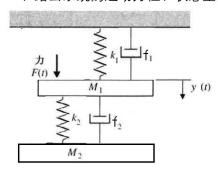
## 22-23 现控回忆版

一、给出系统的运动方程、状态空间、输入输出的传递函数



$$\equiv$$
,  $G(s) = \frac{s+\beta}{s^3+3s^2+2s}$ 

- 1、能控标准型实现
- 2、对于上述能控性实现, 判断

- (1) 能控性 (2) 能观性 (3) 李雅普诺夫稳定性 (4) BIBO 稳定性

- 3、BIBO 稳定时, 求能控又能观的实现
- 三、(15%) 对线性定常系统, 试证明以下结论
- 1. 输出反馈不改变系统的能观性;
- 2. 对单输入-单输出线性定常系统 $\{A,b,c\}$ ,若 $\{A,b\}$ 能控,则一定存在行向量 c,使系统  $\{A,b,c\}$ 能观。

四、(30%)已知系统的状态空间方程为

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 2 & 1 \\ -1 & 4 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 6 \\ -3 \end{bmatrix} u \quad x(0) = \begin{bmatrix} -1 \\ 2 \end{bmatrix} \qquad y = \begin{bmatrix} 2 & 1 \end{bmatrix} x - 2u$$

- 1. 求状态变量、输出变量的表达式, 并求出 y 取极值的时刻。
- 2. 若有可能,设计状态反馈,使系统的两个闭环极点均位于-3±3j;
- 3. 若有可能,设计极点位于-5处的最小维状态观测器;
- 4. 用第3小题得到的观测状态来实现第2小题的状态反馈,写出复合系统的(增广的)状 态空间方程。

五、(12%)

$$x[k+1] = x[k] + 0.1x^{2}[k] + 0.1u[k]$$
  $x[0] = 3$ 

控制约束是 u 只取整数,

$$J = \sum_{i=0}^{2} |x[i] - 3u[i]|$$

求最优控制序列和最优性能指标

六、(15%) 已知一阶系统

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

其控制无约束,终端无约束,且性能指标 $J=rac{1}{2}\int_0^\infty e^{2t}[x_2^2(t)+4u^2(t)]dt$ 

求性能指标极小的最优控制 $u^{*}(t)$ 、最优轨线、最优性能指标。

## 参考答案

一、略

\_,

1.能控标准型实现

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

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

- 2. 对于上述能控性实现:
  - (1) 能控性: β取任意值
  - (2) 能观性:

$$\rho(Mo) = 3, \exists \beta \rho \begin{bmatrix} \beta & 1 & 0 \\ 0 & \beta & 1 \\ 0 & -2 & \beta - 3 \end{bmatrix} = 3$$

$$\det \begin{vmatrix} \beta & 1 & 0 \\ 0 & \beta & 1 \\ 0 & -2 & \beta - 3 \end{vmatrix} \neq 0 \Rightarrow \beta(\beta^2 - 3\beta + 2) \neq 0$$

$$\Rightarrow \beta \neq 0, \beta \neq -1, \beta \neq -2$$

(3)

$$\therefore A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & -2 & -3 \end{bmatrix}, \det |sI - A| = 0 \Rightarrow \det \begin{vmatrix} s & -1 & 0 \\ 0 & s & -1 \\ 0 & 2 & s + 3 \end{vmatrix} = 0$$

求得A的特征值为s=0, s=-1, s=-2

所以是李雅普诺夫意义下的稳定,不是渐近稳定的。

(4)  $\beta$ =0 时,上述实现为 BIBO 稳定的

3、BIBO 稳定时, 
$$\beta=0$$
 。所以原传递函数为  $g(s) = \frac{1}{s^2 + 3s + 2} = \frac{1}{s+1} - \frac{1}{s+2}$ 

约当型实现为: 
$$A = \begin{bmatrix} -1 & 0 \\ 0 & -2 \end{bmatrix}, b = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix}, c = \begin{bmatrix} 1 & -1 \end{bmatrix}$$

即:
$$\dot{x} = Ax + bu = \begin{bmatrix} -1 & 0 \\ 0 & -2 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix} u$$
 或者为  $\dot{x} = Ax + bu = \begin{bmatrix} -1 & 0 \\ 0 & -2 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \end{bmatrix} u$   $y = cx = \begin{bmatrix} 1 & -1 \end{bmatrix} x$   $y = cx = \begin{bmatrix} 1 & 1 \end{bmatrix} x$ 

两个实现都是既能控又能观的。

(注: 能控型实现5分, 第二题每问2分, 第三小题实现3分, 能控性和能观性各1分。)

三、

解答:

1. 对线性定常系统

$$S_1: \begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx \end{cases}$$

引入输出反馈

$$u = r - Hy = r - HCx$$

3%

2%

得

$$S_2: \begin{cases} \dot{x} = (A - BHC)x + Br \\ y = Cx \end{cases}$$

系統 $S_1$ 能观性矩阵 $M_{o1} = \begin{bmatrix} C \\ CA \\ CA^2 \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{bmatrix}$ ,系统 $S_2$ 能观性矩阵 $M_{o2} = \begin{bmatrix} C \\ C(A-BHC) \\ C(A-BHC)^2 \\ \vdots \\ C(A-BHC)^{n-1} \end{bmatrix}$ 

由数学归纳法可证明

$$M_{o2} = F \cdot M_{o1}$$

其中

$$F = \begin{bmatrix} I \\ -CBH & I \\ -CDBH & -CBH & I \\ \vdots & \ddots & \ddots & \ddots \\ \vdots & \ddots & \ddots & \ddots \\ -CD^{n-2}BH & \cdots & \cdots & -CDBH & -CBH & I \end{bmatrix}, D = A - BHC$$

可见F非奇异, 故

$$rank(M_{o2}) = rank(F \cdot M_{o1}) = rank(M_{o1})$$

2. 设系统 $\{A, b, c\}$ 的能控标准型为 $\{\bar{A}, \bar{b}, \bar{c}\}$ , 变换矩阵为Q, 其传递函数为

$$g(s) = \frac{b_{n-1}s^{n-1} + \dots + b_1s + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_1s + a_0}$$

3%

3%

4%

则

 $\overline{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & & & \\ & \ddots & \ddots & & \\ & & 0 & 1 \\ -a_0 & -a_1 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix}, \quad \overline{b} = \begin{bmatrix} 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}, \quad \overline{c} = \begin{bmatrix} b_0 & b_1 & \cdots & b_{n-1} \end{bmatrix}$ 

取 $\bar{c} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix}$ , 则有

$$\bar{M}_o = \begin{bmatrix} \frac{\bar{c}}{\bar{c}A} \\ \vdots \\ \bar{c}A^{n-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & & & \\ & 1 & & \\ & & \ddots & \\ & & & 1 \end{bmatrix}$$

即系统 $\{\bar{A}, \bar{b}, \bar{c}\}$ 能观性矩阵满秩,系统能观,因此系统 $\{A, b, c\}$ 也能观。

四、略

五、

解:

(1) : 
$$J_0 = |x[0] - 3u[0]|, x[0] = 3, u[0] \in \mathbb{Z}$$
  
∴  $\mathbb{R}\tilde{u}[0] = 1, \tilde{J}_0 = 0, x[1] = x[0] + 0.1x^2[0] + 0.1\tilde{u}[0] = 4$  ...... 3 分

(2) :: 
$$J_1 = |x[1] - 3u[1]|, x[1] = 4, u[1] \in \mathbb{Z}$$
  
∴  $\mathbb{R}\tilde{u}[1] = 1, \tilde{J}_1 = 1, x[2] = 5.7$  .... 3 分

(3) : 
$$J_2 = |x[2] - 3u[2]|, x[2] = 5.7, u[2] \in \mathbb{Z}$$
  
∴  $\mathbb{R}\tilde{u}[2] = 2, \tilde{J}_2 = 0.3$  ...... 3 分

下面证明 $\tilde{u}[0], \tilde{u}[1], \tilde{u}[2]$ 为最优控制序列:

(1) 若
$$u[0] \neq 1$$
,则 $J \geq J_0 \geq 3 > \tilde{J}$ ,故 $u^*[0] = \tilde{u}[0] = 1$ 

(2) 若
$$u[1] \neq 1$$
,则 $J \geq J_1 \geq 2 > \tilde{J}$ ,故 $u^*[1] = \tilde{u}[1] = 1$  ······ 4 分

(3) 若
$$u[2] \neq 2$$
,则 $J \geq J_2 \geq 2.7 > \tilde{J}$ ,故 $u^*[2] = \tilde{u}[2] = 2$ 

综上可知,最优控制序列为{1,1,2},最优性能指标为 1.3 …… 1 分

六、

先做划归代换

定义 
$$\hat{\boldsymbol{x}}(t) = e^{\alpha t} \boldsymbol{x}(t), \quad \hat{\boldsymbol{u}}(t) = e^{\alpha t} \boldsymbol{u}(t)$$
则 
$$\hat{\boldsymbol{x}} = \frac{d}{dt} [e^{\alpha t} \boldsymbol{x}] = \alpha e^{\alpha t} \boldsymbol{x} + e^{\alpha t} [\boldsymbol{A} \boldsymbol{x} + \boldsymbol{B} \boldsymbol{u}] = (\alpha \boldsymbol{I} + \boldsymbol{A}) \cdot e^{\alpha t} \boldsymbol{x} + \boldsymbol{B} \cdot e^{\alpha t} \boldsymbol{u}$$
即状态方程及初态变为 
$$\hat{\boldsymbol{x}} = (\alpha \boldsymbol{I} + \boldsymbol{A}) \hat{\boldsymbol{x}} + \boldsymbol{B} \hat{\boldsymbol{u}}, \quad \hat{\boldsymbol{x}}(0) = \boldsymbol{x}_0$$
此时,最优性能指标变为 
$$J = \int_0^\infty [\hat{\boldsymbol{x}}^T(t) \boldsymbol{Q} \hat{\boldsymbol{x}}(t) + \hat{\boldsymbol{u}}^T(t) \boldsymbol{R} \hat{\boldsymbol{u}}(t)] dt$$

与典型的无限时间定常调节器问题对照,这里仅是状态方程中的系统矩阵由A变成了 $A+\alpha I$ ,其它的都没有变化。

而 $(A+\alpha I,B)$ 能控、 $(A+\alpha I,H)$ 能观(A,B)能控、(A,H)能观自然结论

然后按无限时间无约束问题做,后略