

现代控制理论

刘伟峰

杭州电子科技大学自动化学院

内容

- 总复习
- 重点内容
- ■考试安排

总复习

- ■总述
- ■线性系统的状态空间描述与分析
 - ■基本原理
 - ■状态空间表达式的建立
- ■线性系统响应
 - 线性定常系统的响应
 - ■状态转移矩阵
 - ■可控性、可观性与结构分解

总复习

- ■线性反馈系统的时间域综合
 - 两类反馈:输出反馈与状态反馈
 - ■状态重构
 - ■最优控制问题
- ■李亚普诺夫稳定性分析
 - ■李亚普诺夫关于稳定性的定义
 - 线性定常系统的李亚普诺夫稳定性分析

第9章:线性系统的状态空间描述与分析

■ 状态空间描述是对系统的一种完全描述 状态空间描述是现代控制理论的基础,它不仅可以 描述输入输出关系,而且可以描述系统的内部特性, 特别适合于多输入多输出系统,也适用于时变系统、 非线性系统和随机控制系统。

■状态

指系统的运动状态。

■状态变量(向量)

指足以完全表征系统运动状态的最小个数的一组变量。

第9章:线性系统的状态空间描述与分析

■状态方程

描述系统的状态变量与系统输入量之间关系的一阶微分方程组。

■状态空间表达式

状态方程与输出方程组合起来,就构成对一个系统动态的完整描述,称之为状态空间表达式。

■系统(A,B,C,D)

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

第9章: 状态空间表达式的建立

- 机理推导法 例如RLC电路,牛顿力学公式。
- ■方块图建立状态空间表达式
 - ■首先将系统的各个环节分解为积分、惯性和比例环节的基本形式,并选择积分环节的输出为系统状态;
 - ■然后再根据系统各环节的实际连接关系,从输出端开始,写出各环节的状态关系;
 - ■最后整理写出系统的状态空间表达式。状态方程与输出 方程组合起来,就构成对一个系统动态的完整描述,称 之为状态空间表达式

第9章: 状态空间表达式的建立

- ■传递函数建立状态空间表达式
 - ■状态空间表达式与传递函数的关系

$$G(s) = C(sI - A)^{-1}B + D$$

■状态空间表达式的建立

$$y^{(n)} + a_1 y^{(n-1)} + \dots + a_{n-1} \dot{y} + a_n y = u$$

$$x_1 = y \qquad x_2 = \dot{y} \qquad x_{n-1} = y^{(n-2)} \qquad x_n = y^{(n-1)}$$

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

第9章:系统响应

■利用传递函数求解输出响应

$$Y(s) = \sum_{i=1}^{p} \left[\frac{k_{i1}}{s + \lambda_i} + \frac{k_{i2}}{(s + \lambda_i)^2} + \dots + \frac{k_{in_i}}{(s + \lambda_i)^{n_i}} \right]$$

$$y(t) = \sum_{i=1}^{p} \left[k_{i1} e^{-\lambda_i t} + k_{i2} t e^{-\lambda_i t} + \dots + \frac{k_{in_i}}{(n - 1)!} t^{n_i - 1} e^{-\lambda_i t} \right]$$

■从状态方程求解状态响应

$$\mathbf{x}(t) = e^{At}\mathbf{x}(0) + \int_0^t e^{A(t-\tau)}B\mathbf{u}(\tau)d\tau$$

$$\mathbf{x}(t) = \Phi(t)\mathbf{x}(0) + \int_0^t \Phi(t-\tau)B\mathbf{u}(\tau)d\tau$$

第9章:系统响应

- ■从状态方程求解状态响应
 - ■零输入响应

- ■零状态响应
- ■矩阵指数计算
 - 拉氏变换法
 - ■化矩阵▲为对角矩阵和约当矩阵法

第9章:可控性、可观性与系统分解

- ■可控性
 - ■可控性概念
 - 可控性矩阵

$$Q_k = \begin{bmatrix} B & AB & A^2B & \cdots & A^{n-1}B \end{bmatrix}$$

$$\operatorname{rank} Q_k = \operatorname{rank} \begin{bmatrix} B & AB & A^2B & \cdots & A^{n-1}B \end{bmatrix} = n$$

- ■可观性
 - ■可观性概念

可观性矩阵
$$Q_{g1} = \begin{vmatrix} C \\ CA \\ \vdots \\ CA^{n-1} \end{vmatrix}$$
 rank $Q_{g1} = n$

第9章 线性定常系统线性变换

■线性系统的非奇异变换及不变性

$$\dot{\mathbf{x}} = A\mathbf{x} + B\mathbf{u}$$

$$\mathbf{y} = C\mathbf{x} + D\mathbf{u}$$

$$\ddot{\mathbf{x}} = P\mathbf{x} \ \mathbf{x} = P^{-1}\mathbf{x}$$

$$\mathbf{x} = PAP^{-1}\mathbf{x} + PB\mathbf{u}$$

$$\mathbf{y} = CP^{-1}\mathbf{x} + D\mathbf{u}$$

■可控标准型转换及步骤

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_{n-1} \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_n & -a_{n-1} & -a_{n-2} & \cdots & -a_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_{n-1} \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

■可观标准型转换及步骤

第9章系统结构分解

- ■结构分解的四个子系统
 - ■可控可观
 - ■可控不可观
 - ■不可控可观
 - 不可控不可观
- ■可控性分解:如何分解

■可观性分解:如何分解

第10章:线性反馈系统的时间域综合

■ 控制系统主要有两大类问题

分析

已知控制系统,如何通过各种方法和手段如:时域、频域、根轨迹、状态空间等对系统的各种性能进行分析,这就是控制系统的分析问题。

■综合

对未知的控制系统进行设计使其满足某种性能指标要求,这称为控制系统的综合问题。

■反馈

无论是经典控制理论还是现代控制理论,<u>都是</u>控制系统设计的主要方式,是系统的**核心**。

第10章:线性反馈系统的时间域综合

■两类反馈

■输出反馈

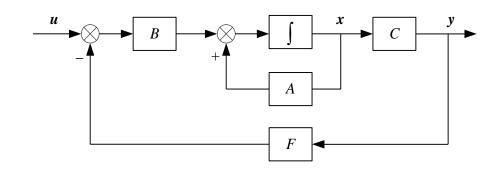


图10-1 输出反馈系统结构图

$$\dot{x} = (A - BFC)x + Bu \quad y = Cx$$

$$\dot{x} = Ax + B(u - Fy)$$

$$= Ax + Bu - BFCx$$

$$= (A - BFC)x + Bu$$

第10章:线性反馈系统的时间域综合

■两类反馈

■状态反馈

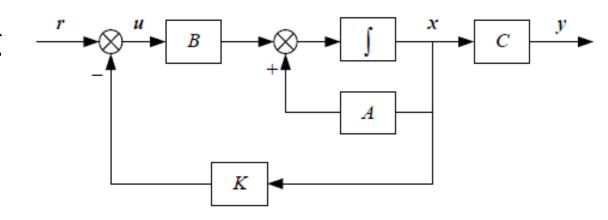


图10-2 状态反馈系统结构图

$$\mathbf{u} = \mathbf{r} - K\mathbf{x}$$

$$\dot{\mathbf{x}} = A\mathbf{x} + B\mathbf{u}$$

$$= A\mathbf{x} + B(\mathbf{r} - K\mathbf{x})$$

$$= A\mathbf{x} + B\mathbf{r} - K\mathbf{x}$$

$$= A\mathbf{x} + B\mathbf{r} - K\mathbf{x}$$

$$= (A - BK)\mathbf{x} + B\mathbf{r}$$

第10章 极点配置

■极点配置概念

就是通过选取适当的状态反馈增益矩阵K,使闭环系统(A-BK,B,C)的极点,即(A-BK)的特征值恰好位于所希望的一组极点位置上

- ■极点任意配置的条件
 - ■极点配置定理: 充要条件是受控系统 (A,B,C)状态是完全可控的

第10章 极点配置

- ■极点配置的设计步骤
 - 第1步: 判定系统(A,B,C)的可控性
 - **第2步:**确定系数项 $a_i(i=1,2,\dots,n)$
 - 第3步: 可控标准型的线性非奇异变换矩阵P
 - 第4步: 根据期望的极点,写出期望特征多项式
 - 第5步: 求取状态反馈增益矩阵

第10章状态重构与状态观测器设计

■ 状态重构 (状态估计)

- 利用已知信息(输入量u和输出量y),通过一个模型重构系统的状态变量
- 状态重构可能性: $\mathbf{x}(t) = e^{At}\mathbf{x}_0 + \int_0^t e^{A(t-\tau)}B\mathbf{u}(\tau)d\tau$, $t \ge 0$
- 重构状态等价性 $\lim_{t\to\infty}[x(t)-\tilde{x}(t)]=0$

$$f \to \infty$$
 系统状态不可直接测量时 $g - \tilde{y} = Cx - C\tilde{x} = C(x - \tilde{x})$ 1: $f \to \infty$ 1: $f \to \infty$ 2 (4) 1 0

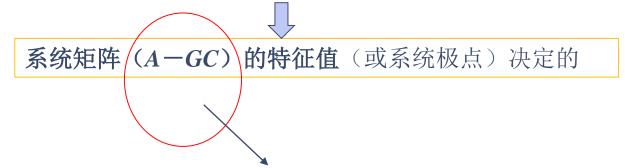
$$\lim_{t\to\infty} (\mathbf{y} - \tilde{\mathbf{y}}) = \lim_{t\to\infty} [\mathbf{y}(t) - \tilde{\mathbf{y}}(t)] = 0$$

第10章状态重构与状态观测器设计

- ■状态观测器设计问题
 - ■状态观测器极点任意配置的条件

充分必要条件是系统不可观部分是渐近稳定的

$$[\mathbf{x}(t) - \tilde{\mathbf{x}}(t)] = e^{(A - GC)(t - t_0)} [\mathbf{x}(t_0) - \tilde{\mathbf{x}}(t_0)]$$



特征值或状态观测器的极点可以任意配置

第10章: 最优控制

■最优控制问题解释

选择一个容许的控制规律,使得被控对象按预定的要求运行,并使给定的某一性能指标达到最优值

■最优状态调节器问题

- ■状态方程: $\dot{x} = Ax + Bu$
- ■二次型性能指标: $J = \int_0^\infty [x^T Qx + u^T Ru] dt$

$$\boldsymbol{u} = -\boldsymbol{K}\boldsymbol{x} \quad \begin{cases} K = R^{-1}B^{T}P \\ PA + A^{T}P - PBR^{-1}B^{T}P + Q = 0 \end{cases}$$

第11章:李亚普诺夫稳定性分析

- ■稳定性概念
 - 系统稳定性
 - 渐进稳定性
 - 大范围稳定性
 - 不稳定

第11章:李亚普诺夫稳定性分析

- ■李雅普洛夫第一方法
 - ■线性定常系统渐近稳定的充分必要条件是,系统矩阵A的所有特征值均具有负实部。
 - ■若线性化系统的系统矩阵A的所有特征值均具有负实部,则实际系统就是渐近稳定的。线性化过程中忽略的高阶导数项对系统的稳定性没有影响。
 - ■如果系统矩阵A的特征值中,只要有一个实部为正的特征值,则实际系统就是不稳定的,并且与被忽略的高阶导数项无关
 - ■如果系统矩阵A的特征值中,即使只有一个实部为零,其余的都具有负实部,那么实际系统的稳定性 就不能由线性化模型的稳定性判定

第11章:李亚普诺夫稳定性分析

- ■李雅普洛夫第二方法
 - ■核心是构造李雅普诺夫函数。
 - ■正定性
 - ■导函数小于0
 - ■常用的李雅普诺夫函数
- ■线性定常系统

$$\dot{\boldsymbol{x}} = A\boldsymbol{x} \quad \begin{cases} V(\boldsymbol{x}) = \boldsymbol{x}^T P \boldsymbol{x} \\ Q = -(A^T P + P A) \end{cases}$$

- 一、简单题(6'~7'×3,20')
- 二、基础题(10'~15'×3,40')
- 三、设计与分析题(15'×2,30')
- 四、证明题(10'×1,10')

考试时间: 120分钟