

系統的數學描述

1. 轉移函數(transfer function):連續系統，拉氏轉換(Laplace transform)
2. 狀態空間表示式(state space):連續系統，線性代數(Linear algebra)
3. z 轉換(z transform):離散系統

轉移函數

考慮一個線性非時變系統，其輸入為 $r(t)$ ，而輸出為 $c(t)$ ，系統的特性可以用脈衝響應 $g(t)$ 來表示，脈衝響應的定義為當輸入為單位脈衝函數 $\delta(t)$ 時的系統輸出行為。一旦線性系統的脈衝響應為已知，則系統的輸出 $c(t)$ 可利用轉移函數運算來求得。

若一線性非時變系統的轉移函數定義為脈衝響應的拉氏轉換，而其所有初始條件皆設為零，以 $G(s)$ 表示系統的轉移函數，則 $G(s)$ 定義為

$$G(s) = L[g(t)]$$

轉移函數 $G(s)$ 與輸入—輸出的拉氏轉換有下列關係：

$$G(s) = \frac{C(s)}{R(s)}$$

所有的初始值皆設為零，且 $C(s)$ 和 $R(s)$ 則分別為 $c(t)$ 和 $r(t)$ 的拉氏轉換。

拉氏轉換重要定理

1. 拉氏轉換定義：時間函數 $f(t)$ 的拉氏轉換可定義為

$$F(s) = L[f(t)] = \int_0^{\infty} f(t)e^{-st} dt$$

變數 s 稱為拉氏轉換子(Laplace operator)，是一個複變數，即 $s = \sigma + j\omega$ 。

2. 微分定理：

$$L\left[\frac{df(t)}{dt}\right] = sF(s) - f(0)$$

$$L\left[\frac{d^2f(t)}{dt^2}\right] = s^2F(s) - sf(0) - f'(0)$$

⋮

$$L\left[\frac{d^n f(t)}{dt^n}\right] = s^n F(s) - s^{n-1}f(0) - s^{n-2}f'(0) - \dots - f^{(n-1)}(0)$$

3. 積分定理

$$L\left[\int_0^t f(\tau)d\tau\right] = \frac{F(s)}{s}$$

$$L\left[\int_0^t \int_0^{t_1} f(\tau)d\tau dt_1\right] = \frac{F(s)}{s^2}$$

⋮

$$L\left[\int_0^{t_n} \int_0^{t_{n-1}} \dots \int_0^{t_1} f(\tau)d\tau dt_1 dt_2 \dots dt_{n-1}\right] = \frac{F(s)}{s^n}$$

4. 初值定理

$$f(0) = \lim_{t \rightarrow 0} f(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} sF(s)$$

5. 終值定理

$$f(\infty) = \lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} sF(s)$$

線性代數

反矩陣：若矩陣 A 的反矩陣為 A^{-1} ，則

1. A 必須為 $n \times n$ 方矩陣
2. $AA^{-1} = I_n$ ， I_n 為 $n \times n$ 單位矩陣，即 I_n 的主對角線元素為 1，其餘元素為 0
3. $A^{-1} = \frac{adj A}{|A|}$ ，其中 $adj A$ 稱為伴隨矩陣， $|A| = \det(A)$ 為行列式

$$adj A = \begin{bmatrix} A_{11} & A_{21} & \dots & A_{n1} \\ A_{12} & A_{22} & \dots & A_{n2} \\ \vdots & \vdots & & \vdots \\ A_{1n} & A_{2n} & \dots & A_{nn} \end{bmatrix}, \quad A_{ij} \text{ 稱為餘因子}, \quad A_{ij} = (-1)^{i+j} \det(M_{ij}), \quad M_{ij} \text{ 為 } A$$

矩陣扣掉第 i 列第 j 行後的矩陣

若 $n=1$ ，即 $A=[a_{11}]$ ，則 $|A|=a_{11}$

若 $n=2$ ，即 $A = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} \\ a_{21} & a_{22} \end{bmatrix}$ ，則 $|A| = a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21}$

若 $n=3$ ，即 $A = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & a_{13} \\ a_{21} & a_{22} & a_{23} \\ a_{31} & a_{32} & a_{33} \end{bmatrix}$ ，則 $|A| = a_{11}a_{22}a_{33} + a_{12}a_{23}a_{31} + a_{13}a_{21}a_{32}$
 $- a_{13}a_{22}a_{31} - a_{12}a_{21}a_{33} - a_{11}a_{23}a_{32}$

當 $n \geq 4$ ，則 $|A| = \det(A) = a_{i1}A_{i1} + a_{i2}A_{i2} + \cdots + a_{in}A_{in}$ （以第 i 列展開）

或 $|A| = \det(A) = a_{1j}A_{1j} + a_{2j}A_{2j} + \cdots + a_{nj}A_{nj}$ （以第 j 行展開）

例：

已知一矩陣為 $A = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & a_{13} \\ a_{21} & a_{22} & a_{23} \\ a_{31} & a_{32} & a_{33} \end{bmatrix}$ ，試求其反矩陣 A^{-1} 。

解：

$$A^{-1} = \frac{\text{adj}A}{|A|} = \frac{\begin{bmatrix} a_{22}a_{33} - a_{23}a_{32} & -(a_{12}a_{33} - a_{13}a_{32}) & a_{12}a_{23} - a_{13}a_{22} \\ -(a_{21}a_{33} - a_{23}a_{31}) & a_{11}a_{33} - a_{13}a_{31} & -(a_{11}a_{23} - a_{21}a_{13}) \\ a_{21}a_{32} - a_{22}a_{31} & -(a_{11}a_{32} - a_{12}a_{31}) & a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21} \end{bmatrix}}{a_{11}a_{22}a_{33} + a_{12}a_{23}a_{31} + a_{13}a_{21}a_{32} - a_{13}a_{22}a_{31} - a_{12}a_{21}a_{33} - a_{11}a_{23}a_{32}}$$

例：

已知一矩陣為 $A = \begin{bmatrix} 1 & 4 & 5 \\ 2 & 10 & 16 \\ 3 & 20 & 42 \end{bmatrix}$ ，試求其反矩陣 A^{-1} 。

解：

$$A^{-1} = \frac{\text{adj}A}{|A|}$$

$$|A| = 1 \times 10 \times 42 + 4 \times 16 \times 3 + 5 \times 2 \times 20 - 5 \times 10 \times 3 - 4 \times 2 \times 42 - 1 \times 16 \times 20 = 6$$

$$A_{11} = (-1)^{1+1} \begin{vmatrix} 10 & 16 \\ 20 & 42 \end{vmatrix} = 100, A_{12} = (-1)^{1+2} \begin{vmatrix} 2 & 16 \\ 3 & 42 \end{vmatrix} = -36, A_{13} = (-1)^{1+3} \begin{vmatrix} 2 & 10 \\ 3 & 20 \end{vmatrix} = 10$$

$$A_{21} = (-1)^{2+1} \begin{vmatrix} 4 & 5 \\ 20 & 42 \end{vmatrix} = -68, A_{22} = (-1)^{2+2} \begin{vmatrix} 1 & 5 \\ 3 & 42 \end{vmatrix} = 27, A_{23} = (-1)^{2+3} \begin{vmatrix} 1 & 4 \\ 3 & 20 \end{vmatrix} = -8$$

$$A_{31} = (-1)^{3+1} \begin{vmatrix} 4 & 5 \\ 10 & 16 \end{vmatrix} = 14, A_{32} = (-1)^{3+2} \begin{vmatrix} 1 & 5 \\ 2 & 16 \end{vmatrix} = -6, A_{33} = (-1)^{3+3} \begin{vmatrix} 1 & 4 \\ 2 & 10 \end{vmatrix} = 2$$

$$\text{adj } A = \begin{bmatrix} A_{11} & A_{21} & A_{31} \\ A_{12} & A_{22} & A_{32} \\ A_{13} & A_{23} & A_{33} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 100 & -68 & 14 \\ -36 & 27 & -6 \\ 10 & -8 & 2 \end{bmatrix}$$

$$\therefore A^{-1} = \frac{\text{adj } A}{|A|} = \frac{\begin{bmatrix} 100 & -68 & 14 \\ -36 & 27 & -6 \\ 10 & -8 & 2 \end{bmatrix}}{6}$$

MATLAB指令：行列式det(A)

反矩陣inv(A)

轉移函數(transfer function)到狀態空間(state space)的轉換

1. 相位變數型式(phase variable form)

要把轉移函數轉換成狀態空間表示法時，首先是把轉移函數交叉相乘，並假設在零初始值下求出反拉氏轉換，以求解微分方程式，然後再用相位變數(phase variable)型式表示狀態空間的微分方程式。

考慮如下的轉移函數

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_1s + a_0} \tag{1}$$

將(1)式等號兩邊交叉相乘，則

$$(s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_1s + a_0)Y(s) = b_0U(s) \tag{2}$$

取反拉氏轉換後可得

$$\frac{d^n y(t)}{dt^n} + a_{n-1} \frac{d^{n-1} y(t)}{dt^{n-1}} + a_{n-2} \frac{d^{n-2} y(t)}{dt^{n-2}} + \dots + a_1 \frac{dy(t)}{dt} + a_0 y(t) = b_0 u(t) \tag{3}$$

其中 $y(t)$ 為輸出變數， $u(t)$ 為輸入變數。

以下說明如何使用相位變數的方法將一個 n 階常係數微分方程式來轉換成狀態空間表示法。首先選定一組狀態變數稱為相位變數。一個簡便的方法是選擇輸出 $y(t)$ 和它的

一次微分項到 $(n-1)$ 個微分項為狀態變數，以 $x_i(t)$ 表示狀態變數，可得

$$x_1(t) = y(t) \tag{4a}$$

$$x_2(t) = \frac{dy(t)}{dt} \tag{4b}$$

$$x_3(t) = \frac{d^2 y(t)}{dt^2} \tag{4c}$$

⋮

$$x_n(t) = \frac{d^{n-1} y(t)}{dt^{n-1}} \tag{4d}$$

將(4a)式到(4d)式的兩邊微分，可得

$$\dot{x}_1(t) = \frac{dy(t)}{dt} \tag{5a}$$

$$\dot{x}_2(t) = \frac{d^2 y(t)}{dt^2} \tag{5b}$$

$$\dot{x}_3(t) = \frac{d^3 y(t)}{dt^3} \tag{5c}$$

⋮

$$\dot{x}_n(t) = \frac{d^n y(t)}{dt^n} \tag{5d}$$

將(4)式的定義代入(5)式，則狀態方程式如下

$$\dot{x}_1(t) = x_2(t) \tag{6a}$$

$$\dot{x}_2(t) = x_3(t) \tag{6b}$$

$$\dot{x}_3(t) = x_4(t) \tag{6c}$$

⋮

$$\dot{x}_n(t) = -a_0 x_1(t) - a_1 x_2(t) - \dots - a_{n-1} x_n(t) + b_0 u(t) \tag{6d}$$

所以(6)式的向量矩陣型式如下

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1(t) \\ \dot{x}_2(t) \\ \dot{x}_3(t) \\ \vdots \\ \dot{x}_{n-1}(t) \\ \dot{x}_n(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & & & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \\ x_3(t) \\ \vdots \\ x_{n-1}(t) \\ x_n(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ b_0 \end{bmatrix} u(t)$$

$$\Rightarrow \dot{x} = Ax + Bu \tag{7}$$

(7)式為一個相位變數型式的狀態方程式，其中每一列是只有一個 1 和其餘為 0 的組合，而最後一列則由原先微分方程式的係數構成。

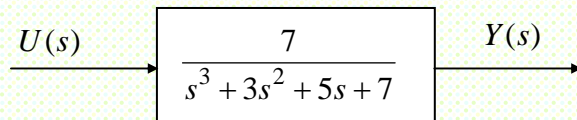
因為微分方程式的解是 $y(t)$ ，又等於 $x_1(t)$ ，所以輸出方程式為

$$y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \\ x_3(t) \\ \vdots \\ x_{n-1}(t) \\ x_n(t) \end{bmatrix}$$

$$\Rightarrow y = Cx + Du \quad (8)$$

例題

求出下圖中轉移函數的狀態空間表示式，以相位變數型式處理。



解：

步驟一：求出組成的微分方程式

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{7}{s^3 + 3s^2 + 5s + 7} \quad (9)$$

交叉相乘得

$$(s^3 + 3s^2 + 5s + 7)Y(s) = 7U(s) \quad (10)$$

在假設零初始值下求出(10)式的反拉氏轉換得

$$\ddot{y} + 3\dot{y} + 5y + 7y = 7u \quad (11)$$

步驟二：選定狀態變數

以連續的導函數為狀態變數可得

$$x_1 = y \quad (12a)$$

$$x_2 = \dot{y} \quad (12b)$$

$$x_3 = \ddot{y} \quad (12c)$$

因為輸出為 $y = x_1$ ，將(12)式所定義的狀態變數代入(11)式，且 $\ddot{y} = \dot{x}_3$ ，則狀態和輸出方程式為

$$\dot{x}_1 = x_2 \quad (13a)$$

$$\dot{x}_2 = x_3 \quad (13b)$$

$$\dot{x}_3 = -7x_1 - 5x_2 - 3x_3 + 7u \quad (13c)$$

$$y = x_1 \quad (13d)$$

其向量矩陣型式為

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -7 & -5 & -3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 7 \end{bmatrix} u \quad (14a)$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} \quad (14b)$$

MATLAB指令： $[A,B,C,D]=tf2ss(num,den)$

2. 可控典型式(Controllable canonical form)

若轉移函數為

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_1s + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \cdots + a_1s + a_0} \quad (15)$$

令轉移函數為

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_1s + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \cdots + a_1s + a_0} \times \frac{N(s)}{N(s)} \quad (16)$$

其中 $N(s)$ 稱為輔助狀態(auxiliary state)或部分狀態(partial state)。

現在令

$$Y(s) = (b_1s + b_0)N(s) \quad (17)$$

$$U(s) = (s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \cdots + a_1s + a_0)N(s) \quad (18)$$

對(17)與(18)取反拉氏轉換

$$y(t) = b_1\dot{n}(t) + b_0n(t) \quad (19)$$

$$u(t) = n^{(n)} + a_{n-1}n^{(n-1)}(t) + \cdots + a_1\dot{n}(t) + a_0n(t) \quad (20)$$

令狀態

$$x_1(t) = n(t) \quad (21a)$$

$$x_2(t) = \dot{n}(t) \quad (21b)$$

⋮

$$x_{n-1}(t) = n^{(n-2)}(t) \quad (21c)$$

$$x_n(t) = n^{(n-1)}(t) \tag{21d}$$

將(21a)式到(21d)式的兩邊微分，可得

$$\dot{x}_1(t) = \dot{n}(t) \tag{22a}$$

$$\dot{x}_2(t) = \ddot{n}(t) \tag{22b}$$

⋮

$$\dot{x}_{n-1}(t) = n^{(n-1)}(t) \tag{22c}$$

$$\dot{x}_n(t) = n^{(n)}(t) \tag{22d}$$

將(21a)-(21d)代入(22a)-(22d)，可得

$$\dot{x}_1(t) = x_2(t) \tag{23a}$$

$$\dot{x}_2(t) = x_3(t) \tag{23b}$$

⋮

$$\dot{x}_{n-1}(t) = x_n(t) \tag{23c}$$

$$\dot{x}_n(t) = -a_0x_1(t) - a_1x_2(t) - \dots - a_{n-1}x_n(t) + u(t) \tag{23d}$$

可將(23a)-(23d)整理成矩陣型式

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1(t) \\ \dot{x}_2(t) \\ \dot{x}_3(t) \\ \vdots \\ \dot{x}_{n-1}(t) \\ \dot{x}_n(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & & & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \\ x_3(t) \\ \vdots \\ x_{n-1}(t) \\ x_n(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u(t) \tag{24}$$

$$\Rightarrow \dot{x} = Ax + Bu \tag{25}$$

將(21a)-(21b)代入(19)式，可得

$$y(t) = b_1x_2(t) + b_0x_1(t)$$

$$= [b_0 \quad b_1 \quad 0 \quad \dots \quad 0] \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \\ x_3(t) \\ \vdots \\ x_{n-1}(t) \\ x_n(t) \end{bmatrix} \tag{26}$$

$$\Rightarrow y = Cx + Du \tag{27}$$

例題

將轉移函數 $\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{s-1}{s^3+3s^2+2s}$ 轉換成可控典型式的狀態空間表示式。

解：

步驟一：令轉移函數為

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{s-1}{s^3+3s^2+2s} \times \frac{N(s)}{N(s)} \quad (28)$$

$$\Rightarrow Y(s) = (s-1)N(s) \quad (29)$$

$$U(s) = (s^3+3s^2+2s)N(s)$$

在假設零初始值下求出(27)式的反拉氏轉換得

$$\begin{cases} y = \dot{n} - n \\ u = \ddot{n} + 3\dot{n} + 2n \end{cases} \quad (30)$$

步驟二：選定狀態變數

以連續的導函數為狀態變數可得

$$x_1 = n \quad (31a)$$

$$x_2 = \dot{n} \quad (31b)$$

$$x_3 = \ddot{n} \quad (31c)$$

對(31)式兩邊微分

$$\dot{x}_1 = \dot{n} \quad (32a)$$

$$\dot{x}_2 = \ddot{n} \quad (32b)$$

$$\dot{x}_3 = \ddot{n} = -2\dot{n} - 3\ddot{n} + u \quad (32c)$$

$$y = -n + \dot{n} \quad (32d)$$

將(31)式代入(32) 式

$$\dot{x}_1 = x_2 \quad (33a)$$

$$\dot{x}_2 = x_3 \quad (33b)$$

$$\dot{x}_3 = -2x_2 - 3x_3 + u \quad (33c)$$

$$y = -x_1 + x_2 \quad (33d)$$

其向量矩陣型式為

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & -2 & -3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \quad (34a)$$

$$y = \begin{bmatrix} -1 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} \quad (34b)$$

3. 可觀典型式(Observable canonical form)

若轉移函數為

$$\begin{aligned} \frac{Y(s)}{U(s)} &= \frac{b_1s + b_0}{s^3 + a_2s^2 + a_1s + a_0} \\ \Rightarrow (s^3 + a_2s^2 + a_1s + a_0)Y(s) &= (b_1s + b_0)U(s) \\ \Rightarrow s^3Y(s) + a_2s^2Y(s) + s(a_1Y(s) - b_1U(s)) + (a_0Y(s) - b_0U(s)) &= 0 \\ \Rightarrow Y(s) &= -\frac{1}{s}a_2Y(s) + \frac{1}{s^2}(b_1U(s) - a_1Y(s)) + \frac{1}{s^3}(b_0U(s) - a_0Y(s)) \\ &= \frac{1}{s} \left[-a_2Y(s) + \frac{1}{s} \left((b_1U(s) - a_1Y(s)) + \frac{1}{s}(b_0U(s) - a_0Y(s)) \right) \right] \end{aligned} \quad (35)$$

令狀態

$$X_1(s) = \frac{1}{s}(b_0U(s) - a_0Y(s)) \quad (36a)$$

$$\begin{aligned} X_2(s) &= \frac{1}{s} \left((b_1U(s) - a_1Y(s)) + \frac{1}{s}(b_0U(s) - a_0Y(s)) \right) \\ &= \frac{1}{s} \left((b_1U(s) - a_1Y(s)) + X_1(s) \right) \end{aligned} \quad (36b)$$

$$\begin{aligned} X_3(s) &= \frac{1}{s} \left[-a_2Y(s) + \frac{1}{s} \left((b_1U(s) - a_1Y(s)) + \frac{1}{s}(b_0U(s) - a_0Y(s)) \right) \right] \\ &= \frac{1}{s} [-a_2Y(s) + X_2(s)] \end{aligned} \quad (36c)$$

則

$$Y(s) = X_3(s) \quad (37)$$

將(36a)式到(36d)式可改寫為

$$sX_1(s) = b_0U(s) - a_0Y(s) \quad (38a)$$

$$sX_2(s) = b_1U(s) - a_1Y(s) + X_1(s) \quad (38b)$$

$$sX_3(s) = -a_2Y(s) + X_2(s) \quad (38c)$$

對(37)式,(38a)式-(38c)式的取反拉氏轉換，可得

$$y(t) = x_3(t) \quad (39a)$$

$$\dot{x}_1(t) = -a_0x_3 + b_0u \quad (39b)$$

$$\dot{x}_2(t) = x_1 - a_1 x_3 + b_1 u \quad (39c)$$

$$\dot{x}_3(t) = x_2 - a_2 x_3 \quad (39d)$$

可將(39a)-(39d)整理成矩陣型式

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1(t) \\ \dot{x}_2(t) \\ \dot{x}_3(t) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -a_0 \\ 1 & 0 & -a_1 \\ 0 & 1 & -a_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \\ x_3(t) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} b_0 \\ b_1 \\ 0 \end{bmatrix} u(t) \quad (40)$$

$$\Rightarrow \dot{x} = Ax + Bu$$

$$y = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} \quad (41)$$

$$\Rightarrow y = Cx + Du$$

例題

將轉移函數 $\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{s-1}{s^3+3s^2+2s+1}$ 轉換成可觀典型式的狀態空間表示式。

解：

步驟一：令轉移函數為

$$\begin{aligned} \frac{Y(s)}{U(s)} &= \frac{s-1}{s^3+3s^2+2s+1} \\ \Rightarrow (s^3+3s^2+2s+1)Y(s) &= (s-1)U(s) \\ \Rightarrow s^3Y(s) &= -3s^2Y(s) + s(U(s) - 2Y(s)) + (-U(s) - Y(s)) \\ \Rightarrow Y(s) &= -3\frac{1}{s}Y(s) + \frac{1}{s^2}(U(s) - 2Y(s)) + \frac{1}{s^3}(-U(s) - Y(s)) \\ &= \frac{1}{s} \left\{ -3Y(s) + \frac{1}{s} \left[(U(s) - 2Y(s)) + \frac{1}{s}(-U(s) - Y(s)) \right] \right\} \quad (42) \end{aligned}$$

步驟二：選定狀態變數

$$X_1(s) = \frac{1}{s}(-U(s) - Y(s)) \quad (43a)$$

$$\begin{aligned} X_2(s) &= \frac{1}{s} \left[(U(s) - 2Y(s)) + \frac{1}{s}(-U(s) - Y(s)) \right] \\ &= \frac{1}{s} \left[(U(s) - 2Y(s)) + X_1(s) \right] \quad (43b) \end{aligned}$$

$$X_3(s) = \frac{1}{s} \left\{ -3Y(s) + \frac{1}{s} \left[(U(s) - 2Y(s)) + \frac{1}{s}(-U(s) - Y(s)) \right] \right\}$$

$$= \frac{1}{s} \{-3Y(s) + X_2(s)\} \quad (43c)$$

則

$$sX_1(s) = (-U(s) - Y(s)) \quad (44a)$$

$$sX_2(s) = [(U(s) - 2Y(s)) + X_1(s)] \quad (44b)$$

$$sX_3(s) = \{-3Y(s) + X_2(s)\} \quad (44c)$$

$$Y(s) = X_3(s) \quad (44d)$$

對 (44a) 式-(44d) 式的取反拉氏轉換，可得

$$\dot{x}_1 = -u - x_3 \quad (45a)$$

$$\dot{x}_2 = u - 2x_3 + x_1 \quad (45b)$$

$$\dot{x}_3 = -3x_3 + x_2 \quad (45c)$$

$$y = x_3 \quad (45d)$$

其向量矩陣型式為

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -1 \\ 1 & 0 & -2 \\ 0 & 1 & -3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} -1 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix} u \quad (46a)$$

$$y = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} \quad (46b)$$

狀態空間到轉移函數的轉換

若狀態方程式和輸出方程式為

$$\dot{x} = Ax + Bu \quad (47)$$

$$y = Cx + Du \quad (48)$$

則初始值為零的拉氏轉換為

$$sX(s) = AX(s) + BU(s) \quad (49)$$

$$Y(s) = CX(s) + DU(s) \quad (50)$$

解出(47)式的 $X(s)$ ，移項後可得

$$(sI - A)X(s) = BU(s) \quad (51)$$

移項後，可得到

$$X(s) = (sI - A)^{-1}BU(s) \quad (52)$$

將(52)式代入(50)式，可得

$$\begin{aligned} Y(s) &= C(sI - A)^{-1}BU(s) + DU(s) \\ &= [C(sI - A)^{-1}B + D]U(s) \end{aligned} \quad (51)$$

(51)式中的輸出向量為 $Y(s)$ ，輸入向量為 $U(s)$ ， $[C(sI - A)^{-1}B + D]$ 稱為轉移函數矩陣 (transfer function matrix)。若 $U(s)$ 和 $Y(s)$ 為純量，可得轉移函數為

$$T(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = C(sI - A)^{-1}B + D \quad (52)$$

例題

給定(53)式所定義的系統，求其轉移函數 $T(s) = \frac{Y(s)}{U(s)}$ ，其中 $Y(s)$ 為輸出，而 $U(s)$ 為輸入。

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -4 & -5 & -6 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 10 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} u \quad (53a)$$

$$y = [1 \ 0 \ 0]x \quad (53b)$$

解：

首先求 $(sI - A)$ ，

$$(sI - A) = \begin{bmatrix} s & 0 & 0 \\ 0 & s & 0 \\ 0 & 0 & s \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -4 & -5 & -6 \end{bmatrix}$$

$$= \begin{bmatrix} s & -1 & 0 \\ 0 & s & -1 \\ 4 & 5 & s+6 \end{bmatrix} \quad (54)$$

接著求 $(sI - A)^{-1}$,

$$(sI - A)^{-1} = \frac{\text{adj}(sI - A)}{\det(sI - A)}$$

$$= \frac{\begin{bmatrix} (s^2 + 6s + 5) & s + 6 & 1 \\ -4 & s(s + 6) & s \\ -4s & -(5s + 4) & s^2 \end{bmatrix}}{s^3 + 6s^2 + 5s + 4} \quad (55)$$

將 $(sI - A)^{-1}$, B , C , D 代入(52)式, 其中

$$B = \begin{bmatrix} 10 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}, C = [1 \ 0 \ 0], D = 0$$

可得轉移函數為

$$T(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = C(sI - A)^{-1}B = [1 \ 0 \ 0] \frac{\begin{bmatrix} (s^2 + 6s + 5) & s + 6 & 1 \\ -4 & s(s + 6) & s \\ -4s & -(5s + 4) & s^2 \end{bmatrix}}{s^3 + 6s^2 + 5s + 4} \begin{bmatrix} 10 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$= \frac{\begin{bmatrix} (s^2 + 6s + 5) & s + 6 & 1 \end{bmatrix}}{s^3 + 6s^2 + 5s + 4} \begin{bmatrix} 10 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$= \frac{10(s^2 + 6s + 5)}{s^3 + 6s^2 + 5s + 4} \quad (56)$$

MATLAB指令：`[num,den]=ss2tf(A,B,C,D,iu)`

註：iu代表第i個輸入