha, \lambda$  son funciones escalares y f es un campo vectorial, entonces

$$L_{\alpha f}\lambda = \alpha(x)(L_f\lambda).$$

2. Si  $\alpha, \beta$  son funciones escalares y f, g son campos vectoriales, entonces

$$[\alpha f, \beta g] = \alpha(x)\beta(x)[f, g](x) + \alpha(x)(L_f\beta(x))g(x) - (L_g\alpha(x))f(x)\beta(x).$$

3. Si  $\lambda$  es una función escalar y f, g son campos vectoriales, entonces

$$L_{[f,g]}\lambda(x) = L_f L_g \lambda(x) - L_g L_f \lambda(x).$$

4. Si  $\alpha, \beta$  son funciones escalares, f es un campo vectorial y  $\omega$  es un campo covectorial, entonces

$$L_{\alpha f} \beta \omega(x) = \alpha(x) \beta(x) L_f \omega(x) + \beta(x) \langle \omega(x), f(x) \rangle d\alpha(x) + (L_f \beta(x)) \alpha(x) \omega(x).$$

5. Si  $\lambda$  es una función escalar y f es un campo vectorial, entonces

$$L_f d\lambda(x) = dL_f \lambda(x).$$

6. Si f, g son campos vectoriales y  $\omega$  es un campo covectorial, entonces

$$L_f\langle\omega,g\rangle(x) = \langle L_f\omega,g(x)\rangle + \langle\omega(x),[f,g](x)\rangle.$$

# 3.3. Propiedades de mapeos vectoriales (Transformaciones)

Los siguientes resultados son importantes para establecer propiedades de mapeos vectoriales. En realidad todos son equivalentes entre sí.

#### Teorema 3.3.1: Teorema de la Función Inversa

Sea  $\mathcal{A}$  un conjunto abierto de  $\mathbb{R}^n$  y sea  $F: \mathcal{A} \to \mathbb{R}^n$  un mapa  $\mathcal{C}^{\infty}$  (infinitamente diferenciable). Si  $\left[\frac{\partial F}{\partial x}\right]_{x^0}$  es no singular en algún  $x^0 \in \mathcal{A}$ , entonces existe una vecindad abierta U de  $x^0$  contenida en  $\mathcal{A}$  tal que V = F(U) es abierto en  $\mathbb{R}^n$  y la restricción de F a U es un difeomorfismo de sobre V.

### Teorema 3.3.2: Teorema del Rango

Sean  $\mathcal{A} \subset \mathbb{R}^n$  y  $\mathcal{B} \subset \mathbb{R}^m$  conjuntos abiertos y sea  $F : \mathcal{A} \to \mathcal{B}$  un mapa  $\mathcal{C}^{\infty}$ . Supóngase que  $\begin{bmatrix} \frac{\partial F}{\partial x} \end{bmatrix}_{x^0}$  tiene rango k para todo  $x \in \mathcal{A}$ . Para cada punto  $x^0 \in \mathcal{A}$ , existe una vecindad  $\mathcal{A}_0$  de  $x^0$  en  $\mathcal{A}$  y una vecindad  $\mathcal{B}_0$  de  $F(x^0)$  en  $\mathcal{B}$ , dos conjuntos abiertos  $U \subset \mathbb{R}^n$  y  $V \subset \mathbb{R}^m$  y dos difeomorfismos  $G : U \to \mathcal{A}_0$  y  $H : V \to \mathcal{B}_0$  tales que  $H \circ F \circ G(U) \subset V$  y tales que para todo  $x = (x_1, x_2, \dots, x_n) \in U$ 

$$H \circ F \circ G(x) = (x_1, x_2, \dots, x_k, 0, 0, \dots, 0).$$
 (3.4)

Es decir, el Teorema del Rango establece que toda función F cuyo jacobiano tenga rango k se puede reescribir en un nuevo sistema de coordenadas tal que F en las nuevas coordenadas se puede escribir como (3.4).

Cambio de coordenadas en el dominio y en el codominio, ese cambio de coordenadas siempre existe.

#### Observación

Denote como  $P_k$  al mapeo  $P_k: \mathbb{R}^n \to \mathbb{R}^m$  definido por

$$P_k(x) = (x_1, x_2, \dots, x_k, 0, 0, \dots, 0).$$

Entonces, ya que G y H son invertibles, la expresión anterior se puede reescribir como

$$F = H^{-1} \circ P_k \circ G^{-1}.$$

que es válida en todos los puntos de  $A_0$ .

### Teorema 3.3.3: Teorema de la Función Implícita

Sean  $\mathcal{A} \subset \mathbb{R}^m$  y  $\mathcal{B} \subset \mathbb{R}^n$  conjuntos abiertos,  $F : \mathcal{A} \times \mathcal{B} \to \mathbb{R}^n$  un mapa  $\mathcal{C}^{\infty}$ . Sea

$$(x,y) = (x_1, x_2, \dots, x_m, y_1, y_2, \dots, y_n)$$

un punto de  $\mathcal{A} \times \mathcal{B}$ . Supóngase que para algún  $(x^0, y^0) \in \mathcal{A} \times \mathcal{B}$ 

$$F(x^0, y^0) = 0$$

y la matriz

$$\frac{\partial F}{\partial u}$$

es no singular en  $(x^0, y^0)$ . Entonces existen vecindades abiertas  $\mathcal{A}_0$  de  $x^0$  en  $\mathcal{A}$  y  $\mathcal{B}_0$  de  $y^0$  en  $\mathcal{B}$  y un único mapeo  $G: \mathcal{A}_0 \to \mathcal{B}_0$ ,  $\mathcal{C}^{\infty}$ , tales que

$$F(x, G(x)) = 0, \quad \forall x \in \mathcal{A}_0.$$

Como una aplicación del teorema de la función implícita, considere el siguiente corolario

#### Corolario 3.3.4

Sea  $\mathcal{A}$  un conjunto abierto en  $\mathbb{R}^n$ , sean M una matriz de  $k \times n$  cuyos elementos son funciones escalares (reales)  $\mathcal{C}^{\infty}$  definidas en  $\mathcal{A}$  y sea b un vector columna de  $k \times 1$  cuyos elementos son funciones escalares (reales)  $\mathcal{C}^{\infty}$  definidas en  $\mathcal{A}$ . Supóngase que para algún  $x^0 \in \mathcal{A}$ 

$$rank M(x^0) = k$$

Entonces en existe una vecindad abierta U de  $x^0$  en  $\mathcal{A}$  y un mapeo suave  $G:U\to\mathbb{R}^n$  tales que

$$M(x)G(x) = b(x)$$

para todo  $x \in U$ . En otras palabras, la ecuación M(x)G(x) = b(x) tiene al menos una solución que es una función suave en x en una vecindad de  $x^0$ . Si k = n, entonces la solución es única.

# Estabilización

# 4.1. Conceptos Básicos y Linealización

Me falta completar este capítulo.

# 4.2. Linealización por Retroalimentación

# Linealización Parcial

# 5.1. Linealización Parcial (o entrada/salida) por Retroalimentación

Me falta completar este capítulo.

# Funciones de Lyapunov de Control

# 6.1. Función de Lyapunov de Control

Este es quizá el método más general que se conoce para diseñar controladores para sistemas no lineales. En principio, si existe una forma de estabilizar un sistema no lineal, se puede siempre usar este método. La idea en este capítulo es tratar de utilizar funciones de Lyapunov para hacer el diseño de un controlador.

#### Motivación:

- Para  $\dot{x} = f(x)$ : Estabilidad asintótica  $\Leftrightarrow$  Existe una Función de Lyapunov (FL).
- Para  $\dot{x} = f(x, u)$ : Estabilizabilidad asintótica  $\Leftrightarrow$  Existe una Función de Lyapunov de Control (FLC).

Es importante entonces distinguir estos dos conceptos, que a priori parecerían lo mismo, pero cuando se tiene entrada no tiene mucho sentido hablar de FL, sino de FLC. Por otro lado, el concepto de FLC no se aplica a sistemas que no tienen entrada de control.

Primero, consideremos el sistema SI, sin pérdida de generalidad para el caso de múltiples:

$$\dot{x} = f(x) + g(x)u 
f(0) = 0, \quad x \in \mathbb{R}^n, \quad u \in \mathbb{R},$$
(6.1)

y suponga que existe una ley de control por retroalimentación de los estados:

$$u = \psi(x),$$

continua, tal que el origen del sistema en lazo cerrado

$$\dot{x} = f(x) + g(x)\psi(x) \tag{6.2}$$

es asintóticamente estable. Note que esta estabilización se puede llevar a cabo a través de múltiples controladores, y para cada uno de ellos se puede encontrar una FL del lazo cerrado (que se considera como un sistema sin entrada).

Por el teorema converso de Lyapunov, sabemos que existe una función de Lyapunov V(x) tal que

$$\frac{\partial V(x)}{\partial x}[f(x) + g(x)\psi(x)] < 0, \quad \forall x \in D, x \neq 0$$
(6.3)

Si  $u = \psi(x)$  estabiliza globalmente al origen, entonces  $D = \mathbb{R}^n$  y V(x) es Radialmente no Acotada (RNA).

De la desigualdad (6.3) se concluye que

$$\frac{\partial V(x)}{\partial x}g(x) = 0$$
, para algún  $x \in D, x \neq 0 \Rightarrow \frac{\partial V(x)}{\partial x}f(x) < 0$  (6.4)

En la expresión anterior, vea que nos interesa el signo de  $\frac{\partial V(x)}{\partial x}f(x)$  en la variedad donde  $\frac{\partial V(x)}{\partial x}g(x)=0$ .

Además, ya que  $\psi(x)$  es continua, y  $\psi(0) = 0, \forall \epsilon > 0, \exists \delta > 0$  tal que si  $x \neq 0$  y  $||x|| < \delta$ , existe u con  $||u|| < \epsilon$  tal que

$$\frac{\partial V(x)}{\partial x}[f(x) + g(x)u] < 0$$

Esta última es una condición adicional, y permite que el control sea continuo en el origen, y esta se conoce como la Propiedad de Control Pequeño (PCP).

## 6.1.1. Interpretación Geométrica

Por el **teorema converso de Lyapunov**, si logramos estabilizar el sistema mediante un control  $u = \psi(x)$ , entonces existe una función de Lyapunov V(x) que satisface:

$$\dot{V} = \underbrace{\frac{\partial V}{\partial x} f(x)}_{\mathcal{V}(x)} + \underbrace{\frac{\partial V}{\partial x} g(x)}_{W(x)} \psi(x) < 0, \quad \forall x \in D, x \neq 0.$$
(6.5)

Analicemos el conjunto donde W(x) = 0. Este define una variedad de dimensión n-1 en  $\mathbb{R}^n$ . Si tomamos un punto  $x^*$  en este conjunto, es decir,  $W(x^*) = 0$ , y V(x) es una FL con el control  $\psi(x)$ , entonces, ¿cómo debe ser  $\dot{V}(x^*)$ ? **Debe ser negativo**.

De la ecuación (6.5), se concluye que el término  $\mathcal{V}(x^*)$  debe ser negativo. Es decir, en los puntos donde W(x) = 0, se cumple que  $\mathcal{V}(x) < 0$ . Además, el gradiente  $\frac{\partial V}{\partial x}$  es normal a una curva de nivel de V(x) y apunta hacia afuera de la misma.

Ahora, consideremos nuevamente el punto  $x^*$  donde  $W(x^*) = 0$ . En ese punto,  $V(x^*)$  tiene un valor asociado y existe una superficie de nivel que pasa por él. Por ejemplo, si V(x) es cuadrática, dicha superficie será una elipsoide.

En  $x^*$ , el gradiente  $\frac{\partial V}{\partial x}$  apunta hacia afuera de la superficie de nivel. Si  $\mathcal{V}(x^*)$  es negativo, significa que  $f(x^*)$  apunta hacia adentro de la superficie de nivel, como se muestra en la

Figura 6.1. En otras palabras, no importa cuál sea el control, en estos puntos el campo vectorial f(x) impulsa a las trayectorias hacia dentro de la superficie de nivel, es decir, tiende a hacer que V decrezca.

#### Observación

Note que no es necesario conocer el valor de  $\psi(x)$ , es decir, esta propiedad solo depende de V(x) y de los campos vectoriales f(x) y g(x). Es decir, se puede checar esta condición sin necesidad de conocer el control.

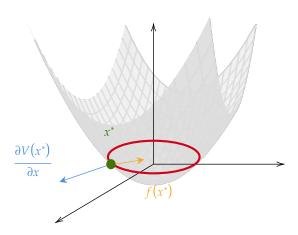


Figura 6.1: Interpretación geométrica de la función de Lyapunov de control.

Recuerde que aunque la interpretación geométrica es simple, no es fácil encontrar una FLC.

Un hecho sorprendente que se concluye de 6.4 es que esto es una **condición necesaria y** suficiente para que V(x) pueda ser una FLC para el sistema original, es decir, para que pueda existir una ley de control  $\psi(x)$  que estabilice al origen. Si esta condición no se cumple, no puede existir tal ley de control, y esta condición se puede verificar sin necesidad de conocer a  $\psi(x)$ . De hecho, la existencia de una FLC es una caracterización de la estabilizabilidad para sistemas no lineales.

#### Observación

Entonces, cualquier FL para el sistema en lazo cerrado con alguna ley de control que estabilice al origen es una FLC para el sistema original.

La caracterización es entonces extremadamente simple, pues uno no necesita conocer la ley de control para saber que **existe** una ley de control que estabiliza.

### Definición 6.1.1: Función de Lyapunov de Control

Una función V(x), continuamente diferenciable y positiva definida, es una FLC para el sistema

$$\dot{x} = f(x) + g(x)u$$

si

$$\frac{\partial V(x)}{\partial x}g(x) = 0$$
, para algún  $x \in D, x \neq 0 \Rightarrow \frac{\partial V(x)}{\partial x}f(x) < 0$  (6.6)

• Satisface la PCP.

Además, es una FLC global si es RNA y (6.6) se satisface para  $D = \mathbb{R}^n$ .

### Teorema 6.1.2: Teorema de Arstein

Sea el sistema

$$\dot{x} = f(x) + g(x)u,$$

con f(0) = 0. Entonces, el origen x = 0 es **Globalmente Estabilizable Asintóti**camente por una ley de control de retroalimentación  $u = \psi(x)$ , continua en todas partes, excepto *posiblemente* en el origen, si y solo si este posee una FLC. Si además se satisface la PCP, entonces la ley de control puede ser continua en todas partes.

# 6.2. Fórmula de Sontag

### Teorema 6.2.1: Fórmula de Sontag

Sea V(x) una FLC para el sistema

$$\dot{x} = f(x) + g(x)u$$

entonces el origen es estabilizable por

$$u = \psi(x) = \begin{cases} \frac{-\frac{\partial V}{\partial x}f + \sqrt{\left(\frac{\partial V}{\partial x}f\right)^2 + \left(\frac{\partial V}{\partial x}g\right)^4}}{\left(\frac{\partial V}{\partial x}g\right)}, & \text{si } \frac{\partial V}{\partial x}g \neq 0\\ 0, & \text{si } \frac{\partial V}{\partial x}g = 0. \end{cases}$$
(6.7)

Para el caso multivariable  $(u \in \mathbb{R}^m)$ , se tiene que

$$u = \psi(x) = \begin{cases} \frac{L_f V(x) + \sqrt{[L_f V(x)]^2 + |L_g V(x)|^4}}{|L_g V(x)|^2} [L_g V(x)]^T, & \text{si } |L_g V(x)| \neq 0\\ 0, & \text{si } |L_g V(x)| = 0. \end{cases}$$
(6.8)

# 6.2.1. Una modificación de la fórmula de Sontag

Elíjase una función  $\gamma(x)$  tal que

• 
$$\gamma(x) \ge 0 \text{ y } \gamma(0) = 0.$$

■ Si una solución acotada de la ecuación  $\dot{x} = f(x)$  es tal que  $\gamma(x(t)) \equiv 0$ , entonces  $x(t) \to 0$  cuando  $t \to \infty$ , por ejemplo, esto es cierto si  $\gamma(x) > 0$  para  $x \neq 0$  (detectable de estado cero).

# Teorema 6.2.2: Fórmula de Sontag Modificada

Dada una FLC V(x), considere la ley de control dada por

$$u = \psi(x) = \begin{cases} \frac{L_f V(x) + \sqrt{[L_f V(x)]^2 + \gamma(x) |L_g V(x)|^2}}{|L_g V(x)|^2} [L_g V(x)]^T, & \text{si } |L_g V(x)| \neq 0\\ 0, & \text{si } |L_g V(x)| = 0. \end{cases}$$
(6.9)

### Nótese que:

- La elección de  $\gamma(x) = |L_gV(x)|^2$  satisface los requisitos anteriores y se recupera la fórmula de Sontag.
- Hay muchas otras elecciones posibles de  $\gamma(x)$ : Gran flexibilidad.

#### ¿Cuáles son las propiedades de esta ley de control modificada?

- $\psi(x)$  hace que el Punto de Equilibrio (PE) x=0 sea Global y Asintóticamente Estable (GAE).
- $\psi(x)$  es tan suave como  $L_fV$ ,  $L_gV$  y  $\gamma(x)$ , excepto (posiblemente) donde  $\gamma(x) = L_fV(x) = 0$ .
- Si  $L_fV, L_gV$  y  $\gamma(x)$  son localmente Lipschitz, entonces  $\psi(x)$  también lo será, excepto (posiblemente) en el origen x=0.
- Si V(x) tiene los mismos conjuntos de nivel que la solución de la ecuación de Hamilton-Jacobi-Bellman, asociada con la función de costo

$$J = \int_0^\infty [\gamma(x(\tau)) + |u(\tau)|^2] d\tau$$

entonces  $\psi(x)$  es óptima globalmente.

Este hecho se puede usar para diseñar leyes de control localmente óptimas.

#### Observación

### Problema: ¿Cómo se puede encontrar una FLC?

Las propiedades de FLC y PCP se preservan ante transformaciones de retroalimentación, es decir, retroalimentación y cambio de coordenadas (difeomórficas).

Si se conoce algún control estabilizante y una FL correspondiente V, entonces V es una FLC.

Principalmente, se verán dos formas de encontrar una FLC:

- Feedback Linearization
- Backstepping

### 6.2.2. FLC por Feedback Linearization

Por este método es relativamente simple encontrar una FLC, ya que es muy simple estabilizar el sistema y encontrar una FL para el sistema en lazo cerrado.

Considere el sistema

$$\dot{x} = f(x) + G(x)u$$
,  $z = T(x)$ ,  $\dot{z} = (A - BK)z$ 

Resolviendo la ecuación algrebraica de Lyapunov

$$(A - BK)^T P + P(A - BK) = -Q, \quad Q = Q^T > 0$$

Entonces

$$V(x) = z^T P z = T(x)^T P T(x)$$

es una FLC para el sistema original.

#### Observación

Una ley de control estabilizante alternativa para sistemas linealizables exactamente se puede obtener de la siguiente manera:

- Encuentre una FLC para el sistema Lineal e Invariante en el Tiempo (LIT) transformado (resolviendo la ecuación algebraica de Lyapunov).
- Use la fórmula de Sontag en vez de la ley de control linealizante.

# Ejemplo 6.2.3

$$\dot{x} = ax - bx^3 + u, \quad a, b > 0$$

Linealización por retroalimentación:

$$u = -(k+a)x + bx^3, \quad k > 0, \quad \Rightarrow \quad \dot{x} = -kx$$

Entonces,  $V(x) = \frac{1}{2}x^2$  es una FLC.

Luego,

$$\frac{\partial V(x)}{\partial x}g(x) = x, \quad \frac{\partial V(x)}{\partial x}f(x) = x(ax - bx^3)$$

Usando la fórmula de Sontag:

$$\psi(x) = -\frac{x(ax - bx^3) + \sqrt{x^2(ax - bx^3)^2 + x^4}}{x}$$
$$= -ax + bx^3 - x\sqrt{(a - bx^2)^2 + 1}$$

Compare lo anterior con

$$u = -ax + bx^3 - kx, \quad k > 0$$

### Lema 6.2.4

Sea V(x) una FLC para el sistema

$$\dot{x} = f(x) + g(x)u$$

y supóngase que

$$\frac{\partial V(0)}{\partial x} = 0,$$

entonces la fórmula de Sontag tiene un margen de ganancia de  $[\frac{1}{2}, \infty]$ , es decir,  $u = k\psi(x)$  es estabilizante para toda  $k \geq \frac{1}{2}$ .

# Capítulo 7

# **Backstepping**

Este es un método para construir una FLC para una clase especial de sistemas.

También se puede encontrar en la literatura el Forwarding, pero no se aborda debido a que es, en general, un método más complicado.

# 7.1. El caso más simple: Backstepping de integrador

La idea básica del método conocido como **backstepping** se puede explicar, en su forma más simple, considerando el sistema con entrada escalar

$$\dot{\eta} = f(\eta) + g(\eta)\xi 
\dot{\xi} = u, \quad \eta \in \mathbb{R}, \quad \xi \in \mathbb{R}.$$
(7.1)

Nótese que este sistema se puede ver como una conexión en cascada, donde el maestro es un integrador y el esclavo es el sistema no lineal  $\dot{\eta} = f(\eta) + g(\eta)\xi$ . El objetivo de control es estabilizar el origen utilizando retroalimentación de los estados.

La idea de Backstepping es escencialmente recursiva, es decir, partimos de pensar en  $\xi$  como una variable de control *virtual* para el sistema  $\dot{\eta} = f(\eta) + g(\eta)\xi$  y queremos diseñar una ley de control para  $\xi$  que estabilice al origen asintóticamente, es decir, buscamos estabilizar al esclavo de la cascada. La idea básica descrita a bloques, como se puede apreciar en la Figura 7.1.

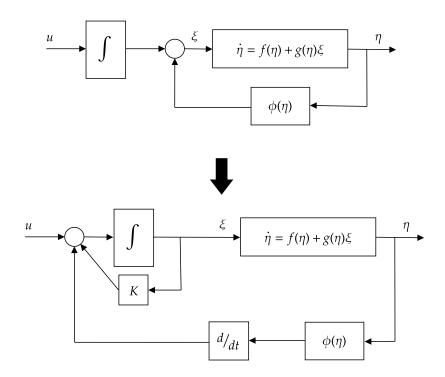


Figura 7.1: Idea básica del Backstepping de integrador.

# 7.1.1. Diseño del control virtual

Véase a  $\xi$  como una entrada de control virtual del sistema

$$\dot{\eta} = f(\eta) + g(\eta)\xi. \tag{7.2}$$

Suponga que existe una ley de control retroalimentado

$$\xi = \phi(\eta)$$

que estabiliza el origen de

$$\dot{\eta} = f(\eta) + g(\eta)\phi(\eta).$$

y que, además, conocemos una FL  $V(\eta)$  que lo asegura:

$$\dot{V}(\eta) = \frac{\partial(\eta)}{\partial\eta} [f(\eta) + g(\eta)\phi(\eta)] \le -W(\eta), \quad \forall \eta \in D.$$

# 7.1.2. Diseño del control verdadero por Backstepping

Cambio de coordenadas: Como no se puede implementar el control virtual  $\xi = \phi(\eta)$ , definimos el error como una nueva variable

$$z = \xi - \phi(\eta)$$
.

Escribiendo el sistema en términos de esta nueva variable se obtiene

$$\begin{split} \dot{\eta} &= [f(\eta) + g(\eta)\phi(\eta)] + g(\eta)z, \\ \dot{z} &= u - \frac{\partial \phi(\eta)}{\partial \eta} [f(\eta) + g(\eta)\xi], \quad \xi = z + \phi(\eta). \end{split}$$

Si se diseña la variable de control como

$$u = -\frac{\partial \phi(\eta)}{\partial \eta} [f(\eta) + g(\eta)\xi] + v$$

entonces el sistema se describe como

$$\dot{\eta} = [f(\eta) + g(\eta)\phi(\eta)] + g(\eta)z, 
\dot{z} = v.$$
(7.3)

### Observación

¿Cuál es la diferencia entre (7.2) y (7.3)? La diferencia es que en (7.3) el esclavo con la entrada proveniente del maestro igualada a cero (z=0) tiene un PE que es asintóticamente estable, esto es, el sistema es de Fase Mínima.

En resumen, con un simple cambio de variables estabilizamos la DC del sistema.

Bastaría con estabilizar al maestro (que ya es lineal) y entonces el sistema completo tiene un PE asintóticamente estable localmente (usando las ideas de linealización parcial).

La diferencia ahora, sin tomar el camino de Linealización Parcial, será construir una FLC para el sistema (7.3), luego vamos a usar esa FLC para estabilizar al sistema completo (7.1).

### Diseño del control por Lyapunov

El diseño se realiza proponiendo una función candidata de Lyapunov, en nuestro caso se puede usar

$$V_c(\eta, \xi) = V(\eta) + \frac{1}{2}z^2.$$

El control v se elige de tal forma que  $\dot{V}_c$ :

$$\dot{V}_c = \underbrace{\frac{\partial V}{\partial \eta} [f(\eta) + g(\eta)\phi(\eta)]}_{<0} + \underbrace{\frac{\partial V(\eta)}{\partial \eta} g(\eta)z + zv}_{\text{diseñe } v}.$$

sea negativa definida. Aquí se propone

$$v = -\frac{\partial V(\eta)}{\partial \eta}g(\eta)z - kz, \quad k > 0.$$

con lo que

$$\dot{V}_c \le -W(\eta) - kz^2,$$

donde

$$W(\eta) = \frac{\partial V(\eta)}{\partial \eta} g(\eta) z^2 - \frac{\partial V(\eta)}{\partial \eta} g(\eta) z.$$

El control u finalmente, resulta ser

$$u = -\frac{\partial \phi(\eta)}{\partial \eta} [f(\eta) + g(\eta)\xi] - \frac{\partial V(\eta)}{\partial \eta} g(\eta)z - k(z + \phi(\eta)), \quad k > 0.$$

#### Observación

Note las siguientes diferencias importantes con respecto a la Linealización Parcial:

- La suma de las funciones de Lyapunov para los sistemas individuales se convierte en una función de Lyapunov para el sistema completo. Esto es gracias a la acción de control
- El subsistema esclavo de la cascada no tiene que ser estable con entrada cero, sino que se puede estabilizar mediante el control virtual.

# Ejemplo 7.1.1

Considere el sistema

$$\dot{x}_1 = x_1^2 - x_1^3 + x_2,$$
  
 $\dot{x}_2 = u,$   $x_1, x_2, u \in \mathbb{R}.$ 

Una ley de control virtual para el primer sistema

$$x_2 = \phi(x_1) = -x_1 - x_1^2$$

estabiliza globalmente el origen de

$$\dot{x}_1 = -x_1 - x_1^3$$

como lo prueba la función de Lyapunov

$$V(x_1) = \frac{1}{2}x_1^2 \Rightarrow \dot{V}(x_1) = -x_1^2 - x_1^4 \le 0, \quad \forall x_1 \in \mathbb{R}.$$

Introduciendo el siguiente cambio de variables

$$z_2 = x_2 - \phi(x_1) = x_2 + x_1 + x_1^2$$

el sistema se puede reescribir como

$$\dot{x}_1 = -x_1 - x_1^3 + z_2, 
\dot{z}_2 = u + (1 + 2x_1)(-x_1 - x_1^3 + z_2)$$

Se propone como candidata de Lyapunov

$$V_c(x) = \frac{1}{2}x_1^2 + \frac{1}{2}z_2^2$$

cuya derivada

$$\dot{V}_c = x_1(-x_1 - x_1^3 + z_2) + z_2[u + (1 + 2x_1)(-x_1 - x_1^3 + z_2)]$$

$$= -x_1^2 - x_1^4 + z_2[x_1 + (1 + 2x_1)(-x_1 - x_1^3 + z_2) + u]$$

y, eligiendo

$$u = -x_1 - (1+2x_1)(-x_1 - x_1^3 + z_2) - z_2$$

hacemos a  $\dot{V}_c$  negativa definida

$$\dot{V}_c = -x_1^2 - x_1^4 - z_2^2 
= -x_1^2 - x_1^4 - (x_2 + x_1 + x_1^2)^2$$

### Ejemplo 7.1.2

Considere el sistema Considere el sistema

$$\dot{x}_1 = x_1^2 - x_1^3 + x_2,$$
  
 $\dot{x}_2 = x_3,$   
 $\dot{x}_3 = u$ 

Para el sistema esclavo

$$\dot{x}_1 = x_1^2 - x_1^3 + x_2,$$
  
$$\dot{x}_2 = x_3$$

una ley de control virtual es

$$x_3 = -x_1 - (1+2x_1)(-x_1 - x_1^3 + x_2) - z_2 = \phi(x_1, x_2)$$

que estabiliza globalmente el origen, como lo prueba la función de Lyapunov

$$V(x_1) = \frac{1}{2}x_1^2 + \frac{1}{2}x_2^2 \Rightarrow \dot{V} = -x_1^2 - x_1^4 - z_2^2 \le 0, \quad \forall (x_1, x_2) \in \mathbb{R}^2.$$

Introduciendo el cambio de variables

$$z_2 = x_3 - \phi(x_1, x_2)$$

el sistema se puede reescribir como

$$\dot{x}_1 = x_1^2 - x_1^3 + x_2$$

$$\dot{x}_2 = \phi(x_1, x_2) + z_3$$

$$\dot{z}_3 = u - \frac{\partial \phi}{\partial x_1} (x_1^2 - x_1^3 + x_2) - \frac{\partial \phi}{\partial x_2} (\phi + z_3)$$

Se propone como candidata de Lyapunov

$$V_c(x) = V(x_1, z_2) + \frac{1}{2}z_3^2$$

cuya derivada

$$\dot{V}_{c} = \frac{\partial V}{\partial x_{1}} (x_{1}^{2} - x_{1}^{3} + x_{2}) + \frac{\partial V}{\partial x_{2}} (\phi + z_{3})$$

$$+ z_{3} \left[ u - \frac{\partial \phi}{\partial x_{1}} (x_{1}^{2} - x_{1}^{3} + x_{2}) - \frac{\partial \phi}{\partial x_{2}} (\phi + z_{3}) \right]$$

$$= -x_{1}^{2} - x_{1}^{4} - (x_{2} + x_{1} + x_{1}^{2})^{2}$$

$$+ z_{3} \left[ \frac{\partial V}{\partial x_{2}} - \frac{\partial \phi}{\partial x_{1}} (x_{1}^{2} - x_{1}^{3} + x_{2}) - \frac{\partial \phi}{\partial x_{2}} (z_{3} + \phi) + u \right]$$

y eligiendo

$$u = -\frac{\partial V}{\partial x_2} + \frac{\partial \phi}{\partial x_1} (x_1^2 - x_1^3 + x_2) + \frac{\partial \phi}{\partial x_2} (z_3 + \phi) - z_3$$

se hace negativa definida a  $\dot{V}_c$ .

# 7.2. Un caso más general

Un caso más general del método de Backstepping puede verse del sistema

$$\dot{\eta} = f(\eta) + g(\eta)\xi, 
\dot{\xi} = f_a(\eta, \xi) + g_a(\eta, \xi)u, \quad g_a(\eta, \xi) \neq 0.$$
(7.4)

donde  $\eta \in \mathbb{R}^n$ ,  $\xi, u \in \mathbb{R}$ .

Mediante la ley de control

$$u = -\frac{1}{g_a(\eta, \xi)} \left[ v - f_a(\eta, \xi) \right]$$

$$\dot{\eta} = f(\eta) + g(\eta)\xi,$$

$$\dot{\xi} = v.$$
(7.5)

el sistema se convierte en

# 7.3. Forma de Retroalimentación Estricta

Aplicando la idea anterior en forma recursiva, se puede concluir que la idea de Backstepping puede ser aplicada a sistemas en la forma de retroalimentación estricta, es decir, un sistema

descrito por

$$\dot{x} = f_0(x) + g_0(x)z_1, 
\dot{z}_1 = f_1(x, z_1) + g_1(x, z_1)z_2, 
\dot{z}_2 = f_2(x, z_1, z_2) + g_2(x, z_1, z_2)z_3, 
\vdots 
\dot{z}_{k-1} = f_{k-1}(x, z_1, \dots, z_{k-1}) + g_{k-1}(x, z_1, \dots, z_{k-1})z_k, 
\dot{z}_k = f_k(x, z_1, \dots, z_k) + g_k(x, z_1, \dots, z_k)u$$

para todo  $x \in \mathbb{R}^n$ ,  $z_i \in \mathbb{R}$  y

$$g_i(x, z_1, \dots, z_i) \neq 0$$
, para  $1 \leq i \leq k$ .

### Observación

Nótese que el subsistema z es linealizable por retroalimentación. Así que el sistema en la forma de retroalimentación estricta es linealizable parcialmente (entarada/salida). Por lo que el Backstepping se aplica, escencialmente, a la clase de sistemas que son linealizables parcialmente.

### Ejemplo 7.3.1

Considere el sistema

$$\dot{\eta} = -\eta + \eta^2 \xi$$

$$\dot{\xi} = u.$$

El sistema esclavo  $\dot{\eta} = -\eta + \eta^2 \xi$ , estabilizado con la ley de control virtual

$$\xi = 0 \quad \Rightarrow \quad \dot{\eta} = -\eta$$

tiene un PE Global y Exponencialmente Estable (GEE), y

$$V_0 = \frac{1}{2}\eta^2 \Rightarrow \dot{V}_0 = -\eta^2, \quad \forall \eta \in \mathbb{R}.$$

es una FL. Se propone como candidata a FL a

$$V = \frac{1}{2}(\eta^2 + \xi^2)$$

cuya derivada es

$$\dot{V} = \eta(-\eta + \eta^2 \xi) + \xi u = -\eta^2 + \xi(\eta^3 + u),$$

que se puede hacer negativa definida eligiendo el control

$$u = -\eta^3 - k\xi, \quad k > 0$$

$$\dot{V} = -\eta^2 - k\xi^2 < 0, \quad \forall (\eta, \xi) \in \mathbb{R}^2.$$

# 7.4. Backstepping en bloques

La idea del backstepping puede generalizarse al sistema de múltiples entradas

$$\dot{\eta} = f(\eta) + G(\eta)\xi,$$

$$\dot{\xi} = f_a(\eta, \xi) + G_a(\eta, \xi)u, \quad \det(G_a(\eta, \xi)) \neq 0.$$

donde  $\eta \in \mathbb{R}^n$ ,  $\xi \in \mathbb{R}^p$ ,  $u \in \mathbb{R}^p$ .

Suponga que existe una ley de control retroalimentado suave

$$\xi = \phi(\eta), \quad \phi(0) = 0$$

que estabiliza el origen de

$$\dot{\eta} = f(\eta) + G(\eta)\phi(\eta)$$

y que, además, conocemos una FL  $V(\eta)$ , suave y positiva definida, que lo asegura

$$\dot{V}(\eta) = \frac{\partial V(\eta)}{\partial \eta} [f(\eta) + G(\eta)\phi(\eta)] \le -W(\eta), \quad \forall \eta \in D,$$

para alguna función  $W(\eta)$  positiva definida.

Considere la FL candidata

$$V_c(\eta, \xi) = V(\eta) + \frac{1}{2}(\xi - \phi(\eta))^T(\xi - \phi(\eta)).$$

El control u se elige de tal forma que  $\dot{V}_c$ :

$$\dot{V}_c = \frac{\partial V(\eta)}{\partial \eta} [f(\eta) + G(\eta)\phi(\eta)] + \frac{\partial V(\eta)}{\partial \eta} G(\eta)(\xi - \phi(\eta)) + [\xi - \phi(\eta)]^T \left[ f_a(\eta, \xi) + G_a(\eta, \xi)u - \frac{\partial \phi(\eta)}{\partial \eta} (f(\eta) + G(\eta)\xi) \right]$$

sea negativa definida. El control

$$u = -G_a^{-1}(\eta, \xi) \left[ \frac{\partial \phi(\eta)}{\partial \eta} (f(\eta) + G(\eta)\xi) - \left( \frac{\partial V(\eta)}{\partial \eta} G(\eta) \right)^T - f_a(\eta, \xi) - k(\xi - \phi(\eta)) \right]$$

con k > 0, resulta en

$$\dot{V}_c = \frac{\partial V(\eta)}{\partial \eta} [f(\eta) + G(\eta)\phi(\eta)] - k(\xi - \phi(\eta))^T (\xi - \phi(\eta)) \le -W(\eta) - k(\xi - \phi(\eta))^T (\xi - \phi(\eta))$$

que muestra que el origen  $(\eta, \xi) = (0, 0)$  es as intóticamente estable.

# 7.5. Una versión (ligeramente) más general

# 7.5.1. Agregando un integrador

Supóngase que se tiene un sistema que es equivalente por retroalimentación (transformación + retroalimentación de estados) al sistema

$$\dot{x}_1 = F(x_1, \mathbf{x_2}), \qquad x_1 \in \mathbb{R}^{n-m}, \quad F(0, 0) = 0$$
  
 $\dot{x}_2 = u$ 

# Capítulo 8

# Control basado en Pasividad

La **pasividad** es una propiedad fundamental que poseen ciertos sistemas dinámicos y puede ser aprovechada para el diseño de controladores. Se trata de un enfoque que, a diferencia del método clásico de Lyapunov, se basa explícitamente en el análisis de la relación entre entradas y salidas, ya sean físicas o introducidas de manera ficticia.

En términos generales, un sistema se considera pasivo si cumple con un principio de conservación de energía: la energía que entra al sistema no puede ser menor que la energía que se almacena en él. Para analizar esta propiedad, se asocia al sistema una función escalar V(x), conocida como función de almacenamiento, que representa la energía almacenada. Esta función debe ser al menos continua, diferenciable y al menos semidefinida positiva.

La pasividad se evalúa a través de un balance energético. La potencia suministrada al sistema se modela como el producto interno entre la entrada u(t) y la salida y(t), es decir,  $u^Ty$ . Si el sistema es pasivo, entonces la derivada temporal de la energía almacenada debe ser menor o igual a la potencia suministrada:

$$\dot{V}(x) \le u^T y.$$

Esto implica que el sistema no genera energía internamente: toda la energía almacenada proviene del exterior. Si por el contrario  $\dot{V}(x) > u^T y$ , entonces el sistema tendría fuentes internas de energía y no sería pasivo.

Otra forma intuitiva de verlo, es que si uno NO aplica ninguna entrada a un sistema pasivo, la energía de este sistema no puede crecer, entonces lo más que le puede ocurrir a la energía de este sistema es que se quede estática o que disminuya. Una implicación inmediata, entonces, es que, si la función de energía cumple las condiciones que pide el teorema de Lyapunov (es positiva definida), entonces el origen es un PE estable (no necesariamente asintóticamente estable).

# 8.1. Idea básica

Considere el sistema

$$\Sigma: \begin{cases} \dot{x} = f(x, u), & x \in \mathbb{R}^n, u \in \mathbb{R}^p \\ y = h(x), & y \in \mathbb{R}^m \end{cases}$$
(8.1)

$$f(0,0) = 0, \quad h(0) = 0$$

### Definición 8.1.1: Sistema Pasivo

El sistema es **pasivo** si existe una función de almacenamiento de energía V(x), continuamente diferenciable y positiva semidefinida, tal que

$$\dot{V}(x) = \frac{\partial V}{\partial x} f(x, u) \le u^T y, \quad \forall x \in \mathbb{R}^n, u \in \mathbb{R}^p$$
 (8.2)

La siguiente definición, conocida como observabilidad de estado cero, nos habla de cuándo podemos determinar que el sistema está en estado cero a partir de la entrada y la salida, esto no necesariamente significa que podamos determinar el estado del sistema, sino que podemos determinar si el sistema está en equilibrio o no.

### Definición 8.1.2: Observabilidad de estado cero

El sistema es de **observable de estado cero** si la única trayectoria del sistema con entrada u=0

$$\dot{x} = f(x, 0)$$

que puede hacer la salida cero, es decir, que puede permanecer en el conjunto h(x) = 0 es la solución trivial  $x(t) \equiv 0$ .

Un resultado básico de estabiliziación asintótica para sistemas pasivos se enuncia en el siguiente teorema.

#### Teorema 8.1.3

Si el sistema (8.1) es

- pasivo, con función de almacenamiento positiva definida y radialmente no acotada, y
- de estado cero observable

entonces el origen es x=0 puede ser estabilizado global y asintóticamente mediante la ley de control

$$u = -\phi(y)$$

donde  $\phi(y)$  es cualquier función localmente Lipschitz, tal que  $\phi(0) = 0$  y es pasiva

$$y^T \phi(y) \ge 0, \quad \forall y \ne 0$$

**Prueba.** Use la función de almacenamiento V(x) como candidata a FL para el sistema en lazo cerrado

$$\dot{x} = f(x, -\phi(y)).$$

Su derivada es

$$\dot{V}(x) = \frac{\partial V}{\partial x} f(x, u) \le -y^T \phi(y) \le 0$$

negativa semidefinida. Además  $\dot{V}(x)=0$  sólo si y=0. De la propiedad de estado cero observable se concluye

$$y(t) \equiv 0 \implies u(t) = -\phi(y(t)) \equiv 0 \implies x(t) \equiv 0$$

y por el principio de invarianza de LaSalle, el origen es global y asintóticamente estable.

### Observación

- Recuerde que, si la función de almacenamiento es positiva definida, el origen del sistema pasivo es estable, y que la interconexión en retroalimentación negativa de sistemas pasivos es pasiva. Por lo tanto, el teorema se puede interpretar de la siguiente manera: la no linealidad pasiva φ inyecta amortiguamiento al sistema, haciendo que las trayectorias converjan al origen.
- Note que hay una gran libertad de elección en la forma de la función de inyección de amortiguamiento φ: por ejemplo, se pueden satisfacer restricciones de acotamiento de la entrada.
- Ya que el teorema sólo es útil para sistemas pasivos, su utilidad se incrementa si se pueden convertir sistemas no pasivos en pasivos (Pasivización).

Hay dos formas básicas de hacer pasivo a un sistema:

- 1. Mediante la selección de la salida,
- 2. por retroalimentación de estados, o ambas.

# 8.2. Pasivización por selección de salida

Considere el sistema afín en las entradas

$$\dot{x} = f(x) + G(x)u \tag{8.3}$$

y suponga que existe una función V(x) continuamente diferenciable, positiva definida, tal que

$$\dot{V}(x) = \frac{\partial V}{\partial x} f(x) \le 0, \quad \forall x$$

Entonces, el sistema es pasivo con respecto a la salida

$$y = h(x) \stackrel{\Delta}{=} \left[ \frac{\partial V(x)}{\partial x} G(x) \right]^T$$

ya que

$$\dot{V}(x) = \frac{\partial V}{\partial x}[f(x) + G(x)u] \le \frac{\partial V}{\partial x}G(x)u = y^T u.$$

Si adicionalmente es de estado cero observable, entonces puede utilizarse el teorema para estabilizar asintóticamente el origen.

### Observación

Nótese que no existe una única salida pasiva. Para cada elección de V(x), se obtiene (posiblemente) una salida pasiva difirente. Considere, por ejemplo, como FL alternativa

$$W(x) = \gamma(V(x))$$

donde  $\gamma$  una función tipo  $\mathcal{K}$ , continuamente diferenciable ( $\mathcal{K}_{\infty}$  para el caso global). Entonces una salida pasiva con esta FL sería

$$\tilde{y} = \tilde{h}(x) \stackrel{\Delta}{=} \left[ \frac{\partial W(x)}{\partial x} G(x) \right]^T = \gamma'(V(x)) \left[ \frac{\partial V(x)}{\partial x} G(x) \right]^T = \gamma'(V(x)) h(x)$$

### Ejemplo 8.2.1

$$\dot{x}_1 = x_2$$
  
$$\dot{x}_2 = -x_1^3 + u$$

con u = 0

$$V(x) = \frac{1}{4}x_1^4 + \frac{1}{2}x_2^2 \implies \dot{V}(x) = x_1^3x_2 - x_2x_1^3 = 0$$

El sistema es pasivo con respecto a la salida

$$y = \frac{\partial V(x)}{\partial x}G(x) = \frac{\partial V(x)}{\partial x_2} = x_2$$

Es decir, la salida pasiva es la velocidad del sistema.

¿Es de estado cero observable? Si.

con

$$u = 0, y(t) \equiv 0 \implies x(t) \equiv 0$$

Aplicando el teorema, el origen e puede estabilizar global y asintóticamente con cualquier  $\phi$  pasiva, por ejemplo

$$u = -kx_2$$
, o  $u = \left(\frac{2k}{\pi}\right) \tan^{-1} x_2, k > 0$ 

# 8.3. Pasivización por retroalimentación de estados

La pasivización por elección de la salida exige que el sistema tenga un punto de equilibrio estable, por lo que muchos sistemas no pueden ser pasivizados por tal método. Para poder considerar sistemas no estables, se requiere utilizar una retroalimentación preliminar.

### Definición 8.3.1

El sistema

$$\Sigma_A: \begin{cases} \dot{x} = f(x) + G(x)u, & x \in \mathbb{R}^n, u \in \mathbb{R}^p \\ y = h(x), & y \in \mathbb{R}^p \end{cases}$$

es equivalente por retroalimentación a un sistema pasivo si existe

$$u = \alpha(x) + \beta(x)v$$

tal que

$$\dot{x} = f(x) + G(x)\alpha(x) + G(x)\beta(x)v, \quad x \in \mathbb{R}^n, v \in \mathbb{R}^p$$
$$y = h(x), \quad y \in \mathbb{R}^p$$

sea pasivo.

#### Observación

Esta definición es análoga a la de sistemas linealizables por retroalimentación. Una diferencia importante es que en la de pasivización no se requiere de una transformación de estados, ya que la pasividad, a diferencia de la linealidad, es una propiedad invariante ante transformaciones del estado.

### Definición 8.3.2: Relative Degree

### Definición 8.3.3: Definition Name

A defintion.

# Teorema 8.3.4: Theorem Name

A theorem.

### Lema 8.3.5: Lemma Name

A lemma.

# Propiedad 8.3.6

A fact.

### Corolario 8.3.7

A corollary.

### Proposición 8.3.8

A proposition.

### Afirmación

A claim.

### Prueba para afirmación.

A reference to Theorem 8.3.4

**Prueba.** Veniam velit incididunt deserunt est proident consectetur non velit ipsum voluptate nulla quis. Ea ullamco consequat non ad amet cupidatat cupidatat aliquip tempor sint ea nisi elit dolore dolore.

Laboris labore magna dolore eiusmod ea ex et eiusmod laboris. Et aliquip cupidatat reprehenderit id officia pariatur.  $\Box$ 

### Ejemplo 8.3.9

Nostrud esse occaecat Lorem dolore laborum exercitation adipisicing eu sint sunt et. Excepteur voluptate consectetur qui ex amet esse sunt ut nostrud qui proident non. Ipsum nostrud ut elit dolor. Incididunt voluptate esse et est labore cillum proident duis.

#### Some remark.

#### Observación

Some more remark.

### 8.4. Pictures

# Referencias

- [1] R. Marino y P. Tomei. Nonlinear Control Design; Geometric, Adaptive & Robust. London: Prentice Hall, 1995.
- [2] A. Isidori. Nonlinear Control Systems. 3.ª ed. London: Springer, 1995.