

SS21. 系統數學模式化—狀態空間描述法

在系統工程領域中，系統可歸類為線性(linear)與非線性(nonlinear)兩種型態，而在線性系統中，最常面對的是線性非時變(linear time invariant, LTI)系統，一般的LTI系統的數學模式除了可以用ODE-CC來描述輸出-輸入之關係外，也可使用狀態空間描述法(state-space description)，事實上，這種時域描述法包括狀態方程式(state equation)與輸出方程式(output equation)，這兩種方程式正是狀態空間描述法的基本架構。

先以二階的LTI系統為例，通常狀態方程式與輸出方程式如下所示：(1)

$$\dot{x}_1(t) = a_{11}x_1(t) + a_{12}x_2(t) + b_1u(t), \quad x_1(0) = x_{10}$$

$$(2) \quad \dot{x}_2(t) = a_{21}x_1(t) + a_{22}x_2(t) + b_2u(t), \quad x_2(0) = x_{20}$$

$y(t) = c_1x_1(t) + c_2x_2(t) + du(t)$ 圖1即為此系統之方塊圖。

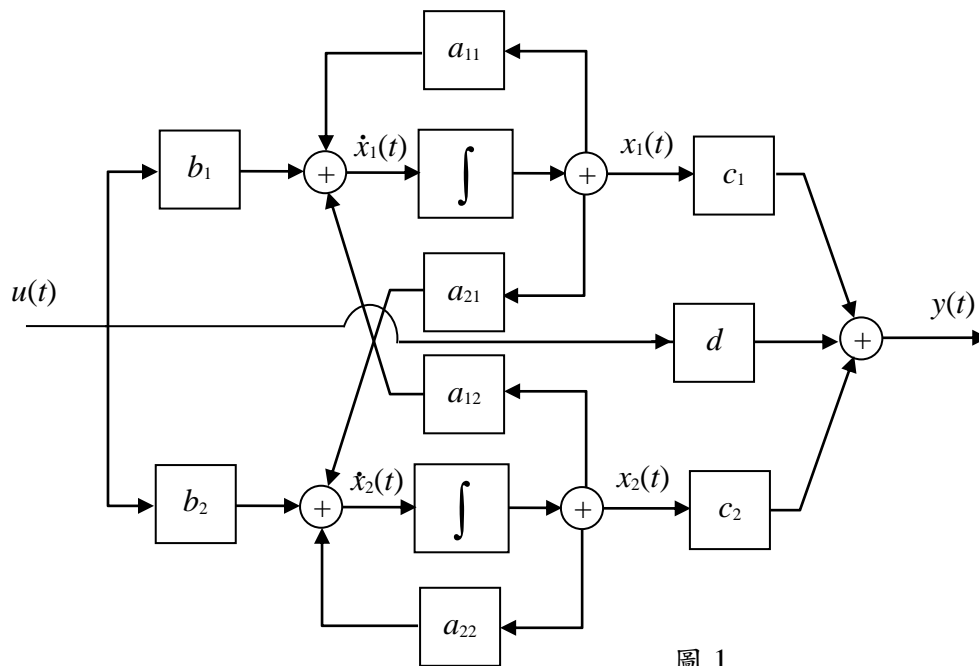


圖 1

最常見的狀態空間描述法是以矩陣型式將(1)~(3)式表為

$$(4) \quad \underbrace{\begin{bmatrix} \dot{x}_1(t) \\ \dot{x}_2(t) \end{bmatrix}}_{\dot{\mathbf{x}}(t)} = \underbrace{\begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} \\ a_{21} & a_{22} \end{bmatrix}}_{\mathbf{A}} \cdot \underbrace{\begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{bmatrix}}_{\mathbf{x}(t)} + \underbrace{\begin{bmatrix} b_1 \\ b_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{b}} u(t), \quad \underbrace{\begin{bmatrix} x_1(0) \\ x_2(0) \end{bmatrix}}_{\mathbf{x}(0)} = \underbrace{\begin{bmatrix} x_{10} \\ x_{20} \end{bmatrix}}_{\mathbf{x}_0}$$

$$(5) \quad y(t) = \underbrace{\begin{bmatrix} c_1 & c_2 \end{bmatrix}}_{\mathbf{c}} \cdot \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{bmatrix} + du(t)$$

亦即

$$(6) \quad \dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{b}u(t), \quad \mathbf{x}(0) = \mathbf{x}_0$$

$$(7) \quad y(t) = \mathbf{c}\mathbf{x}(t) + du(t)$$

其中 $\mathbf{x}(t) = [x_1(t) \ x_2(t)]^T$ 為狀態向量(state vector)，圖 2 所示為矩陣型式之系統方塊圖。

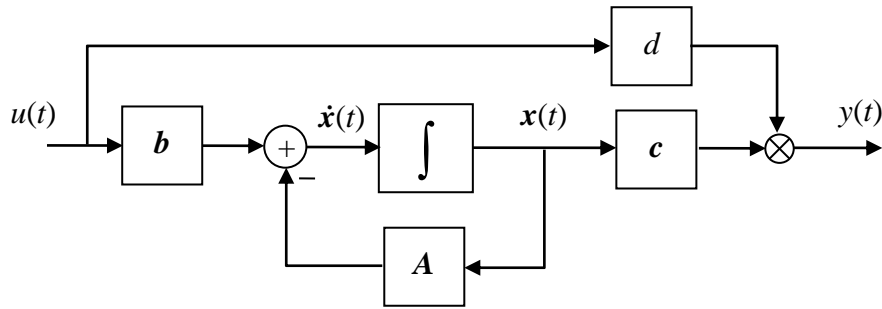


圖 2

根據微分方程原理，求解(6)式可得狀態向量 $\mathbf{x}(t)$ 如下所示：

$$(8) \quad \mathbf{x}(t) = e^{\mathbf{A}t} \mathbf{x}_0 + \int_0^t e^{\mathbf{A}(t-\tau)} \mathbf{b}u(\tau) d\tau$$

代入(7)式後，輸出為

$$(9) \quad y(t) = \mathbf{c}\mathbf{x}(t) + du(t) = \mathbf{c}e^{\mathbf{A}t} \mathbf{x}_0 + \int_0^t \mathbf{c}e^{\mathbf{A}(t-\tau)} \mathbf{b}u(\tau) d\tau + du(t)$$

雖然 $\mathbf{x}(t)$ 與 $y(t)$ 可經由以上兩式求得，但是積分的計算並不容易，目前大都是以模擬軟體做數值運算，其中 MATLAB 就是工程上常用的模擬軟體，以下列之二階系統為例：

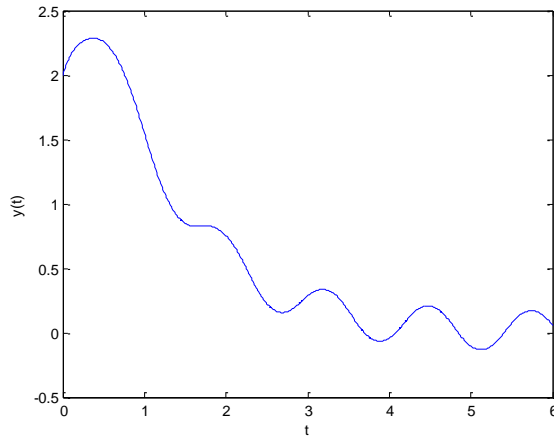
$$\begin{aligned} \dot{x}_1(t) &= x_2(t), & x_1(0) &= 1 \\ \dot{x}_2(t) &= -3x_1(t) - 4x_2(t) + u(t), & x_2(0) &= 0 \\ y(t) &= 2x_1(t) - x_2(t) \end{aligned}$$

其中 $u(t) = \sin(\cos 5t)$ 。

```
=====
Create m-file: second.m
function dx=second(t,x)
dx=zeros(2,1);
dx(1)=x(2);
dx(2)=-3*x(1)-4*x(2)+sin(cos(5*t));

>> % key in the following instructions
```

```
>> [t,x]=ode45(@second,[0:0.01:6],[1 0])
>> y=2*x(:,1)-x(:,2);
>> plot(t,y); xlabel('t'); ylabel('y(t)')
```



接著驗證(8)式中的狀態向量 $\mathbf{x}(t)$ 確實滿足(6)式之狀態方程式，首先 $\mathbf{x}(t)$ 對 t 微分可得

$$(10) \quad \begin{aligned} \dot{\mathbf{x}}(t) &= \left(\frac{d}{dt} e^{At} \right) \mathbf{x}_0 + e^{A(t-t)} \mathbf{b}u(t) + \int_0^t \left(\frac{\partial}{\partial t} e^{A(t-\tau)} \right) \mathbf{b}u(\tau) d\tau \\ &= \left(\frac{d}{dt} e^{At} \right) \mathbf{x}_0 + \mathbf{b}u(t) + \int_0^t \left(\frac{\partial}{\partial t} e^{A(t-\tau)} \right) \mathbf{b}u(\tau) d\tau \end{aligned}$$

此計算利用到 SS01 中所介紹過的”雙變數跑動式積分的微分”，由於

$$(11) \quad \begin{aligned} \frac{d}{dt} e^{At} &= \frac{d}{dt} \left(\mathbf{I} + At + \frac{1}{2!} (At)^2 + \frac{1}{3!} (At)^3 + \dots \right) \\ &= \mathbf{0} + \mathbf{A} + \mathbf{A}^2 t + \frac{1}{2!} \mathbf{A}^3 t^2 + \frac{1}{3!} \mathbf{A}^4 t^3 + \dots \\ &= \mathbf{A} \left(\mathbf{I} + At + \frac{1}{2!} (At)^2 + \frac{1}{3!} (At)^3 + \dots \right) = \mathbf{A} e^{At} \end{aligned}$$

同理可得

$$(12) \quad \frac{\partial}{\partial t} e^{A(t-\tau)} = \mathbf{A} e^{A(t-\tau)}$$

將以上兩式代入(10)式成為

$$(13) \quad \dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A} e^{At} \mathbf{x}_0 + \mathbf{b}u(t) + \mathbf{A} \int_0^t e^{A(t-\tau)} \mathbf{b}u(\tau) d\tau$$

$$\begin{aligned}
&= \mathbf{A} \left(e^{At} \mathbf{x}_0 + \int_0^t e^{A(t-\tau)} \mathbf{b}u(\tau) d\tau \right) + \mathbf{b}u(t) \\
&= \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{b}u(t)
\end{aligned}$$

如(6)式所示，故得證。

若 LTI 系統是以(6)與(7)兩式為數學模式，則一般是利用凱雷-漢米爾頓原理 (Cayley-Hamilton theorem) 來推導所相對應的 ODE-CC。

根據系統矩陣 $\mathbf{A} = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} \\ a_{21} & a_{22} \end{bmatrix}$ 求得相對應的特徵多項式如下：

$$(14) \quad p(\lambda) = |\lambda \mathbf{I} - \mathbf{A}| = \begin{vmatrix} \lambda - a_{11} & -a_{12} \\ -a_{21} & \lambda - a_{22} \end{vmatrix}$$

亦即

$$(15) \quad p(\lambda) = \lambda^2 + \alpha_1 \lambda + \alpha_0$$

其中 $\alpha_1 = -(a_{11} + a_{22})$ ， $\alpha_0 = a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21}$ ，根據凱雷-漢米爾頓原理可知

$$(16) \quad p(\mathbf{A}) = \mathbf{A}^2 + \alpha_1 \mathbf{A} + \alpha_0 \mathbf{I} = \mathbf{0}$$

接著參考(15)式之型式寫出相對應之數學式：

$$(17) \quad \ddot{y}(t) + \alpha_1 \dot{y}(t) + \alpha_0 y(t)$$

其中

$$(18) \quad y(t) = \mathbf{c}\mathbf{x}(t) + du(t)$$

$$(19) \quad \dot{y}(t) = \mathbf{c}\dot{\mathbf{x}}(t) + d\dot{u}(t) = \mathbf{c}\mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{c}\mathbf{b}u(t) + d\dot{u}(t)$$

$$(20) \quad \begin{aligned} \ddot{y}(t) &= \mathbf{c}\mathbf{A}\dot{\mathbf{x}}(t) + \mathbf{c}\mathbf{b}\dot{u}(t) + d\ddot{u}(t) \\ &= \mathbf{c}\mathbf{A}^2\mathbf{x}(t) + \mathbf{c}\mathbf{A}\mathbf{b}u(t) + \mathbf{c}\mathbf{b}\dot{u}(t) + d\ddot{u}(t) \end{aligned}$$

代入(17)式可得

$$(21) \quad \begin{aligned} \ddot{y}(t) + \alpha_1 \dot{y}(t) + \alpha_0 y(t) &= \mathbf{c}(\mathbf{A}^2 + \alpha_1 \mathbf{A} + \alpha_0 \mathbf{I})\mathbf{x}(t) + d\ddot{u}(t) \\ &\quad + (\mathbf{c}\mathbf{b} + \alpha_1 d)\dot{u}(t) + (\mathbf{c}\mathbf{A}\mathbf{b} + \alpha_1 \mathbf{c}\mathbf{b} + \alpha_0 d)u(t) \end{aligned}$$

由凱雷-漢米爾頓原理可知 $\mathbf{A}^2 + \alpha_1 \mathbf{A} + \alpha_0 \mathbf{I} = \mathbf{0}$ ，因此

$$(22) \quad \ddot{y}(t) + \alpha_1 \dot{y}(t) + \alpha_0 y(t) = \beta_2 \ddot{u}(t) + \beta_1 \dot{u}(t) + \beta_0 u(t)$$

其中 $\beta_2 = d$, $\beta_1 = \mathbf{cb}$, $\beta_0 = \mathbf{cAb} + \alpha_1 \mathbf{cb} + \alpha_0 d$, 此式就是描述輸出 $y(t)$ 與輸入 $u(t)$ 之關係的 ODE-CC 。