现代控制理论

船海 闫鹏 201430110059

第一题

已知
$$A = \begin{pmatrix} 1 & 0 & -1 \\ 0 & -2 & 0 \\ -1 & 0 & 2 \end{pmatrix}$$
, $B = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix}$, $C = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \end{pmatrix}$.
$$G(s) = C(sI - A)^{-1}B$$
, 且 $(sI - A) = \begin{pmatrix} s - 1 & 0 & 1 \\ 0 & s + 2 & 0 \\ 1 & 0 & s - 2 \end{pmatrix}$

通过初等函数法求逆矩阵

$$\begin{pmatrix} s-1 & 0 & 1 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & s+2 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & s-2 & 0 & 0 & 1 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & \frac{s-2}{s^2-3s+1} & 0 & -\frac{1}{s^2-3s+1} \\ 0 & 1 & 0 & 0 & \frac{1}{s+2} & 0 \\ 0 & 0 & 1 & -\frac{1}{s^2-3s+1} & 0 & \frac{s-1}{s^2-3s+1} \end{pmatrix}$$

故逆矩阵
$$(sI-A)^{-1} = \begin{pmatrix} \frac{s-2}{s^2-3s+1} & 0 & -\frac{1}{s^2-3s+1} \\ 0 & \frac{1}{s+2} & 0 \\ -\frac{1}{s^2-3s+1} & 0 & \frac{s-1}{s^2-3s+1} \end{pmatrix}$$

故逆矩阵
$$(sI-A)^{-1}=\left(egin{array}{cccc} rac{s-2}{s^2-3\,s+1} & 0 & -rac{1}{s^2-3\,s+1} \\ 0 & rac{1}{s+2} & 0 \\ -rac{1}{s^2-3\,s+1} & 0 & rac{s-1}{s^2-3\,s+1} \end{array}
ight)$$

$$G(s)=C(sI-A)^{-1}B=\left(egin{array}{ccccc} 1 & 0 & 0 \end{array}\right)\left(egin{array}{cccc} rac{s-2}{s^2-3\,s+1} & 0 & -rac{1}{s^2-3\,s+1} \\ 0 & rac{1}{s+2} & 0 \\ -rac{1}{s^2-3\,s+1} & 0 & rac{s-1}{s^2-3\,s+1} \end{array}\right)\left(egin{array}{c} 0 \\ 0 \\ 1 \end{array}\right)=\frac{s+2}{-s^3+s^2+5\,s-2}$$

上下通分可得

$$G(s) = \frac{-1}{s^2 - 3s + 1}$$

[matlab]

[num, den] = ss2tf(A, B, C, D)

num =

$$0 0 -1 -2$$

den =

第二题

先求状态转移矩阵

系统特征方程式为
$$|\lambda I - A| = \begin{vmatrix} t - 1 & 0 & 1 \\ 0 & t + 2 & 0 \\ 1 & 0 & t - 2 \end{vmatrix} = t^3 - t^2 - 5t + 2 = 0$$

可解系统特征值为 $\lambda=-2,0.3820,2.6180$,为互异特征值。因此可以代入 $(\lambda I-A)\zeta=0$,求出特征向

量,将矩阵A化为对角阵。令
$$\zeta = \begin{pmatrix} x1 \\ x2 \\ x3 \end{pmatrix}$$

量,将矩阵A化为对角阵。令
$$\zeta = \begin{pmatrix} x1 \\ x2 \\ x3 \end{pmatrix}$$
 当 $\zeta = -2$ 时,
$$\left(\begin{bmatrix} -2 & 0 & 0 \\ 0 & -2 & 0 \\ 0 & 0 & -2 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 1 & 0 & -1 \\ 0 & -2 & 0 \\ -1 & 0 & 2 \end{bmatrix} \right) \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} = 0$$
得

$$-3x_1 + x_3 = 0$$
$$x_1 - 4x_3 = 0$$

得
$$x_1=x_3=0, x_2=1$$
 当 $\lambda=0.382$ 时,
$$\left(\left[egin{array}{ccc} 0.382 & 0 & 0 \\ 0 & 0.382 & 0 \\ 0 & 0 & 0.382 \end{array} \right] - \left[egin{array}{ccc} 1 & 0 & -1 \\ 0 & -2 & 0 \\ -1 & 0 & 2 \end{array} \right]
ight) \left[egin{array}{c} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{array} \right] = 0$$
得

$$0.618x_1 + x_3 = 0$$
$$x_2 = 0$$
$$x_1 - 1.618x_3 = 0$$

令
$$x_1 = 1$$
, 得 $x_3 = -0.618$
当 $\lambda = 2.618$ 时,
$$\begin{pmatrix} \begin{bmatrix} 2.618 & 0 & 0 \\ 0 & 2.618 & 0 \\ 0 & 0 & 2.618 \end{bmatrix} - \begin{pmatrix} 1 & 0 & -1 \\ 0 & -2 & 0 \\ -1 & 0 & 2 \end{pmatrix} \end{pmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} = 0$$
得

$$1.618x_1 + x_3 = 0$$
$$x_2 = 0$$
$$x_1 + 0.618x_3 = 0$$

对角阵
$$\Lambda = PAP^{-1} = \begin{pmatrix} -2.0 & 0 & 0 \\ 0 & 0.38197 & 0 \\ 0 & 0 & 2.618 \end{pmatrix}$$

通过线性变换法可

$$\Phi(t) = e^{At} = P^{-1}e^{\Lambda t}P = \begin{pmatrix} 0.27639 \, e^{2.618 \, t} + 0.72361 \, e^{0.38197 \, t} & 0 & 0.44721 \, e^{0.38197 \, t} - 0.44721 \, e^{2.618 \, t} \\ 0 & e^{-2.0 \, t} & 0 \\ 0.44721 \, e^{0.38197 \, t} - 0.44721 \, e^{2.618 \, t} & 0 & 0.72361 \, e^{2.618 \, t} + 0.27639 \, e^{0.38197 \, t} \end{pmatrix}$$

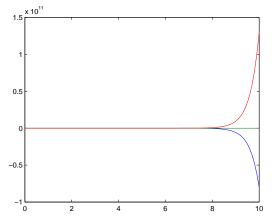
故

$$\begin{split} \Phi(t)x(0) &= \begin{pmatrix} 1.1708 \, \mathrm{e}^{0.38197 \, t} - 0.17082 \, \mathrm{e}^{2.618 \, t} \\ 2 \, \mathrm{e}^{-2.0 \, t} \\ 0.27639 \, \mathrm{e}^{2.618 \, t} + 0.72361 \, \mathrm{e}^{0.38197 \, t} \end{pmatrix} \\ \Phi(t-\tau)Bu(\tau) &= \begin{pmatrix} 0.44721 \, \mathrm{e}^{0.38197 \, t} - 0.38197 \, \tau - 0.44721 \, \mathrm{e}^{2.618 \, t} - 2.618 \, \tau \\ 0 \\ 0.27639 \, \mathrm{e}^{0.38197 \, t - 0.38197 \, \tau} + 0.72361 \, \mathrm{e}^{2.618 \, t - 2.618 \, \tau} \end{pmatrix} \\ \int_0^t \Phi(t-\tau)Bu(\tau)d\tau &= \begin{pmatrix} 1.1708 \, \mathrm{e}^{0.38197 \, t} - 0.17082 \, \mathrm{e}^{2.618 \, t} - 1.0 \\ 0 \\ 0.27639 \, \mathrm{e}^{2.618 \, t} + 0.72361 \, \mathrm{e}^{0.38197 \, t} - 1.0 \end{pmatrix} \\ \emptyset \quad x(t) &= \Phi(t)x(0) + \int_0^t \Phi(t-\tau)Bu(\tau)d\tau &= \begin{pmatrix} 2.3416 \, \mathrm{e}^{0.38197 \, t} - 0.34164 \, \mathrm{e}^{2.618 \, t} - 1.0 \\ 2.0 \, \mathrm{e}^{-2.0 \, t} \\ 0.55279 \, \mathrm{e}^{2.618 \, t} + 1.4472 \, \mathrm{e}^{0.38197 \, t} - 1.0 \end{pmatrix} \end{split}$$

[matlab验证]

syms t, tao %定义时间变量t, tao为符号 $A=[1 \ 0 \ -1; \ 0 \ -2 \ 0; \ -1 \ 0 \ 2]; B=[0; \ 0; \ 1];$ x0=[1; 2; 1] %输入系统状态方程和初始值 xt = expm(A*t)*x0+int(expm(A*(ttao))*B*1, tao, 0, t) %求非齐次解 绘出单位阶跃响应的系统状态轨迹图 t=0:0.1:10plot(t, xt(1), t, xt(2), t, xt(3))

Figure 1: 单位阶跃响应的系统状态轨迹图



所以
$$Qc = \begin{pmatrix} 1 & 0 & -1 \\ 0 & -2 & 0 \\ -1 & 0 & 2 \end{pmatrix}$$
, $AB = \begin{pmatrix} -1 \\ 0 \\ 2 \end{pmatrix}$, $A^2B = \begin{pmatrix} -3 \\ 0 \\ 5 \end{pmatrix}$

状态方程的能观矩阵
$$Qo = \begin{pmatrix} C & CA & CA^2 \end{pmatrix}$$
 $C = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \end{pmatrix}$, $CA = \begin{pmatrix} 1 & 0 & -1 \end{pmatrix}$, $CA^2 = \begin{pmatrix} 2 & 0 & -3 \end{pmatrix}$ 所以 $Qo = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & -1 \\ 2 & 0 & -3 \end{pmatrix}$

可知该矩阵的佚为2,小于3,所以状态不完全能观

[matlab]

A=[1 0 -1; 0 -2 0; -1 0 2]; B=[0; 0; 1]; %输入系统状态方程

Qc=ctrb(A,B) %求系统能控性矩阵

rank(Qc) %求系统能控性矩阵的佚

ans = 2 %能控性矩阵的佚为2, 所以系统不能控

A=[1 0 -1; 0 -2 0; -1 0 2]; C=[1 0 0] %输入系统状态方程;

Qo=obsv(A,C) %求系统能观性矩阵

rank(Qo)%求系统能控性矩阵的佚

ans = 2 %能观性矩阵的佚为2, 所以系统不能观

第四题

欲使连续系统稳定,必须使特征方程 |sI-A|=0 的根,亦即矩阵A的特征值,全部位于s平面的左半开平面上。

系统矩阵A为非奇异线性定常系统, $x_e = 0$ 即原点,是系统的唯一平衡状态,其稳定性可由劳斯判据得到。

己知
$$|sI - A| = s^3 - s^2 - 5s + 2 = 0$$

列出如下劳斯表,由劳斯稳定判据可知,系统有两个正实根,即在该平衡点不稳定。

$$s^3 \quad 1 \quad -5$$
 $s^2 \quad -1 \quad 2$
 $s^1 \quad -3$
 $s^0 \quad 2$

[matlab]

det(s*eye(3)-A) = s³ - s² - 5*s + 2 %求特征方程 solve(s³ - s² - 5*s + 2) %求特征方程解 ans =

-2 $5^{(1/2)/2} + 3/2 = 2.618$ $3/2 - 5^{(1/2)/2} = 0.382$

可知系统有两个解在s平面的右半开平面上,该平衡点不稳定

第五题

能控性分解

如上已知系统能控矩阵秩为2,小于3,故系统不完全能控。

$$Qc = \left(\begin{array}{ccc} 0 & -1 & -3 \\ 0 & 0 & 0 \\ 1 & 2 & 5 \end{array}\right)$$

取Qc中线性独立的两列向量,这里取第一、二列,再补充一个与其他列向量无关的列向量 $\begin{pmatrix} 0 \\ 1 \\ 0 \end{pmatrix}$

可得到
$$Pc^{-1} = \begin{pmatrix} 0 & -1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & 2 & 0 \end{pmatrix}$$
, $Pc = \begin{pmatrix} 2 & 0 & 1 \\ -1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{pmatrix}$
则 $\bar{A} = P_c A P_c^{-1} = \begin{pmatrix} 0 & -1 & 0 \\ 1 & 3 & 0 \\ 0 & 0 & -2 \end{pmatrix}$, $\bar{B} = P_c B = \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix}$, $\bar{C} = C P_c^{(} - 1) = \begin{pmatrix} 0 & -1 & 0 \\ 0 & -1 & 0 \end{pmatrix}$

能控子系统方程为

$$\dot{\bar{x}}_c = \begin{pmatrix} 0 & -1 \\ 1 & 3 \end{pmatrix} x_c + \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix} u$$
$$y_1 = \begin{pmatrix} 0 & -1 \end{pmatrix} \bar{x}_c$$

不能控子系统动态方程为

$$\dot{\bar{x}}_{\bar{c}} = -2\bar{x}_{\bar{c}}$$
$$y_2 = 0$$

能观性分解

如上已知系统能观矩阵秩为2,小于3,故系统不完全能观。

$$Q_o = \left(\begin{array}{ccc} 1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & -1 \\ 2 & 0 & -3 \end{array}\right)$$

可得到
$$P_o = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & -1 \\ 0 & 1 & 0 \end{pmatrix}, P_o^{-1} = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 1 & -1 & 0 \end{pmatrix}$$
则 $\bar{A} = P_o A P_o^{-1} = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 \\ -1 & 3 & 0 \\ 0 & 0 & -2 \end{pmatrix}, \bar{B} = P_o B = \begin{pmatrix} 0 \\ -1 \\ 0 \end{pmatrix}, \bar{C} = C P_o^{-1} = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \end{pmatrix}$

能观子系统方程为

$$ba\dot{r}x_o = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ -1 & 3 \end{pmatrix} \bar{x}_o + \begin{pmatrix} 0 \\ -1 \end{pmatrix} u$$
$$y_1 = \begin{pmatrix} 1 & 0 \end{pmatrix} \bar{x}_o$$

不能观子系统方程为

$$\dot{\bar{x}}_{\bar{o}} = -2\bar{x}_o$$
$$y_2 = 0$$

[matlab验证]

能控性分解

A=[1 0 −1; 0 −2 0; −1 0 2]; B=[0; 0; 1]; C=[1 0 0]; %输入系统状态方程

Qc=ctrb(A,B) %求系统能控性矩阵

rank(Qc) = 2 %求系统能控性矩阵的佚

能控性矩阵的佚为2, 所以系统不完全能控, 可以按能控性分解

[Ac, Bc, Cc, T, K]=ctrbf(A, B, C)

Ac =

Bc =

0

0

1

Cc =

T =

K =

1 1 0

能观性分解

Qo=obsv(A,C) %求系统能观性矩阵

rank(Qo) = 2 %求系统能控性矩阵的佚

能观性矩阵的佚为2, 所以系统不完全能观, 可以按能观性分解

[Ao, Bo, Co, T, K]=obsvf(A, B, C)

Ao =

Bo =

Λ

第六题

已知
$$A = \begin{pmatrix} 1 & 0 & -1 \\ 0 & -2 & 0 \\ -1 & 0 & 2 \end{pmatrix}$$
,通过初等函数法可求A的特征值为 -2 ,0.382,2.618

可镇定条件。

故原系统可用状态反馈实现镇定,镇定后的极点设为 $-1 \pm j$ 。

能控子系统方程为
$$\dot{(x)}_c = A_c x_c + B_c u = \begin{pmatrix} 0 & -1 \\ 1 & 3 \end{pmatrix} x_c + \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \end{pmatrix} u$$

引入状态反馈 $u = V - K_c x_c$, 设 $K_c = \begin{pmatrix} k_1 & k_2 \end{pmatrix}$

期望的特征多项式为 $(s+1+j)(s+1-j) = s^2 + 2s + 2$

状态反馈系统特征方程为

$$|sI - (A_c - B_c K_c)| = s^2 + (k_1 - 3)s - 3k_1 + k_2 + 1 = 0$$

比较对应项系数,可得 $K_c = \begin{bmatrix} 5 & 16 \end{bmatrix}$ 特征值为-2的系统无需配置,所以原系统的状态反馈阵可写为

$$K = \begin{bmatrix} K_c & 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 5 & 16 & 0 \end{bmatrix}$$

则闭环系统的状态方程

$$\dot{x} = (A - BK)x + BV = \begin{pmatrix} 1 & 0 & -1 \\ 0 & -2 & 0 \\ -6 & -16 & 2 \end{pmatrix} x + \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix} V$$

状态转移矩阵
$$\Phi(t) = e^{(A-BK)t} = \begin{pmatrix} 0.4 e^{4t} + 0.6 e^{-t} & 0.53333 e^{4t} - 3.2 e^{-t} + 2.6667 e^{-2t} & 0.2 e^{-1t} - 0.2 e^{4t} \\ 0 & e^{-2t} & 0 \\ 1.2 e^{-t} - 1.2 e^{4t} & 8 e^{-2t} - 6.4 e^{-t} - 1.6 e^{4t} & 0.6 e^{4t} + 0.4 e^{-t} \end{pmatrix}$$

已知
$$x(t) = \Phi(t)x(0) + \int_0^t \Phi(t-\tau)Bu(\tau)d\tau$$

已知
$$x(t) = \Phi(t)x(0) + \int_0^t \Phi(t-\tau)Bu(\tau)d\tau$$
其中 $\Phi(t)x(0) = \begin{pmatrix} 1.2667 e^{4t} - 5.6 e^{-t} + 5.3333 e^{-2t} \\ 2 e^{-2t} \\ 16 e^{-2t} - 11.2 e^{-t} - 3.8 e^{4t} \end{pmatrix}, \int_0^t \Phi(t-\tau)Bu(\tau)d\tau = \begin{pmatrix} 0.25 - 0.2 e^{-t} - 0.05 e^{4t} \\ 0 \\ 0.15 e^{4t} - 0.4 e^{-t} + 0.25 \end{pmatrix}$

所以
$$x(t) = \begin{pmatrix} 1.2167 e^{4t} - 5.8 e^{-1t} + 5.3333 e^{-2t} + 0.25 \\ 2 e^{-2t} \\ 16 e^{-2t} - 11.6 e^{-t} - 3.65 e^{4t} + 0.25 \end{pmatrix}$$

[matlab验证]

syms t, tao %定义时间变量t, tao为符号
A=[1 0 -1; 0 -2 0; -1 0 2]; k=[5 16 0];
B=[0; 0; 1]; x0=[1; 2; 1] %输入系统状态方程和初始值
xt=expm((A- B*K)*t)*x0+int(expm(A-B*K)*(t-tao)*B, tao, 0, t) %求非齐次解绘出单位阶跃响应的系统状态轨迹图t=0:0.1:10
plot(t, xt(1), t, xt(2), t, xt(3))

