1.7 证明相似矩阵有相同的特征多项式和相同的特征值。提示:应用公式 det AB = det A det B。

1.8 设 A 是 n 阶实方阵,如果存在 n 维实向量 b 使得 b,Ab,…, $A^{n-1}b$ 彼此线线性无关,且 $A^{n}b$ $+\alpha_{n-1}A^{n-1}b+\alpha_{n-2}A^{n-2}b+\cdots+\alpha_{1}Ab+\alpha_{0}b=0$,则 A 相对于基 $E=(b,Ab,\cdots,A^{n-1}b)$ 的表达式为 \overline{A}

$$\bar{A} = \begin{bmatrix} 0 & & -\alpha_0 \\ 1 & \cdot & -\alpha_1 \\ & \cdot & \cdot \\ & & 1 & -\alpha_{n-1} \end{bmatrix}$$

我性变换在不同基下的矩阵

(点, A点, ··· A*-b,) = (e, e, ··· c,) · T 即 E=I·T=T

∴ 从自然基列 新基区的过渡矩阵 印分 E.

∴
$$A = E^{-1}AE$$
 (运用申月70 定理 6.3.1)

「「 EA = AE.

EA = (点, A点, ··· A*-b,) (1. -\alpha, \dangle -\al

1.11 求下面矩阵的 Jordan 形矩阵

$$A_1 = \begin{bmatrix} 1 & 4 & 10 \\ 0 & 2 & 0 \\ 0 & 0 & 3 \end{bmatrix}, \qquad A_4 = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 4 & -4 & -3 & 4 \end{bmatrix},$$

1.11 法一: 无需求变换矩阵《及尽》 按照几何重数判断若尔当的形面 对应于某一特征值的几何重数"= 该特征值的苦尔当块数 = 线性无关的特征向量数 m; =dim(x) = n-rank (λ:[-A) 为 (λ: I-A) x = 0, 约解空间的维数 1 PA(A)=de+ (AI-A)= (A-1)(A-2)(A-3) A.有3个互不相等的特征根,即入二一、入2二2、入3二3、 P180 引理 6.5.1 不同特征值的特征向是线性无关 P181 定理 6.5.1 n阶 叠阵相似于对角矩阵的 充要条件为有小个线性无关的 特征向是。 : A,可对角化 其若尔当标准型为 (λ=2对应约 几何重数 m=1·n-rank (2I-A)= 4-3=1 → -块称多块 · 和 A4的若尔当标准形为 (一)21

法二: 求出变换矩阵Q

对于 $\lambda = 2$ 的特征值,其代数重数u = 2,由($\lambda I - A_4$)q = 0计算其对应的特征向量

$$q_3 = \begin{bmatrix} 1 \\ 2 \\ 4 \\ 8 \end{bmatrix}$$
, 计算出一个特征向量,即几何重数 $\xi = 1 < u = 2$, 个数小于代数重数,

即标准型中存在一个 $\lambda = 2$ 对应的约当块,约当块的阶数即 $\lambda = 2$ 的指数 $\eta = 2$.

注意 $\operatorname{rank}(A_4-2I)=3$,才能得出标准型为 Λ_4

可以利用P18的1.68式计算 $\lambda = 2$ 的广义特征向量 q_4 ,由($\lambda I - A_4$) $q_4 = q_3 \Rightarrow$

$$\therefore \Lambda_4 = Q^{-1}A_4Q = \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \\ 2 \end{bmatrix}$$
 注:若由 $(\lambda I - A_4)q = 0$ 计算出其对应有两个互不相关的的特征向量的特征值对应有两个约当块,其约当标准型为 $\Lambda_4 = \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \\ 2 \end{bmatrix}$

注: 若由 $(\lambda I - A_{\lambda})q = 0$ 计算出其对应有两个互不相关的的特征向量,则说明 $\lambda = 2$

的特征值对应有两个约当块,其约当标准型为
$$\Lambda_4$$
 = $\begin{bmatrix} 1 & -1 & \\ & 2 & \\ & 2 & \end{bmatrix}$

1.12 证明 Vandermonde 矩阵

$$\begin{bmatrix} 1 & 1 & \cdots & 1 \\ \lambda_1 & \lambda_2 & \cdots & \lambda_n \\ \lambda_1^2 & \lambda_2^2 & \cdots & \lambda_n^2 \\ \vdots & \vdots & & \vdots \\ \lambda_1^{n-1} & \lambda_2^{n-1} & \cdots & \lambda_n^{n-1} \end{bmatrix}$$

的行列式等于

$$\prod_{1 \le i \le k} (\lambda_i - \lambda_i)$$

线代102页

得

例4.3.11

例 4.3.11 计算 Vandermonde 行列式

解法一 从行列式的第n列开始至第2列,依次把各列减去前一列的 a_n 倍,

$$\Delta_{n}(a_{1}, a_{2}, \dots, a_{n}) = \begin{vmatrix} 1 & a_{1} - a_{n} & \cdots & a_{1}^{n-2}(a_{1} - a_{n}) \\ \vdots & \vdots & & \vdots \\ 1 & a_{n-1} - a_{n} & \cdots & a_{n-1}^{n-2}(a_{n-1} - a_{n}) \\ 1 & 0 & \cdots & 0 \end{vmatrix}$$

$$= (-1)^{n-1} \begin{vmatrix} a_{1} - a_{n} & a_{1}(a_{1} - a_{n}) & \cdots & a_{1}^{n-2}(a_{1} - a_{n}) \\ a_{2} - a_{n} & a_{2}(a_{2} - a_{n}) & \cdots & a_{2}^{n-2}(a_{2} - a_{n}) \\ \vdots & \vdots & & \vdots \\ a_{n-1} - a_{n} & a_{n-1}(a_{n-1} - a_{n}) & \cdots & a_{n-1}^{n-2}(a_{n-1} - a_{n}) \end{vmatrix}$$

$$= \prod_{i=1}^{n-1} (a_{n} - a_{i}) \cdot \Delta_{n-1}(a_{1}, a_{2}, \dots, a_{n-1}).$$

易知 $\Delta_1 = 1, \Delta_2(a_1, a_2) = a_2 - a_1$. 利用数学归纳法可得

$$\Delta_n(a_1, a_2, \cdots, a_n) = \prod_{1 \leqslant i < j \leqslant n} (a_j - a_i).$$

法二: $\lambda_2 - \lambda_1$ $\lambda_3 - \lambda_1$ $\lambda_4 - \lambda_1 - \lambda_n - \lambda_1$ 从第2行,每行减第一行×入, V 0 $\lambda_2-\lambda_1$ $\lambda_3-\lambda_1$ $\lambda_4-\lambda_1$ $\lambda_{n-\lambda_1}$ 0 (λ3-λ) U3-λ) * *

1.13 证明矩阵

的特征多项式 det(sI-A)有下面表达式

$$\Delta(s) = \det(sI - A) = s^{n} + \alpha_{n-1}s^{n-1} + \alpha_{n-2}s^{n-2} + \cdots + \alpha_{2}s^{2} + \alpha_{1}s + \alpha_{0}$$

如果 $s=\lambda_1$ 是 A 的特征值,即 $\Delta(\lambda_1)=0$,则

$$\begin{bmatrix} 1 \\ \lambda_1 \\ \lambda_1^2 \\ \vdots \\ \lambda_1^{n-1} \end{bmatrix}$$

是伴随特征值入的特征向量。

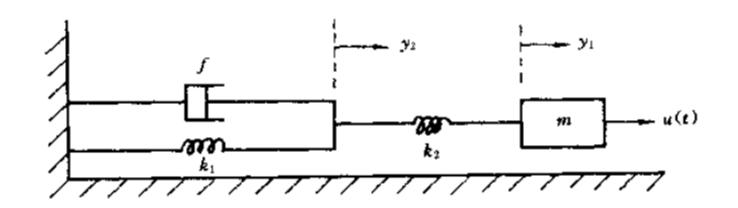
1.14 证明习题 1.13 中矩阵 A 非奇异的充要条件是 α \neq 0, 并且 A 的逆如下

内容回顾:

- 1. 状态的定义: 不要最少
- 2. 状态空间模型:系统矩阵,输入(控制)矩阵,输出矩阵,直传矩阵,注意:只有线性系统可以写成矩阵表达形式;当然对于非线性系统,显然不能写成矩阵表达的形式。
- 3. 对于状态空间的建模问题:选取状态变量一般要写成一阶微分方程的形式,因此在实际物理系统中,状态变量一般选取积分/储能器件

- 4. 给微分方程求状态空间模型:直接先求 Laplace 变换,再根据传递 函数直接写出能控能观标准型,或者串并联实现等等即可,尤其是 带有控制量微分的情形
- 5. 对于给出框图求解状态空间模型的,直接把每个一阶滤波器件的 输出设置为状态变量即可求解,简单方便;
- 6. 对于竖立的弹簧阻尼系统,在建模时不需要额外考虑重力问题,假 设是从平衡位置开始的即可,因为是线性系统。

2.1 试列写出图题 2.1 中机械系统输入-输出描述式和状态空间描述式,其中 f 是缓冲器的粘滞 摩擦系数, k_1 和 k_2 分别为弹簧的弹性系数,m 为质量, y_1 和 y_2 表示位移为输出量,u(t) 为外力。



2.1 解:列出力学方程:
$$\begin{cases} m\ddot{y}_1 = u - k_2(y_1 - y_2) \\ k_2(y_1 - y_2) = f \dot{y}_2 + k_1 y_2 \end{cases}$$

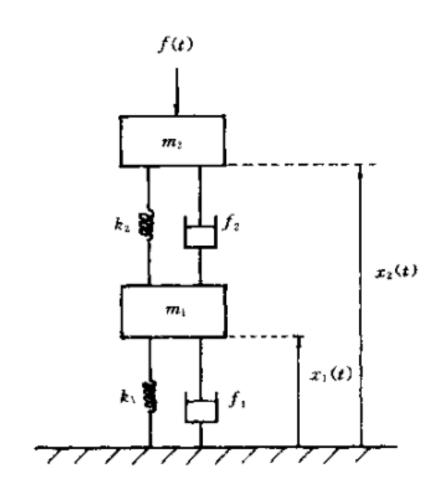
令 $x_1 = y_1$, $x_2 = \dot{y}_1$, $x_3 = y_2$, 则状态空间方程为:

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ -\frac{k_2}{m} & 0 & \frac{k_2}{m} \\ \frac{k_2}{f} & 0 & -\frac{k_1 + k_2}{f} \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{m} \\ 0 \end{bmatrix} u$$

$$\begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x},$$

输入输出描述式:
$$y(s) = \begin{bmatrix} y_1(s) \\ y_2(s) \end{bmatrix} = \frac{k_1 + k_2 + fs}{ms^2(k_1 + k_2 + fs) + k_2 fs + k_1 k_2} u(s)$$

2.2 试列写出图题 2.2 中机械系统的输入-输出描述式和状态空间描述式。和题 2.1 一样, f_1 和 f_2 分别是两个缓冲器的粘滞摩擦系数, k_1 和 k_2 分别为两个弹簧的弹性系数, m_1 和 m_2 分别为两个物体的质量,f(t) 为外力,以两个物体的位移作为输出量。



2.2 解:列出力学方程:
$$\begin{cases} m_1\ddot{x}_1 = k_2(x_2 - x_1) + f_2(\dot{x}_2 - \dot{x}_1) - k_1x_1 - f_1\dot{x}_1 \\ m_2\ddot{x}_2 = -k_2(x_2 - x_1) - f_2(\dot{x}_2 - \dot{x}_1) - f \end{cases}$$

令 $\bar{x}_1=x_1$, $\bar{x}_2=\dot{x}_1$, $\bar{x}_3=x_2$, $\bar{x}_4=\dot{x}_2$,u=f,则状态空间方程为:

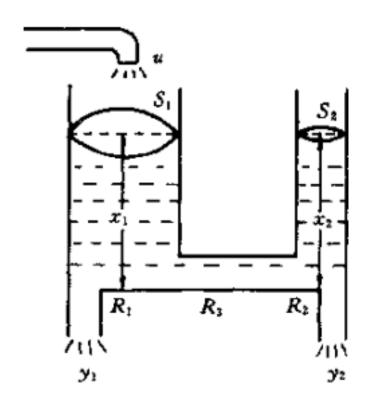
$$\dot{\overline{\mathbf{x}}} = \begin{bmatrix}
0 & 1 & 0 & 0 \\
-\frac{k_1 + k_2}{m_1} & -\frac{f_1 + f_2}{m_1} & \frac{k_2}{m_1} & \frac{f_2}{m_1} \\
0 & 0 & 0 & 1 \\
\frac{k_2}{m_2} & \frac{f_2}{m_2} & -\frac{k_2}{m_2} & -\frac{f_2}{m_2} \\
\end{bmatrix} \overline{\mathbf{x}} + \begin{bmatrix}
0 \\
0 \\
0 \\
\frac{1}{m_2}
\end{bmatrix} u$$

$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \overline{\mathbf{x}}$$

输入输出描述式:

$$y(s) = \begin{bmatrix} y_1(s) \\ y_2(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{k_2 + f_2 s}{(f_2 s + k_2)^2 - [m_1 s^2 + (f_1 + f_2) s + k_1 + k_2] (m_2 s^2 + f_2 s + k_2)} \\ \frac{m_1 s^2 + (f_1 + f_2) s + k_1 + k_2}{(f_2 s + k_2)^2 - [m_1 s^2 + (f_1 + f_2) s + k_1 + k_2] (m_2 s^2 + f_2 s + k_2)} \end{bmatrix} u(s)$$

2.5 图题 2.5 为两个水槽及连通管示意图。已知水槽 1 的断面积为 s_1 ,水位为 x_1 ,水槽 2 的断面积为 s_2 ,水位为 x_2 , R_1 、 R_2 和 R_3 分别为三条管道的阻力,u 为单位时间的注入量, y_1 和 y_2 为两条管道各自的单位时间流出量,求以 x_1 , x_2 为状态变量的状态方程,和单位时间总流出量为输出 y 的输出方程。提示: $y_i = x_i/R_i$, i = 1, 2, 3。

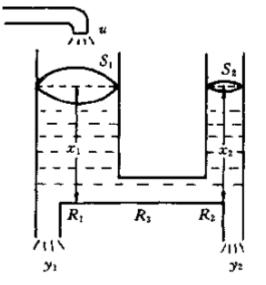


2.5 解: 模型方程:

$$\begin{cases} S_1\dot{x}_1 = u - y_1 - y_3 = u - \frac{x_1}{R_1} - \frac{x_1 - x_2}{R_3} \\ S_2\dot{x}_2 = y_3 - y_2 = \frac{x_1 - x_2}{R_3} - \frac{x_2}{R_2} \\ y = y_1 + y_2 \end{cases} , 则状态空间方程为:$$

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{S_1} \left(\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_3}\right) & \frac{1}{S_1 R_3} \\ \frac{1}{S_2 R_3} & -\frac{1}{S_2} \left(\frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3}\right) \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} \frac{1}{S_1} \\ 0 \end{bmatrix} u$$

$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} \frac{1}{R_1} & \frac{1}{R_2} \\ 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}$$



2.6 根据下列系统的输入-输出描述式导出它们的状态空间描述式

(a)
$$y(t)+5y(t)+6y(t)=u(t)$$

(b)
$$y(t)+2y(t)+y(t)=u(t)+3u(t)$$

(c)
$$\dot{y}_1(t) + 3\dot{y}_1(t) + y_2(t) = 2\dot{u}_1(t) + 3u_2(t) + \dot{u}_2(t)$$

 $\dot{y}_2(t) + 4\dot{y}_2(t) + y_1(t) = \dot{u}_2(t) + 3u_1(t)$

(d)
$$m_1 \ddot{y}_1(t) + 2ky_1(t) - ky_2(t) = u(t)$$

 $m_2 \ddot{y}_2(t) + 2ky_2(t) - ky_1(t) = 0$
(e) $\ddot{y}_1(t) + e^{-t^2}y(t) + e^ty(t) = u(t)$

2.6 解: (a) $x_1 = y, x_2 = \dot{y}, 则状态空间方程为$

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -6 & -5 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}$$

(b) y(t)+2y(t)+y(t)=u(t)+3u(t)

DATE

2.6 輸入函数有子校

(b) 病也核
$$L_{ap}/ace$$
 安保 $S^2\hat{g}(s) + 2S\hat{g}(s) + \hat{g}(s) = S\hat{u}(s) + 3\hat{u}(s)$

(b) 病也核 L_{ap}/ace 安保 $S^2\hat{g}(s) + 2S\hat{g}(s) + \hat{g}(s) = S\hat{u}(s) + 3\hat{u}(s)$

(c) $\frac{\hat{g}(s)}{|s|} = \frac{\hat{g}(s)}{|s|} = \frac{S+3}{|s|^2+2s+1}$

(c) $\hat{g}(s) = \frac{1}{|s|^2+2s+1}\hat{u}(s)$ 即 $S^2\hat{v}(s) + 2S\hat{v}(s) + \hat{v}(s) = \hat{u}(s)$

(d) $\hat{g}(s) = \frac{1}{|s|^2+2s+1}\hat{u}(s)$ 即 $S^2\hat{v}(s) + 2S\hat{v}(s) + \hat{v}(s) = \hat{u}(s)$

(e) $\hat{g}(s) = \frac{1}{|s|^2+2s+1}\hat{u}(s)$ 即 $S^2\hat{v}(s) + 2S\hat{v}(s) + \hat{v}(s) = \hat{u}(s)$

(f) $\hat{g}(s) = \frac{1}{|s|^2+2s+1}\hat{u}(s)$ 中 $S^2\hat{v}(s) + 2S\hat{v}(s) + \hat{v}(s) = \hat{u}(s)$ 中 $S^2\hat{v}(s) + \hat{v}(s) = \hat{v}(s)$ 中 $S^2\hat{v}(s) + \hat{v}(s) = \hat{v}(s$

(c)
$$\dot{y}_1(t) + 3\dot{y}_1(t) + y_2(t) = 2\dot{u}_1(t) + 3u_2(t) + \dot{u}_2(t)$$

 $\dot{y}_2(t) + 4\dot{y}_2(t) + y_1(t) = \dot{u}_2(t) + 3u_1(t)$

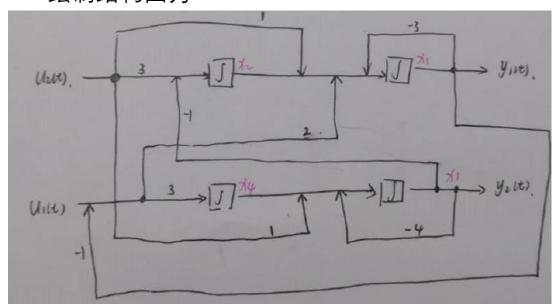
• 方法1: 利用传递函数求状态空间方程:

做拉式变换: ↩

$$y_1(s) = \frac{2s^3 + 8s^2 - 3}{s^4 + 7s^3 + 12s^2 - 1}u_1(s) + \frac{s^3 + 7s^2 + 11s}{s^4 + 7s^3 + 12s^2 - 1}u_2(s)$$

• 方法2: 利用动态结构图求状态空间方程:

• 绘制结构图为



依据图中的状态选取,可以构造状态空间方程为:

$$\dot{x} = \begin{pmatrix} 3 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -1 & 0 \\ 0 & 0 & -4 & 1 \\ -1 & 0 & 0 & 0 \end{pmatrix} x + \begin{pmatrix} 2 & 1 \\ 0 & 3 \\ 1 & 0 \\ 3 & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} u_1 \\ u_2 \end{pmatrix}$$

$$y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} x$$

• 方法3: 直接找合适状态来求状态空间方程:

选取状态变量为:

$$x = \begin{bmatrix} y_1 \\ \dot{y_1} - 2u_1 - u_2 \\ y_2 \\ \dot{y_2} - u_2 \end{bmatrix}, \quad \emptyset: \quad \dot{x} = \begin{bmatrix} \dot{y_1} \\ \ddot{y_1} - 2\dot{u}_1 - \dot{u}_2 \\ \ddot{y_2} \\ \ddot{y_2} - \dot{u}_2 \end{bmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & -3 & -1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ -1 & 0 & 0 & -4 \end{pmatrix} \\ x + \begin{pmatrix} 2 & 1 \\ -6 & 0 \\ 0 & 1 \\ 3 & 4 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} u_1 \\ u_2 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ x + \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 1 \\ 3 & 4 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} u_1 \\ u_2 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ x + \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ x + \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix} \\ y = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{pmatrix}$$

(d) 令
$$x_1 = y_1$$
, $x_2 = \dot{y}_1$, $x_3 = y_2$, $x_4 = \dot{y}_2$, 则状态空间方程为:

(d)
$$m_1 \ddot{y}_1(t) + 2ky_1(t) - ky_2(t) = u(t)$$

 $m_2 \ddot{y}_2(t) + 2ky_2(t) - ky_1(t) = 0$
(e) $\ddot{y}_1(t) + e^{-t^2} \dot{y}(t) + e^t \dot{y}(t) = u(t)$

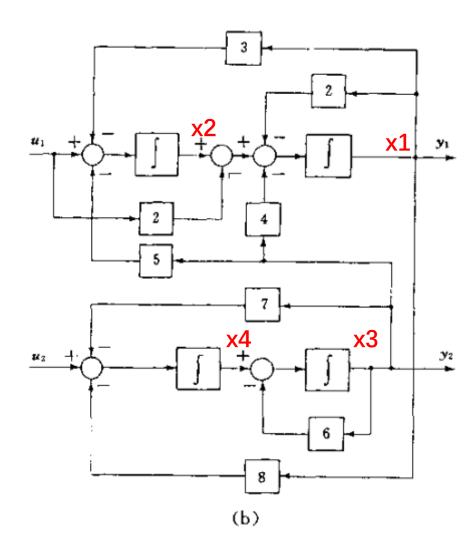
$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ -\frac{2k}{m_1} & 0 & \frac{k}{m_1} & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ \frac{k}{m_2} & 0 & -\frac{2k}{m_2} & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{m_1} \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} u$$

$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}$$

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -e^t & -e^{-t^2} \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}$$

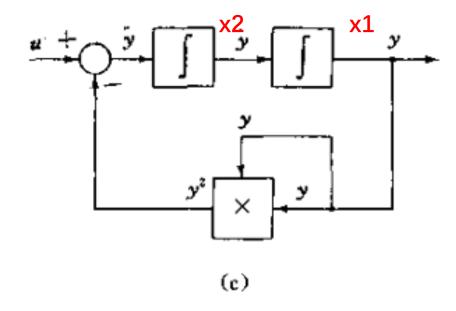
2.7 根据图题 2.7 中系统的模拟框图写出它们的动态方程。



(b)选积分号后面的状态为 X₁, X₂, X₃, X₄ (顺序不同影响结果,

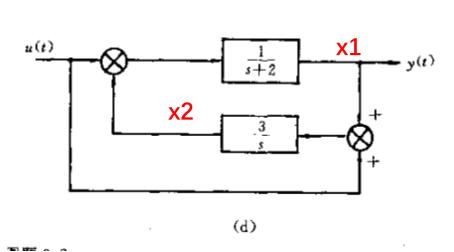
$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} -2 & 1 & -4 & 0 \\ -3 & 0 & -5 & 0 \\ 0 & 0 & -6 & 1 \\ -8 & 0 & -7 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} -2 & 0 \\ 1 & 0 \\ 0 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} u$$

$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}$$



(c)非线性方程:

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = u - x_1^2 \end{cases} \quad \mathbf{y} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}$$



(d)方法一: 先求传递函数 $G(s) = \frac{s+3}{s^2+2s-3}$, 由上面的方法写出状态空间方程:

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 3 & -2 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} 3 & 1 \end{bmatrix} x$$

接减号时, 也可以
$$G(s) = \frac{s-3}{s^2 + 2s + 3}$$

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -3 & -2 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} -3 & 1 \end{bmatrix} x$$

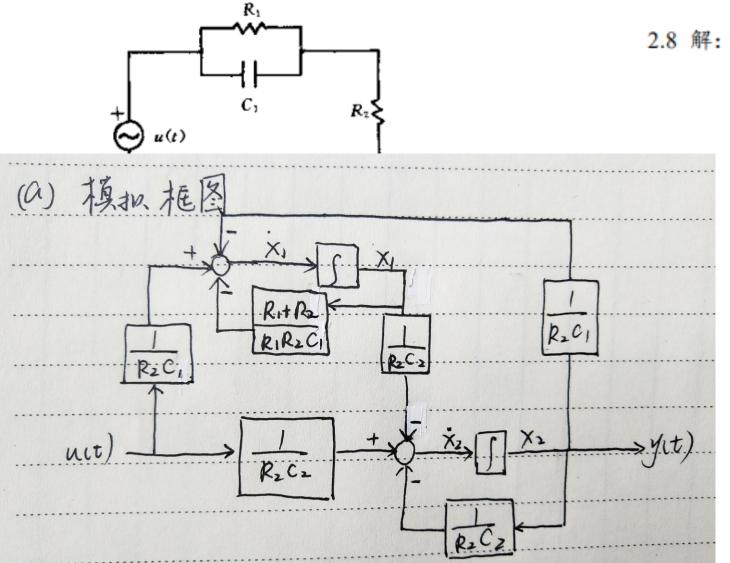
方法二: 选取 1/(s+2)和 3/s 后面为变量 x1 和 x2

设
$$\begin{cases} (u+x_2)\cdot\frac{1}{s+2}=x_1\Rightarrow sx_1=-2x_1+x_2+u\\ \frac{3}{s}\cdot(x_1+u)=x_2\Rightarrow sx_2=3x_1+3u \end{cases}, 则状态空间方程可为:$$

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} -2 & 1 \\ 3 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 1 \\ 3 \end{bmatrix} \mathbf{u}$$

$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}$$

2.8 试导出图题 2.8 中电路的状态方程并画出其模拟框图。注意,图题 2.8(c)中 k 表示理想电压放大器,即 $v_2 = kv_1$,输入阻抗无限大,输出阻抗为零。

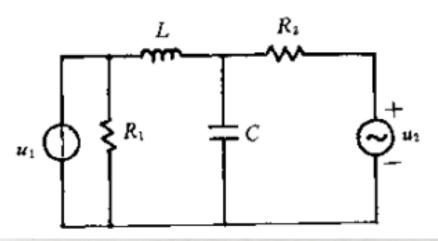


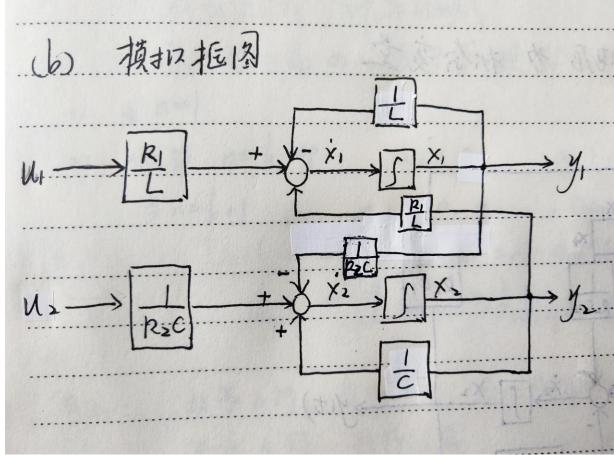
2.8 解: (a)设C₁, C₂两端电压为x₁, x₂, 如图, 列出模型方

$$\begin{cases} c_1 \dot{x}_1 + \frac{x_1}{R_1} = c_2 \dot{x}_2 \\ u = x_1 + x_2 + R_2 c_2 \dot{x}_2 \end{cases}, \text{ \mathbb{K} \mathbb{Z} in \mathbb{Z} in \mathbb{Z} in \mathbb{Z} in \mathbb{Z}.}$$

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} -\frac{R_1 + R_2}{R_1 R_2 c_1} & -\frac{1}{R_2 c_1} \\ -\frac{1}{R_2 c_2} & -\frac{1}{R_2 c_2} \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} \frac{1}{R_2 c_1} \\ \frac{1}{R_2 c_2} \end{bmatrix} u$$

$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} -1 & 0 \end{bmatrix} x + u$$

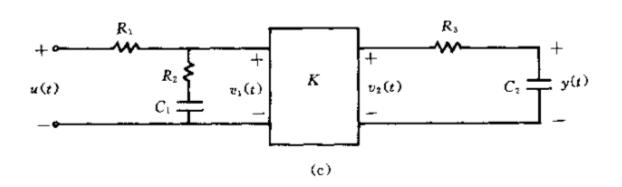


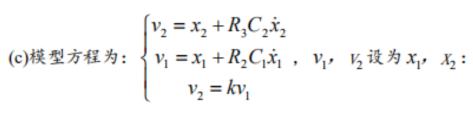


(b) 设C, L上电压和电流分别为 x_1 , x_2 ,

$$\begin{cases} R_1(x_2-u_1)+L\dot{x}_2+x_1=0\\ \frac{1}{R_2}(u_2-x_1)+x_2=C\dot{x}_1 \end{cases}, \ \ \text{**\&2\,infall}$$

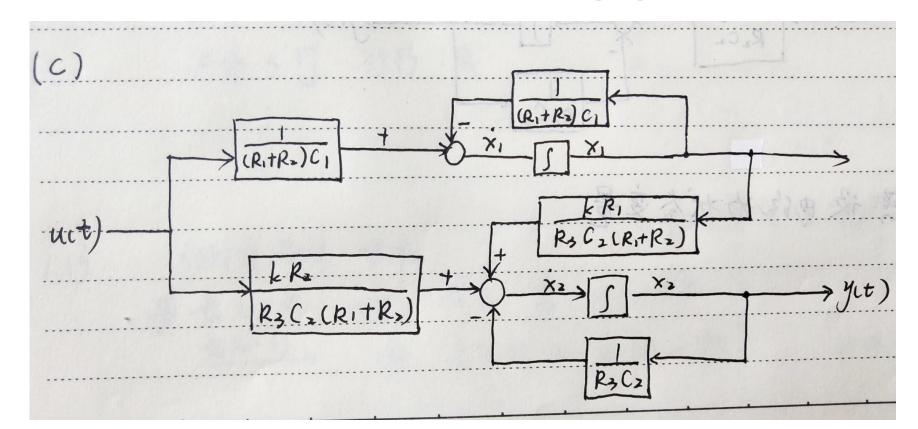
$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{R_2 C} & \frac{1}{C} \\ -\frac{1}{L} & -\frac{R_1}{L} \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} 0 & \frac{1}{R_2 C} \\ \frac{R_1}{L} & 0 \end{bmatrix} u$$





$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} -\frac{1}{(R_1 + R_2)C_1} & 0\\ \frac{kR_1}{R_3(R_1 + R_2)C_2} & -\frac{1}{R_3C_2} \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} \frac{1}{(R_1 + R_2)C_1} \\ \frac{kR_2}{R_3(R_1 + R_2)C_2} \end{bmatrix} u$$

$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} \mathbf{x}$$



2.9 设某人第 k 月初在银行存款总数为 x(k)。第 k 月取款为 t(k),存款为 s(k)。试写出描述他存款情况的差分方程。

2.9
$$M: x(k+1) = x(k) - t(k) + s(k)$$

2.10 已知离散系统的输入-输出描述式如下:

$$y_1(k+3) + 6[y_1(k+2) - y_3(k+2)] + 2y_1(k+1) + y_2(k+1) + y_1(k) - 2y_3(k) = u_1(k) + u_2(k+1)$$

$$y_2(k+2) + 3y_2(k+1) - y_1(k+1) + 5y_2(k) + y_3(k)$$

$$= u_1(k) + u_2(k) + u_3(k)$$

$$y_3(k+1) + 2y_3(k) - y_2(k) = u_3(k) - u_2(k) + 7u_3(k+1)$$

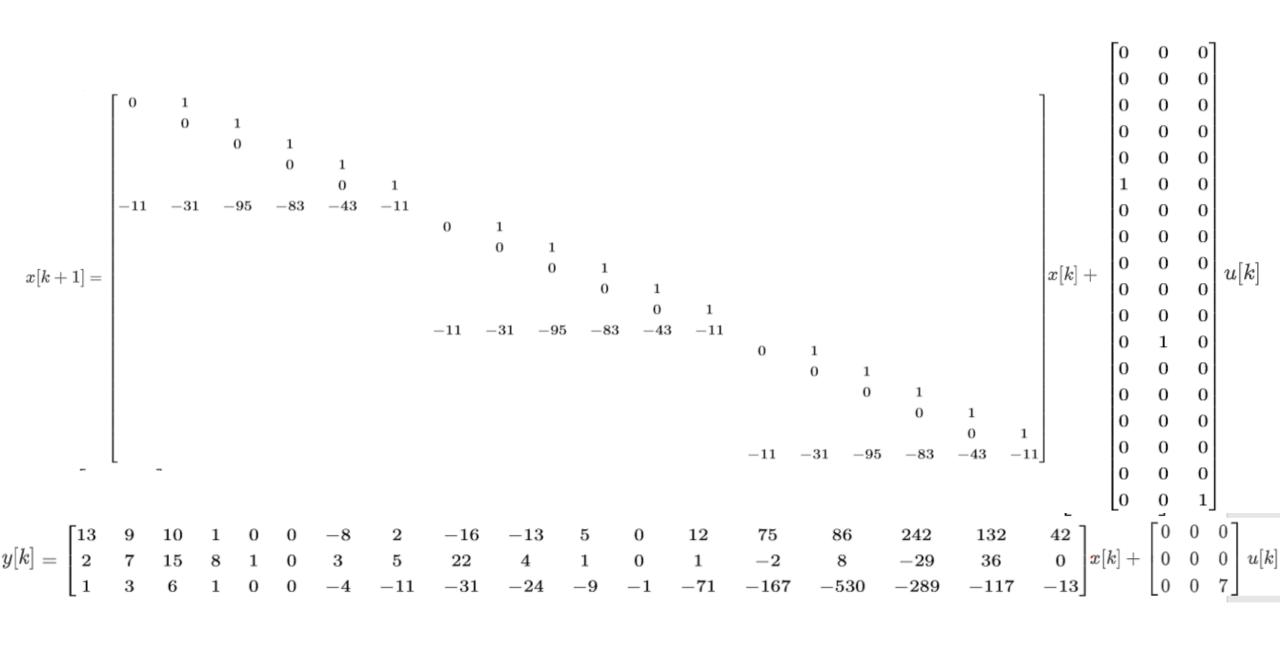
应用单位延迟器、乘法器和加法器组成这一离散系统的仿真系统,挑选状态变量写出它的状态空间描述式。

2.10

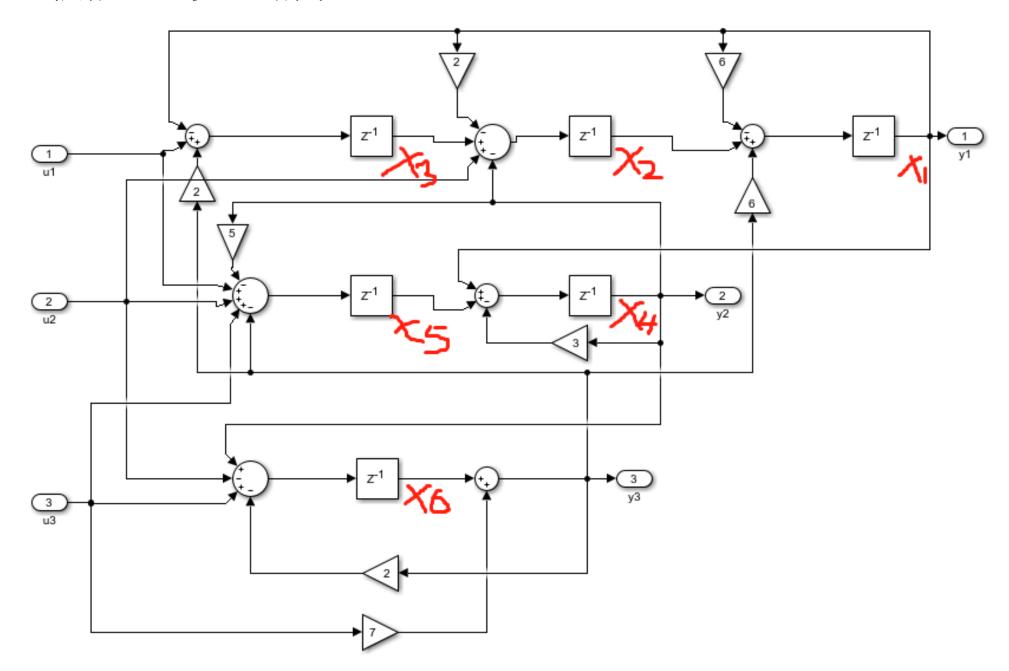
2.10

法一: 做z变换

$$\begin{aligned} y_1(z)(z^3 + 6z^2 + 2z + 1) + zy_2(z) + y_3(z)(-6z^2 - 2) &= u_1 + zu_2 \\ -zy_1(z) + y_2(z)(z^2 + 3z + 5) + y_3(z) &= u_1 + u_2 + u_3 \\ -y_2(z) + y_3(z)(z + 2) &= -u_2 + (1 + 7z)u_3 \end{aligned} \\ \Rightarrow \\ y_1(z) &= \frac{(z^3 + 10z^2 + 9z + 13)u_1 + (-5z^4 - 13z^3 - 16z^2 + 2z - 8)u_2 + (42z^5 + 132z^4 + 242z^3 + 86z^2 + 75z + 12)u_3}{z^6 + 11z^5 + 43z^4 + 83z^3 + 95z^2 + 31z + 11} \\ y_2(z) &= \frac{(z^4 + 8z^3 + 15z^2 + 7z + 2)u_1 + (z^4 + 4z^3 + 22z^2 + 5z + 3)u_2 + (36z^4 - 29z^3 + 8z^2 - 2z + 1)u_3}{z^6 + 11z^5 + 43z^4 + 83z^3 + 95z^2 + 31z + 11} \\ y_3(z) &= \frac{(z^3 + 6z^2 + 3z + 1)u_1 + (-z^5 - 9z^4 - 24z^3 - 31z^2 - 11z - 4)u_2 + (-13z^5 - 117z^4 - 289z^3 - 530z^2 - 167z - 71)u_3}{z^6 + 11z^5 + 43z^4 + 83z^3 + 95z^2 + 31z + 11} u_1 \\ v_2 &= \frac{1}{z^6 + 11z^5 + 43z^4 + 83z^3 + 95z^2 + 31z + 11} u_2 \\ v_3 &= \frac{1}{z^6 + 11z^5 + 43z^4 + 83z^3 + 95z^2 + 31z + 11} u_2 \\ v_3 &= \frac{1}{z^6 + 11z^5 + 43z^4 + 83z^3 + 95z^2 + 31z + 11} u_3 \\ x &= \left[v_1 \cdot \dot{v}_1 \cdot \ddot{v}_1 \cdot \dot{v}_1^{(9)} \cdot v_1^{(9)} \cdot v_1^{(9)} \cdot v_2 \cdot \dot{v}_2 \cdot \ddot{v}_2 \cdot v_2^{(9)} \cdot v_2^{(9)} \cdot v_3^{(9)} \cdot v_3^{(9)} \cdot v_3^{(9)} \cdot v_3^{(9)} \cdot v_3^{(9)} \right]^T \end{aligned}$$



法二: 根据题目要求画出结构图:



• 根据结构图可得:

补充:求相似变换使如下矩阵等价为约当规 范型和模式规范型

```
      0
      1
      0
      0

      0
      0
      1
      0

      0
      0
      0
      1

      1
      0
      0
      0
```