第七章习题课

- ◆ 状态反馈不改变系统的能控性(证明)。状态反馈可任意配置系统闭环极点的<mark>充要条件</mark>是系统能控。若系统不能控,则进行能控性分解,能控子系统可以任意配置,不能控部分无法改变。
- ◆ 状态反馈不改变传递函数的零点(会改变能观性)。
- ◆ u=r-kx 求 k ,使用待定系数法或者标准型法。
- ◆ 状态观测器:渐近状态观测器存在的充要条件是系统能检测。系统能观只是渐近状态观测器存在的**充分条件**。
- ◆ **分离定理**:状态观测器的引入,不影响状态反馈配置的系统特征值;状态反馈的引入,不影响状态观测器的特征值。

$$\begin{bmatrix} \dot{x} \\ \dot{e} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A - bk & bk \\ 0 & A - lc \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ e \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} b \\ 0 \end{bmatrix} r$$

$$y = \begin{bmatrix} c & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ e \end{bmatrix}$$
(1.1)

- ◆ 系统(1.1)的闭环传递函数 $\hat{g}_f(s) = c(sI A + bk)^{-1}b$,也就是等于未加观测器时系统的传递函数。为什么?在计算传递函数时,所有初始状态都假设为 0, $x(0) = \hat{x}(0) = 0 \Rightarrow x(t) = \hat{x}(t)$ for all t.有没有状态观测器无影响。
- ◆ **降维状态观测器设计**: 龙伯格观测器设计步骤、李雅普诺夫方程法设计步骤。

第七章作业题

7.1 将下面动态方程等价变换成两种能控规范型动态方程

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

方法 1: 求出 g(s), 然后直接写出能控标准型。方法 2: 利用变换矩阵,求出能控标准型。

解: 先求传递函数为 $G(s) = \frac{2s^2 + 3s + 1}{s^3 + 3s^2 + 5s + 5}$

下友型能控标准型:

右友型能控标准型:

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -5 & -5 & -3 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \qquad \dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -5 \\ 1 & 0 & -5 \\ 0 & 1 & -3 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} u
y = \begin{bmatrix} 1 & 3 & 2 \end{bmatrix} x \qquad y = \begin{bmatrix} 2 & -3 & 0 \end{bmatrix} x$$

或者利用变换矩阵: $\overline{A}=PAP^{-1}$, $\overline{B}=PB$, $\overline{C}=CP^{-1}$ 。 $\det(A)=\lambda^3+a_2\lambda^2+a_1\lambda+a_0$

下友型: 上友型:

$$P^{-1} = Q = \begin{bmatrix} b, Ab, A^2b \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \alpha_1 & \alpha_2 & 1 \\ \alpha_2 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \qquad P^{-1} = Q = \begin{bmatrix} b, Ab, A^2b \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & \alpha_2 & \alpha_1 \\ 0 & 1 & \alpha_2 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

左友型: 右友型:

$$P^{-1} = Q = \begin{bmatrix} b, Ab, A^2b \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \qquad P^{-1} = Q = \begin{bmatrix} b, Ab, A^2b \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

7.3 试用状态反馈法将 7.1 中 a 组动态方程的特征值安排为 $-2 \pm 2j$, -4 。

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

解: 1.待定系数法:

$$M_c = \begin{bmatrix} 2 & -4 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 1 & 1 & -5 \end{bmatrix}$$
, 系统能控

令
$$u=r-kx, k=\begin{bmatrix}k_1 & k_2 & k_3\end{bmatrix}$$
, 则

$$A - bk = \begin{bmatrix} -1 & -2 & -2 \\ 0 & -1 & 1 \\ 1 & 0 & -1 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 2 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} k_1 & k_2 & k_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1 - 2k_1 & -2 - 2k_2 & -2 - 2k_3 \\ 0 & -1 & 1 \\ 1 - k_1 & -k_2 & -1 - k_3 \end{bmatrix}$$

$$\det(sI - A + bk) = s^3 + (3 + 2k_1 + k_3)s^2 + (5 + 2k_1 + k_2 + 4k_3)s + (5 - 2k_1 + 3k_2 + 3k_3)$$

要求
$$\det(sI - A + bk) = (s+4)(s+2-j2)(s+2+j2) = s^3 + 8s^2 + 24s + 32$$
,

故
$$\begin{cases} 3 + 2k_1 + k_3 = 8 \\ 5 + 2k_1 + k_2 + 4k_3 = 24 \\ 5 - 2k_1 + 3k_2 + 3k_3 = 32 \end{cases} \Rightarrow k = \begin{bmatrix} 1.5 & 8 & 2 \end{bmatrix}$$

2.构造法:

$$det(sI - A) = s^3 + 3s^2 + 5s + 5$$
, $\alpha = \begin{bmatrix} 5 & 5 & 3 \end{bmatrix}$, $\overline{\alpha} = \begin{bmatrix} 32 & 24 & 8 \end{bmatrix}$,

$$\overline{k} = \overline{\alpha} - \alpha = \begin{bmatrix} 27 & 19 & 5 \end{bmatrix}, \quad k = \overline{k} \cdot P \quad , \quad \cancel{\square} + P^{-1} = M_c M_{c1}^{-1} = \begin{bmatrix} 2 & -4 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 1 & 1 & -5 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 5 & 3 & 1 \\ 3 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix},$$

$$k = [1.5 \ 8 \ 2]$$
.

7.7 设系统的状态方程为

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

问能否求出状态反馈行向量 K 使得闭环系统的特征值为

解:第一种方法:设置状态反馈行向量 K,利用待定系数法分别进行三种给定特征值下的 K。 根据能否求出 K即可得到答案。

第二种方法: 计算 M_c ,求出 M_c 的秩为 3,进行能控性分解,得到那个不能控子空间的极点是-1,所以系统的极点中**必然含有一个-1**,其他的 3 个状态能控,可以根据需要任意配置极点的位置。所以答案是 a、b 两种情况可以而 c 不可以。

Remark: 系统不能控部分特征值完全属于期望闭环特征值,则必存在状态反馈行向量 K 实现指定期望极点配置。

7.11 用两种不同的方法求 7.1 (a) 动态方程的三维状态观测器, 要求观测器的特征值为-2, -3。

解:首先判断系统的能观性: $M_o = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 0 \\ -1 & -3 & -1 \\ 0 & 5 & 0 \end{bmatrix}$,满秩,故系统能观(充分条件)。(不

能忘)

方法一: 待定系数法: 设 $L = [l_1, l_2, l_3]^T$,则

$$A - Lc = \begin{bmatrix} -1 & -2 & -2 \\ 0 & -1 & 1 \\ 1 & 0 & -1 \end{bmatrix} - [l_1, l_2, l_3]^T \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix}^T$$

可得:
$$f(\lambda) = \det(\lambda I - A + Lc)$$
$$= \lambda^3 + (l_1 + l_2 + 3)\lambda^2 + (2l_1 - l_3 + 5)\lambda + 2l_1 + l_2 - 3l_3 + 5$$

且由题可得给出的特征值为-2,-2,-3 故目标特征多项式为:

$$f_{\lambda} = \lambda^3 + 7\lambda^2 + 16\lambda + 12$$

故可解得: $l_1 = 6, l_2 = -2, l_3 = 1$

$$L = [6, -2, 1]^T$$

故所求的状态观测器为: $\hat{x} = (A - Lc)\hat{x} + bu + Ly$ 要写出。 =

方法二: 构造法

 $\left(A-Lc\right)^T=A^T-c^TL^T$ 与 A-bk 结构相似, 故可用书中的公式配置 (公式位置: 课本第 249

页)

 A^{T} 的特征多项式为:

$$f_{A}(\lambda) = \begin{vmatrix} \lambda + 1 & 0 & 1 \\ 2 & \lambda + 1 & 0 \\ 2 & -1 & \lambda + 1 \end{vmatrix} = \lambda^{3} + 3\lambda^{2} + 5\lambda + 5$$

目标特征多项式为:

$$f_{\lambda} = \lambda^3 + 7\lambda^2 + 16\lambda + 12$$

故
$$k_1 = \begin{bmatrix} 7 & 11 & 4 \end{bmatrix}$$
, $M_{CC}^{-1} = \begin{bmatrix} 5 & 3 & 1 \\ 3 & 1 & 0 \\ 1 & 0 & 0 \end{bmatrix}$, $M_c = \begin{bmatrix} 1 & -1 & 0 \\ 1 & -3 & 0 \\ 0 & -1 & 0 \end{bmatrix}$, $P^{-1} = M_C M_{CC}^{-1}$

故
$$k = L^T = k_1 \times P = [6, -2, 1]$$

故:
$$L = [6, -2, 1]^T$$

所求的状态观测器为:
$$\hat{x} = (A - Lc)\hat{x} + bu + Ly$$

7.12 求 7.1 (a) 中动态方程的降维观测器, 要求特征值-2、-3。

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

解:

$$M_o = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 0 \\ -1 & -3 & -1 \\ 0 & 5 & 0 \end{bmatrix}$$
, 满秩, 故系统能观

书上方法

$$\overline{c} = cQ = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

故
$$A_{22} = -1$$
 , $A_{21} = \begin{bmatrix} -2 & -1 \end{bmatrix}$, $A_{12} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$, $A_{11} = \begin{bmatrix} -1 & 1 \\ -1 & -1 \end{bmatrix}$,

$$\dot{\bar{x}}_1 = (A_{11} - LA_{21})\hat{x}_1 + (A_{12}y + B_1u) + L(\dot{y} - A_{22}y - B_2u)$$

$$A_{11} - LA_{21} = \begin{bmatrix} -1 & 1 \\ -1 & -1 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} l_1 \\ l_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} -2 & -1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1 + 2l_1 & 1 + l_1 \\ -1 + 2l_2 & -1 + l_2 \end{bmatrix}$$

$$\det(sI - A_{11} + LA_{21}) = s^2 + (2 - 2l_1 - l_2)s - l_1 - 3l_2 + 2 = (s + 2)(s + 3) = s^2 + 5s + 6,$$

故
$$L = \begin{bmatrix} -1 \\ -1 \end{bmatrix}$$
, 将以上结果分别带入下式:

$$z = \hat{\overline{x}}_1 - Ly \Rightarrow z = (A_{11} - LA_{21})z + (B_1 - LB_2)u + [(A_{11} - LA_{21})L + A_{12} - LA_{22}]y$$

$$\hat{x} = P^{-1} \begin{bmatrix} I & L \\ O & I \end{bmatrix} \begin{bmatrix} z \\ y \end{bmatrix}$$

李雅普诺夫方程法:

取
$$F = \begin{bmatrix} -2 & 0 \\ 0 & -3 \end{bmatrix}$$
, $L = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix}$, 则 (F, L) 能控。

解李雅普诺夫方程:

TA - FT = Lc

可得
$$T = \begin{bmatrix} 2 & 5 & -1 \\ 0.5 & 1 & 0 \end{bmatrix}$$
, $P = \begin{bmatrix} T \\ C \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 2 & 5 & -1 \\ 0.5 & 1 & 0 \\ 1 & 1 & 0 \end{bmatrix}$ 非奇异。

所以 2 维状态观测器:
$$\dot{z} = Fz + TBu + Ly$$
, $\hat{x} = \begin{bmatrix} T \\ C \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} z \\ y \end{bmatrix}$

7.13 对传递函数

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

设原系统为 3 阶能观标准型系统,进行状态反馈,使其传递函数变为:

$$\overline{g}(s) = \frac{(s-1)}{(s+2)(s+3)}$$

并求状态反馈向量为[1 1 1]时,满足题目要求的系统实现。

解: 原系统的右友型能观标准型实现:

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 6 \\ 1 & 0 & 5 \\ 0 & 1 & -2 \end{bmatrix}, b = \begin{bmatrix} -2 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix}, c = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \end{bmatrix},$$
 因为 M_C 满秩,所以系统能控。引入:

$$u = r - kx, k = \begin{bmatrix} k_1 & k_2 & k_3 \end{bmatrix}$$

$$\det(sI - A + bk) = s^3 + (2 - 2k_1 + k_2 + k_3)s^2 + (2k_1 + 5k_2 + k_3 - 5)s + (16k_1 + 2k_2 - 2k_3 - 6)$$

= $s^3 + 7s^2 + 16s + 12$

故
$$k = [1.5 \quad 2.5 \quad 5.5]$$

4. k = [1 1 1]时,求实现

方法 1: 设系统实现为(A,B,C), 对其进行线性变换为 $(\overline{A},\overline{B},\overline{C})$ 。

其中 $\overline{A} = PAP^{-1}$, $\overline{B} = PB$, $\overline{C} = CP^{-1}$,则 $k = \overline{k}P$,其中 $\overline{k} = \begin{bmatrix} 18 & 21 & 5 \end{bmatrix}$ 显然 P 有无穷多个解。

方法 2: 直接给出 $\bar{g}(s)$ 的一个实现,根据状态反馈下**闭环系统**状态空间方程反解出 (A,B,C) 。

7.14. 证明: (n-r) 维状态观测器仍具有分离特性。分离性可以理解为特征值具有分离性: 状态观测器的引入,不影响状态反馈配置的系统特征值;状态反馈的引入,不影响状态观测器的特征值。

证明:
$$\Leftrightarrow P = \begin{bmatrix} c \\ P_{n-r} \end{bmatrix}, Q = P^{-1} = \begin{bmatrix} Q_r & Q_{n-r} \end{bmatrix}, \quad \overline{A} = PAQ, \overline{b} = Pb, \overline{c} = cQ, \overline{x} = Px$$

则
$$\dot{\overline{x}} = \begin{bmatrix} \dot{\overline{x}}_a \\ \dot{\overline{x}}_b \end{bmatrix} = \overline{A} \begin{bmatrix} \overline{x}_a \\ \overline{x}_b \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \overline{B}_a \\ \overline{B}_b \end{bmatrix} u$$
,按书上方法进行降维观测。

状态反馈
$$u = r - k\hat{Q}x = r - kQ_r\hat{x}_a - kQ_{n-r}\hat{x}_b = r - kQ_r\bar{x}_a - kQ_{n-r}\hat{x}_b$$

则有:

$$\begin{split} \dot{\overline{x}}_a &= \overline{A}_{aa} \overline{x}_a + \overline{A}_{ab} \overline{x}_b + \overline{B}_a u = (\overline{A}_{aa} - \overline{B}_a k Q_r) \overline{x}_a + \overline{A}_{ab} \overline{x}_b - \overline{B}_a k Q_{n-r} \hat{\overline{x}}_b + \overline{B}_a r \\ \dot{\overline{x}}_b &= \overline{A}_{ba} \overline{x}_a + \overline{A}_{bb} \overline{x}_b + \overline{B}_b u = (\overline{A}_{ba} - \overline{B}_b k Q_r) \overline{x}_a + \overline{A}_{bb} \overline{x}_b - \overline{B}_b k Q_{n-r} \hat{\overline{x}}_b + \overline{B}_b r \\ \dot{\overline{x}} &= \overline{A} \overline{x} + \overline{B} u = \overline{A} \overline{x} - \overline{B} k Q \hat{\overline{x}} + \overline{B} r = \overline{A} \overline{x} - \overline{B} k Q \overline{x} + \overline{B} k Q \overline{x} - \overline{B} k Q \hat{\overline{x}} + \overline{B} r \\ &= (\overline{A} - \overline{B} k Q) \overline{x} + \overline{B} k Q (\overline{x} - \hat{\overline{x}}) + \overline{B} r \end{split}$$

$$\label{eq:continuous_equation} \diamondsuit \, \tilde{\overline{x}}_{\!\scriptscriptstyle b} = \overline{x}_{\!\scriptscriptstyle b} - \hat{\overline{x}}_{\!\scriptscriptstyle b} \; , \quad \text{for } \overline{x} = \begin{bmatrix} 0_{\scriptscriptstyle r} \\ \tilde{\overline{x}}_{\!\scriptscriptstyle b} \end{bmatrix} \; ,$$

于是
$$\dot{\overline{x}} = (\overline{A} - \overline{B}kQ)\overline{x} + \overline{B}kQ(\overline{x} - \hat{\overline{x}}) + \overline{B}r = (\overline{A} - \overline{B}kQ)\overline{x} + \overline{B}kQ_{n-r}\tilde{\overline{x}}_b + \overline{B}r$$

而因为

$$\begin{split} &\dot{\widehat{x}} = (\overline{A}_{bb} - L\overline{A}_{ab})\hat{\overline{x}}_b + Ly_b + \left[\overline{A}_{ba} \quad \overline{B}_b\right] \begin{bmatrix} \overline{x}_a \\ u \end{bmatrix} \\ &= (\overline{A}_{ba} - \overline{B}_b k Q_r)\overline{x}_a + L\overline{A}_{ab}\overline{x}_b + (\overline{A}_{bb} - L\overline{A}_{ab} - \overline{B}_b k Q_{n-r})\hat{\overline{x}}_b + \overline{B}_b r \\ &\dot{\overline{x}}_b = \dot{\overline{x}}_b - \dot{\overline{x}}_b = (\overline{A}_{bb} - L\overline{A}_{ab})\tilde{\overline{x}}_b \end{split}$$

于是
$$\begin{bmatrix} \dot{\overline{x}} \\ \dot{\underline{\hat{x}}} \end{bmatrix}_{(2n-r)\times 1} = \begin{bmatrix} \overline{A} - \overline{B}kQ & \overline{B}kQ_{n-r} \\ 0_{(n-r)\times n} & \overline{A}_{bb} - L\overline{A}_{ab} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \overline{x} \\ \hat{\overline{x}}_b \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \overline{B} \\ 0_{(n-r)\times r} \end{bmatrix} r$$

则 $\begin{bmatrix} \dot{x} \\ \dot{\underline{\hat{x}}}_b \end{bmatrix}_{(2n-r)\times 1} = \begin{bmatrix} A - Bk & BkQ_{n-r} \\ 0_{(n-r)\times n} & \overline{A}_{bb} - L\overline{A}_{ab} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x \\ \hat{\overline{x}}_b \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} B \\ 0_{(n-r)\times r} \end{bmatrix} r$

故状态反馈参数设计和观测器参数设计可以分别独立完成,具有分离特性。

补充习题:LTI系统输出反馈、状态反馈、输出内反馈下闭环系统状态空间方程和传递函数。

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx + Du \end{cases}$$

1. 输出反馈: u = v - Hy

$$\begin{cases} \dot{x} = \left[A - BH (1 + DH)^{-1} C \right] x + \left[B - BH (1 + DH)^{-1} D \right] v \\ y = (1 + DH)^{-1} Cx + (1 + DH)^{-1} Dv \end{cases},$$

$$\hat{G}(s) = (1 + DH)^{-1} C \left[sI - A + BH (1 + DH)^{-1} C \right]^{-1} \left[B - BH (1 + DH)^{-1} D \right] + (1 + DH)^{-1} D$$

2. 状态反馈: u=v-Kx

$$\begin{cases} \dot{x} = (A - BK)x + Bv \\ y = (C - DK)x + Dv \end{cases}$$
$$\hat{G}(s) = (C - DK)(sI - A + BK)^{-1}B + D$$

3. 输出内反馈:

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu + Ly \\ y = Cx + Du \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \dot{x} = (A + LC)x + (B + LD)u \\ y = Cx + Du \end{cases}$$
$$\hat{G}(s) = C(sI - A - LC)^{-1}(B + LD) + D$$