

# 系统分析与控制原理 II :

## 线性系统分析与设计

---

控制系统的  
状态空间表达式

# 概述：本章要讨论的问题

---

➤ 状态空间表达式：为什么

➤ 状态空间表达式：是什么

➤ 状态空间表达式：怎么来

# 概述：本章要讨论的问题

---

## ➤ 状态空间表达式：为什么

- ❑ 经典控制理论无法完成某些复杂工作

- ❑ 模型：对事物演变的形式/数学化描述、认识/改造的纽带，分析和综合的基础

## ➤ 状态空间表达式：是什么

## ➤ 状态空间表达式：怎么来

# 概述：本章要讨论的问题

---

## ➤ 状态空间表达式：为什么

- ❑ 经典控制理论无法完成某些复杂工作

- ❑ 模型：对事物演变的形式/数学化描述、认识/改造的纽带，分析和综合的基础

## ➤ 状态空间表达式：是什么

- ❑ 基本概念：状态变量、状态向量、状态空间、状态轨迹、状态空间表达式

- ❑ 组成：状态方程、输出方程、初始条件

## ➤ 状态空间表达式：怎么来

# 概述：本章要讨论的问题

---

## ➤ 状态空间表达式：为什么

- ❑ 经典控制理论无法完成某些复杂工作
- ❑ 模型：对事物演变的形式/数学化描述、认识/改造的纽带，分析和综合的基础

## ➤ 状态空间表达式：是什么

- ❑ 基本概念：状态变量、状态向量、状态空间、状态轨迹、状态空间表达式
- ❑ 组成：状态方程、输出方程、初始条件

## ➤ 状态空间表达式：怎么来

- ❑ 框图、传函、高阶微分方程、机理
- ❑ 特点：非唯一性、线性非奇异变换
- ❑ 联系与推广：简单到复杂

# 控制系统的状态空间表达式

---

- 1.1 状态变量及状态空间表达式
- 1.2 状态变量及状态空间表达式的模拟结构图
- 1.3 状态变量及状态空间表达式的建立(一)
- 1.4 状态变量及状态空间表达式的建立(二)
- 1.5 状态矢量的线性变换(坐标变换)
- 1.6 从状态空间表达式求传递函数阵
- 1.7 离散时间系统的状态空间表达式
- 1.8 时变系统和非线性系统的状态空间表达式

# 概述：重点&预备知识

---

## ➤ 重点

- ❑ 理解概念：状态变量、状态向量、状态空间表达式
- ❑ 结构图、传函、状态空间表达式之间的相互转化
- ❑ 状态空间表达式的线性变换（坐标变换）

## ➤ 预备知识

- ❑ 控制相关：传递函数及其简化规则、高阶微分方程
- ❑ 数学相关：线性代数、向量、矩阵运算、拉氏变换
- ❑ 物理：电路、机械运动、电动机

# 控制系统的状态空间表达式

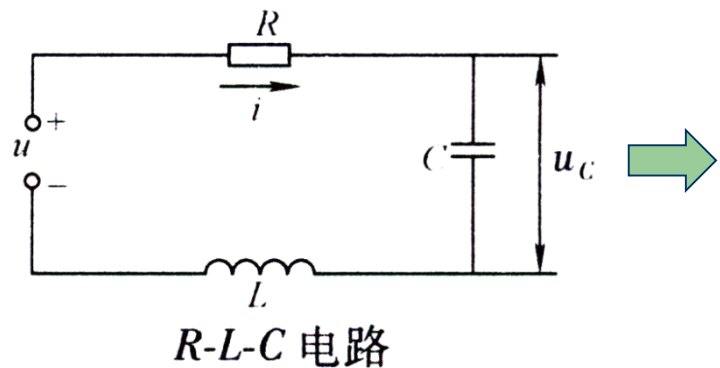
---

- 1.1 状态变量及状态空间表达式
- 1.2 状态变量及状态空间表达式的模拟结构图
- 1.3 状态变量及状态空间表达式的建立(一)
- 1.4 状态变量及状态空间表达式的建立(二)
- 1.5 状态矢量的线性变换(坐标变换)
- 1.6 从状态空间表达式求传递函数阵
- 1.7 离散时间系统的状态空间表达式
- 1.8 时变系统和非线性系统的状态空间表达式



# 上次课回顾

□ 状态：独立完整描述系统、最小数目、非唯一、物理含义、储能元件



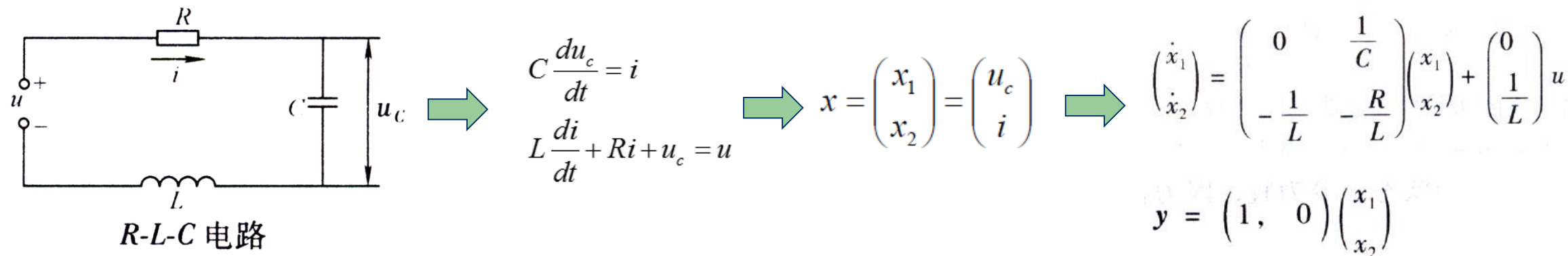
$$\begin{aligned} C \frac{du_c}{dt} &= i \\ L \frac{di}{dt} + Ri + u_c &= u \end{aligned}$$

$$x = \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} u_c \\ i \end{pmatrix}$$

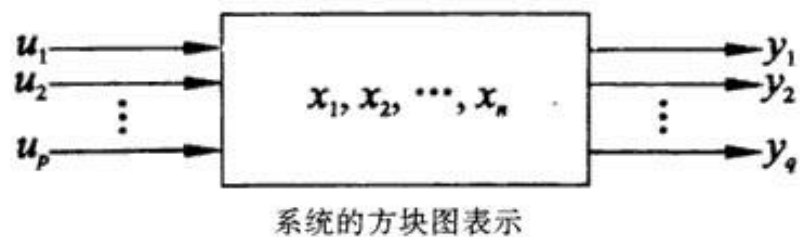
$$\begin{aligned} \begin{pmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{pmatrix} &= \begin{pmatrix} 0 & \frac{1}{C} \\ -\frac{1}{L} & -\frac{R}{L} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 0 \\ \frac{1}{L} \end{pmatrix} u \\ y &= \begin{pmatrix} 1 & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \end{pmatrix} \end{aligned}$$

# 上次课回顾

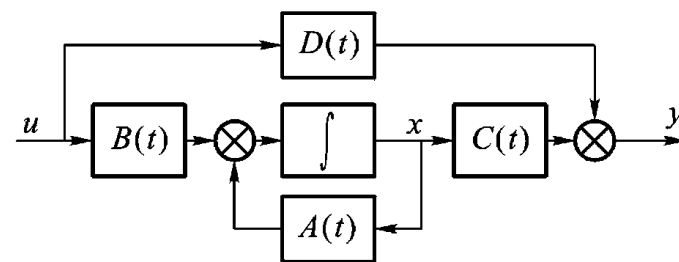
- 状态：独立完整描述系统、最小数目、非唯一、物理含义、储能元件



- 状态空间表达式：状态方程、输出方程

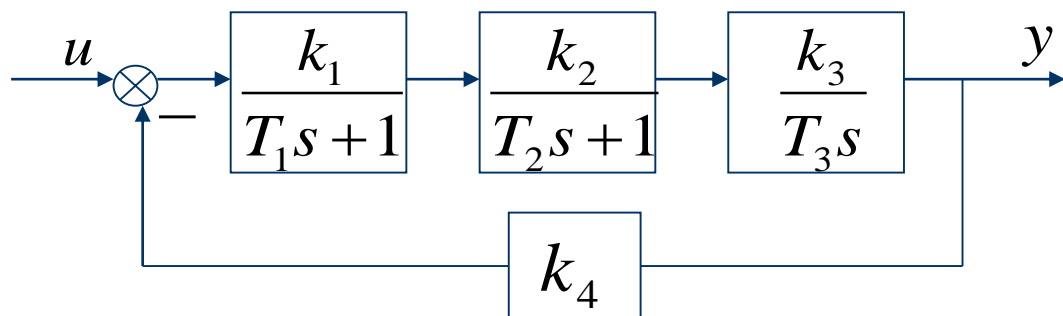


$$\begin{aligned} \dot{x} &= Ax + Bu \\ y &= Cx + Du \end{aligned}$$

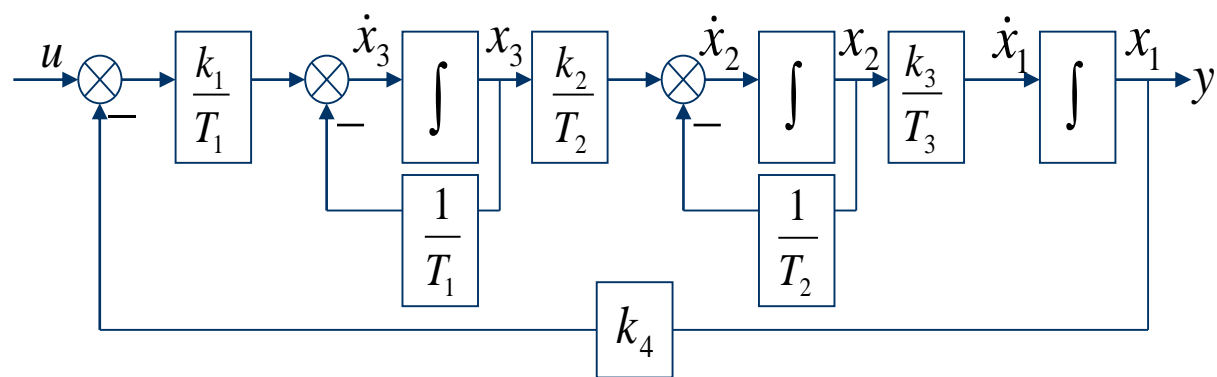


# 上次课回顾

## 框图建模：基本思路

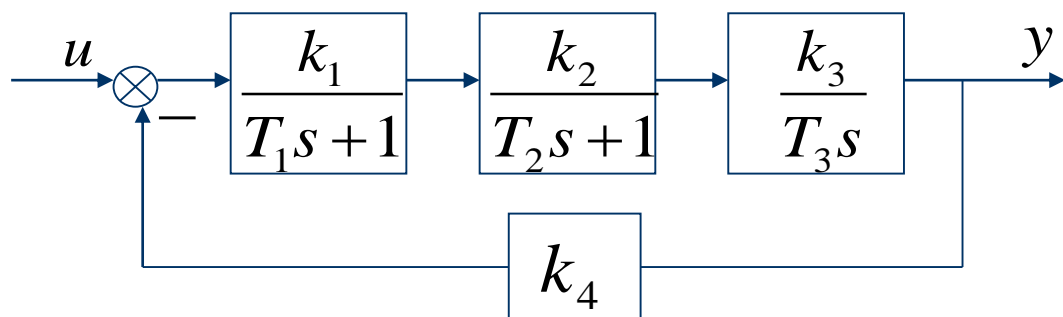


关键：积分器提取、处理

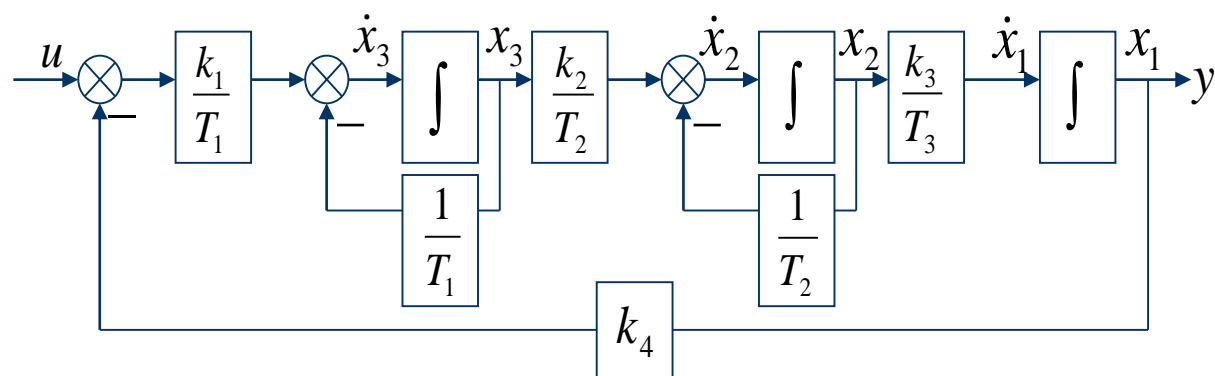


# 上次课回顾

## 框图建模：基本思路



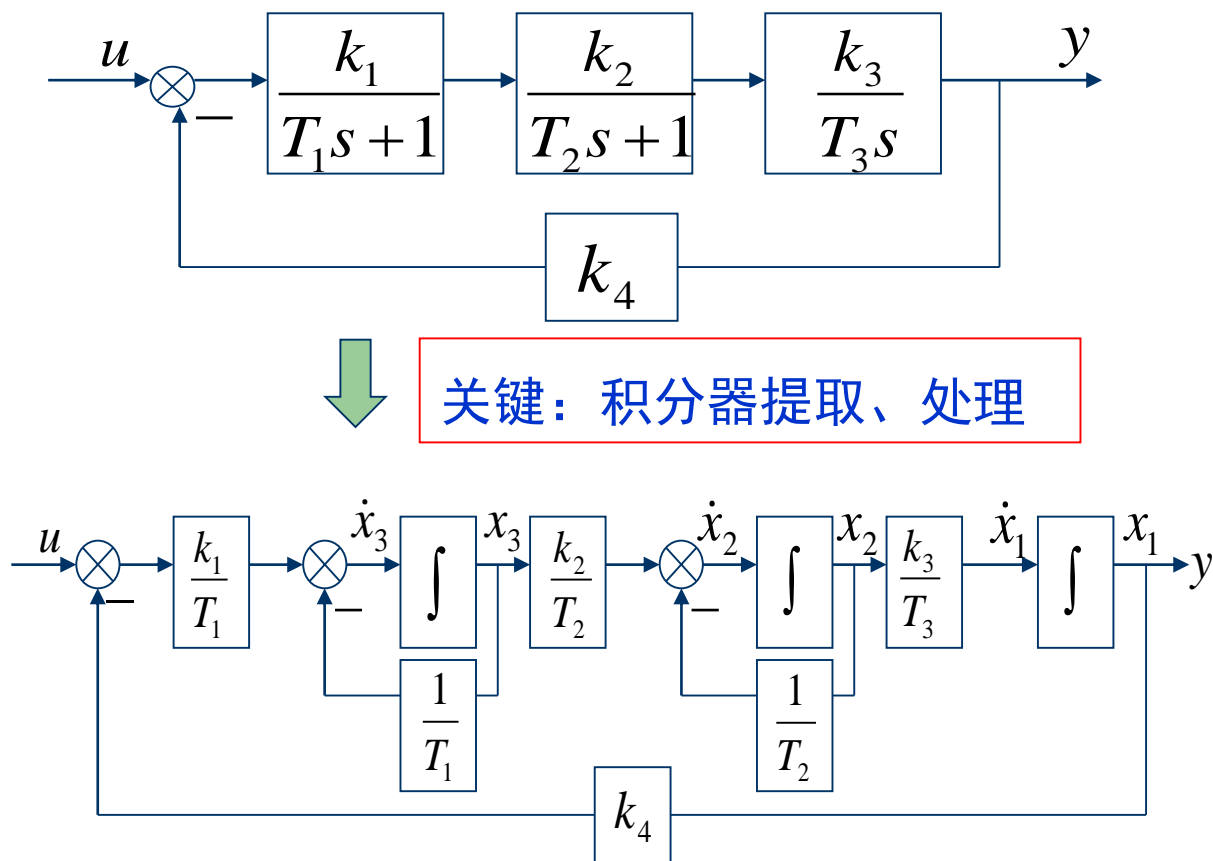
关键：积分器提取、处理



$$\begin{aligned}\dot{x}_1 &= \frac{k_3}{T_1} x_2 \\ \dot{x}_2 &= -\frac{1}{T_2} x_2 + \frac{k_2}{T_2} x_3 \\ \dot{x}_3 &= -k_4 \frac{k_1}{T_1} x_1 - \frac{1}{T_1} x_3 + \frac{k_1}{T_1} u \\ y &= x_1\end{aligned}$$

# 上次课回顾

## 框图建模：基本思路



关键：积分器提取、处理

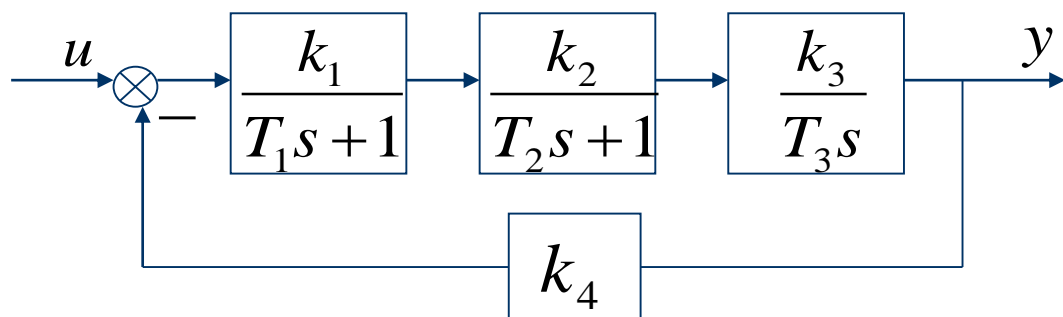
$$\dot{\mathbf{X}} = \begin{bmatrix} 0 & \frac{k_3}{T_3} & 0 \\ 0 & -\frac{1}{T_2} & \frac{k_2}{T_2} \\ -\frac{k_1 k_4}{T_1} & 0 & -\frac{1}{T_1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \frac{k_1}{T_1} \end{bmatrix} u$$

$$y = [1 \quad 0 \quad 0] \mathbf{X}$$

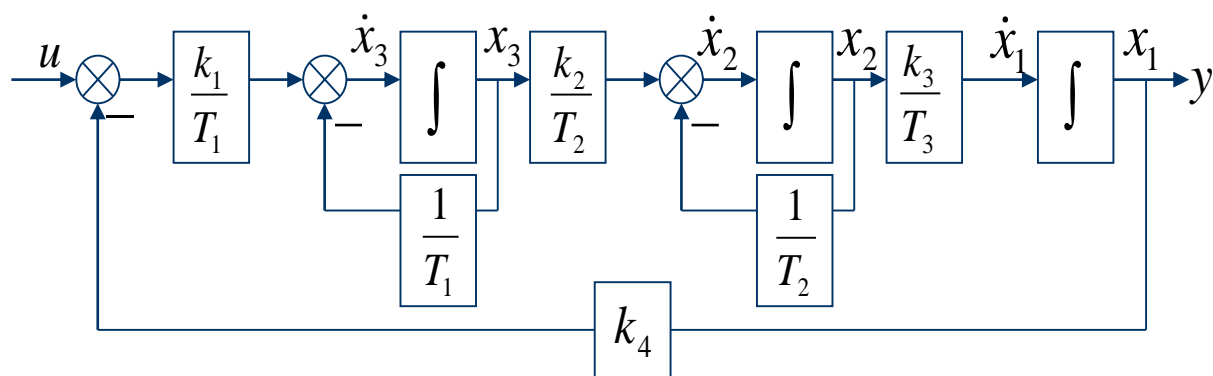
$$\begin{aligned} \dot{x}_1 &= \frac{k_3}{T_1} x_2 \\ \dot{x}_2 &= -\frac{1}{T_2} x_2 + \frac{k_2}{T_2} x_3 \\ \dot{x}_3 &= -k_4 \frac{k_1}{T_1} x_1 - \frac{1}{T_1} x_3 + \frac{k_1}{T_1} u \end{aligned} \quad \mathbf{y} = \mathbf{x}_1$$

# 上次课回顾

## 框图建模：讨论



积分器提取的必要性?

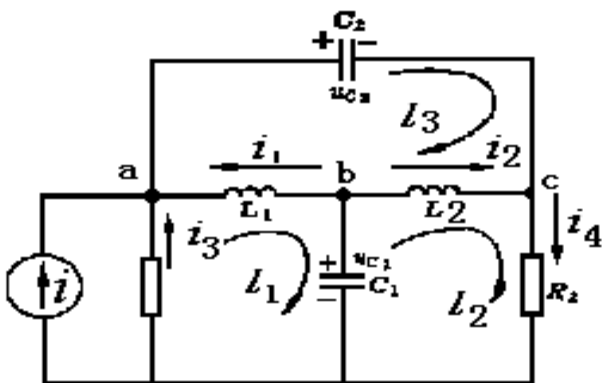


$$\begin{aligned}\dot{x}_1 &= \frac{k_3}{T_1} x_2 \\ \dot{x}_2 &= -\frac{1}{T_2} x_2 + \frac{k_2}{T_2} x_3 \\ \dot{x}_3 &= -k_4 \frac{k_1}{T_1} x_1 - \frac{1}{T_1} x_3 + \frac{k_1}{T_1} u \quad y = x_1\end{aligned}$$

# 上节课回顾

## □ 机理建模：基本思路

析原理



选变量

$$x_1 = u_{C1} \quad x_2 = u_{C2} \quad x_3 = i_1 \quad x_4 = i_2$$

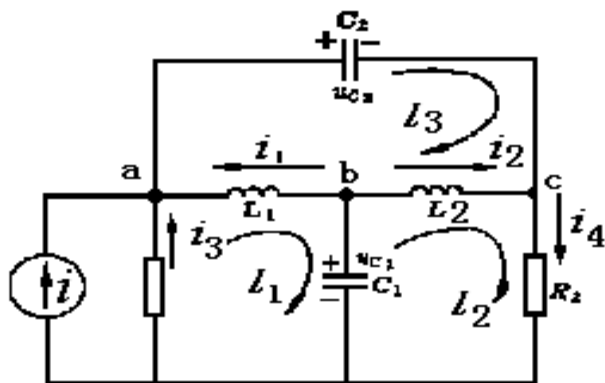
列方程

$$\begin{cases} i + i_3 + x_3 - c_2 \dot{x}_2 = 0 \\ c_1 \dot{x}_1 + x_3 + x_4 = 0 \\ c_2 \dot{x}_2 + x_3 - i_4 = 0 \end{cases} \quad \begin{cases} -L_1 \dot{x}_3 + x_1 + R_1 i_3 = 0 \\ -x_1 + L_2 \dot{x}_4 + R_2 i_4 = 0 \\ L_2 \dot{x}_4 - L_1 \dot{x}_3 - x_2 = 0 \end{cases}$$

# 上次课回顾

## □ 机理建模：基本思路

析原理



选变量

$$x_1 = u_{c1} \quad x_2 = u_{c2} \quad x_3 = i_1 \quad x_4 = i_2$$

列方程

$$\begin{cases} i + i_3 + x_3 - c_2 \dot{x}_2 = 0 \\ c_1 \dot{x}_1 + x_3 + x_4 = 0 \\ c_2 \dot{x}_2 + x_3 - i_4 = 0 \end{cases} \quad \begin{cases} -L_1 \dot{x}_3 + x_1 + R_1 i_3 = 0 \\ -x_1 + L_2 \dot{x}_4 + R_2 i_4 = 0 \\ L_2 \dot{x}_4 - L_1 \dot{x}_3 - x_2 = 0 \end{cases}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \\ \dot{x}_4 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -\frac{1}{c_1} & -\frac{1}{c_1} \\ 0 & -\frac{1}{c_2(R_1+R_2)} & \frac{R_1}{c_2(R_1+R_2)} & -\frac{R_2}{c_2(R_1+R_2)} \\ \frac{1}{L_1} & -\frac{R_1}{L_1(R_1+R_2)} & -\frac{R_1 R_2}{L_1(R_1+R_2)} & -\frac{R_1 R_2}{L_1(R_1+R_2)} \\ \frac{1}{L_2} & -\frac{R_2}{L_2(R_1+R_2)} & -\frac{R_1 R_2}{L_2(R_1+R_2)} & -\frac{R_1 R_2}{L_2(R_1+R_2)} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{c_2(R_1+R_2)}{R_1 R_2} \\ -\frac{L_1(R_1+R_2)}{R_1 R_2} \\ -\frac{L_2(R_1+R_2)}{R_1 R_2} \end{bmatrix} i$$

$$\begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} u_{c1} \\ u_{c2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{bmatrix}$$

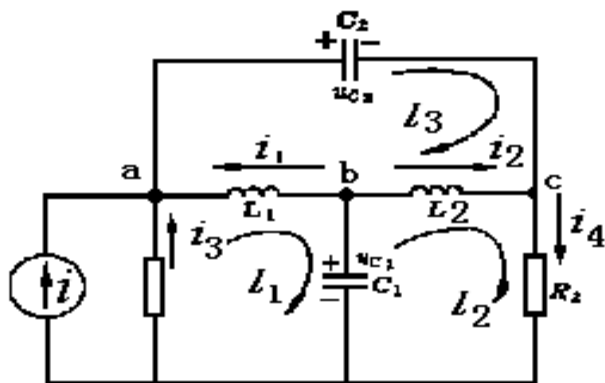
标准化



# 上次课回顾

## 机理建模：基本思路

析原理



选变量

$$x_1 = u_{c1} \quad x_2 = u_{c2} \quad x_3 = i_1 \quad x_4 = i_2$$

列方程

$$\begin{cases} i + i_3 + x_3 - c_2 \dot{x}_2 = 0 \\ c_1 \dot{x}_1 + x_3 + x_4 = 0 \\ c_2 \dot{x}_2 + x_3 - i_4 = 0 \end{cases} \quad \begin{cases} -L_1 \dot{x}_3 + x_1 + R_1 i_3 = 0 \\ -x_1 + L_2 \dot{x}_4 + R_2 i_4 = 0 \\ L_2 \dot{x}_4 - L_1 \dot{x}_3 - x_2 = 0 \end{cases}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \\ \dot{x}_4 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & -\frac{1}{c_1} & -\frac{1}{c_1} \\ 0 & -\frac{1}{c_2(R_1+R_2)} & \frac{R_1}{c_2(R_1+R_2)} & -\frac{R_2}{c_2(R_1+R_2)} \\ \frac{1}{L_1} & -\frac{R_1}{L_1(R_1+R_2)} & -\frac{R_1 R_2}{L_1(R_1+R_2)} & -\frac{R_1 R_2}{L_1(R_1+R_2)} \\ \frac{1}{L_2} & -\frac{R_2}{L_2(R_1+R_2)} & -\frac{R_1 R_2}{L_2(R_1+R_2)} & -\frac{R_1 R_2}{L_2(R_1+R_2)} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{c_2(R_1+R_2)}{R_1 R_2} \\ -\frac{L_1(R_1+R_2)}{R_1 R_2} \\ -\frac{L_2(R_1+R_2)}{R_1 R_2} \end{bmatrix} i$$

$$\begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} u_{c1} \\ u_{c2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \\ x_4 \end{bmatrix}$$

标准化

✓ 对系统完整描述的相对性：例1-5，建模时，可忽略某些量

# 控制系统的状态空间表达式

---

- 1.1 状态变量及状态空间表达式
- 1.2 状态变量及状态空间表达式的模拟结构图
- 1.3 状态变量及状态空间表达式的建立(一)
- 1.4 状态变量及状态空间表达式的建立(二)
- 1.5 状态矢量的线性变换(坐标变换)
- 1.6 从状态空间表达式求传递函数阵
- 1.7 离散时间系统的状态空间表达式
- 1.8 时变系统和非线性系统的状态空间表达式

# 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

---

## ➤ 实现问题

- 对给定的系统微分方程或传递函数，寻求对应的状态空间描述，不改变系统的输入-输出特性

# 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

---

## ➤ 实现问题

- ❑ 对给定的系统微分方程或传递函数，寻求对应的状态空间描述，  
不改变系统的输入-输出特性
- ✓ 必要性：其它建模困难；传函（外部描述、输入输出信息、辨识）

# 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

---

## ➤ 实现问题

- ❑ 对给定的系统微分方程或传递函数，寻求对应的状态空间描述，  
不改变系统的输入-输出特性
- ✓ 必要性：其它建模困难，传函（外部描述、输入输出信息、辨识）
- ✓ 要求：具有一致的系统输入-输出特性

# 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

---

## ➤ 实现问题

- ❑ 对给定的系统微分方程或传递函数，寻求对应的状态空间描述，  
不改变系统的输入-输出特性
- ✓ 必要性：其它建模困难，传函（外部描述、输入输出信息、辨识）
- ✓ 要求：具有一致的系统输入-输出特性
- ✓ 多样性：状态选择的不唯一性

# 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

---

## ➤ 实现问题

❑ 对给定的系统微分方程或传递函数，寻求对应的状态空间描述，  
不改变系统的输入-输出特性

- ✓ 必要性：其它建模困难，传函（外部描述、输入输出信息、辨识）
- ✓ 要求：具有一致的系统输入-输出特性
- ✓ 多样性：状态选择的不唯一性
- ✓ 标准型实现：揭示系统内部重要结构特征，能控标准型、能观标准型、并联型
- ✓ 最小实现：状态数目最少，维数小、积分器少、易硬件实现

# 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

## ➤ 实现问题基本理解

□ 考虑一个单变量（SISO）线性定常系统，其模型是：

➤ 一个n阶线性常系数微分方程

$$y^{(n)} + a_{n-1}y^{(n-1)} + \cdots + a_1\dot{y} + a_0y = b_m u^{(m)} + b_{m-1}u^{(m-1)} + \cdots + b_1\dot{u} + b_0u$$

➤ 或对应传递函数

$$W(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_ms^m + b_{m-1}s^{m-1} + \cdots + b_1s + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \cdots + a_1s + a_0}, \quad m \leq n$$

□ 找到如下线性定常系统的状态空间表达式，使其具有一致的输入-输出特性

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + bu \\ y = cx + du \end{cases}$$



# 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

## ➤ 实现问题基本定义

□ 考虑一个单变量（SISO）线性定常系统，其模型是

➤ 一个n阶线性常系数微分方程

$$y^{(n)} + a_{n-1}y^{(n-1)} + \cdots + a_1\dot{y} + a_0y = b_m u^{(m)} + b_{m-1}u^{(m-1)} + \cdots + b_1\dot{u} + b_0u$$

➤ 或对应传递函数

$$W(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_ms^m + b_{m-1}s^{m-1} + \cdots + b_1s + b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \cdots + a_1s + a_0}, \quad m \leq n$$

□ 找到如下线性定常系统的状态空间表达式，使其具有一致的输入-输出特性

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + bu \\ y = cx + du \end{cases}$$

➤ 无零极点对消

➤ 可实现条件：  $m \leq n$

# 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

## ➤ 能控/能观标准型实现

### □ 系统矩阵A为友矩阵

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & & 0 \\ \vdots & & \ddots & \\ 0 & & & 1 \\ -a_0 & -a_1 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix}$$

- ✓ 传递函数无零点,  $m=0$
- ✓ 传递函数有零点,  $m = n$
- ✓ 传递函数有零点,  $m < n$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

□ 情形1：系统传递函数没有零点

✓ 高阶微分方程

$$y^{(n)} + a_{n-1}y^{(n-1)} + \cdots + a_1\dot{y} + a_0y = b_0u(t)$$

✓ 传递函数

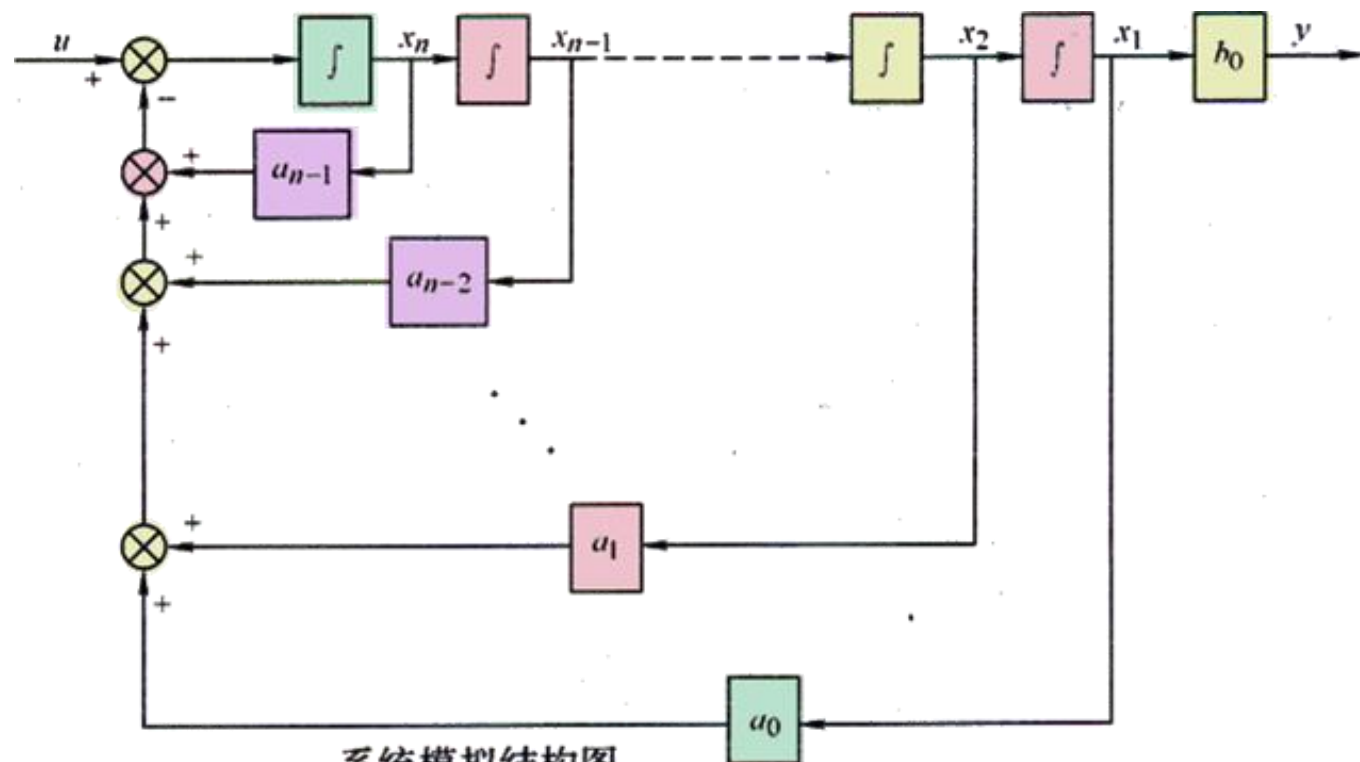
$$W(s) = \frac{b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \cdots + a_1s + a_0}$$

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + bu \\ y = cx + du \end{cases}$$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

✓ 画图模拟结构图

$$y^{(n)} + a_{n-1}y^{(n-1)} + \cdots + a_1\dot{y} + a_0y = b_0u(t)$$



✓ 选择状态变量：积分器

$$x_1 = y / b_0,$$

$$x_2 = \dot{y} / b_0,$$

$$x_n = y^{(n-1)} / b_0$$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

✓ 列写方程，并标准化（化为向量矩阵形式）

$$x_1 = y / b_0, x_2 = \dot{y} / b_0, \dots, x_n = y^{(n-1)} / b_0$$



$$\begin{cases} x_1 = \frac{1}{b_0} y \\ \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = x_3 \\ \dots\dots\dots \\ \dot{x}_{n-1} = x_n \\ \dot{x}_n = -a_0 x_1 - a_1 x_2 - \dots - a_{n-1} x_n + u \end{cases}$$

输出方程

$$y = [b_0 \quad 0 \quad \dots \quad 0] \mathbf{x}$$

状态方程

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & & 0 \\ \vdots & & \ddots & \\ 0 & & & 1 \\ -a_0 & -a_1 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

状态方程

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & & 0 \\ \vdots & & \ddots & \\ 0 & & & 1 \\ -a_0 & -a_1 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$W(s) = \frac{b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \cdots + a_1s + a_0}$$



输出方程

$$y = [b_0 \quad 0 \quad \cdots \quad 0] \mathbf{x}$$

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

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

✓ 例1-6: 若系统的微分方程如下所示, 求其状态空间表达式

$$\ddot{y} + 6\dot{y} + 41y = 6u$$

$$x_1 = \frac{y}{6};$$

$$x_2 = \frac{\dot{y}}{6};$$

$$x_3 = \frac{\ddot{y}}{6}$$

$$x_1 = y / b_0, x_2 = \dot{y} / b_0, \dots, x_n = y^{(n-1)} / b_0$$



$$\begin{cases} x_1 = \frac{1}{b_0} y \end{cases} \rightarrow y = [b_0 \ 0 \ \dots \ 0] \mathbf{x}$$

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = x_3 \\ \vdots \\ \dot{x}_{n-1} = x_n \\ \dot{x}_n = -a_0 x_1 - a_1 x_2 - \dots - a_{n-1} x_n + u \end{cases} \rightarrow \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & & 0 \\ \vdots & & \ddots & \\ 0 & & & 1 \\ -a_0 & -a_1 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

✓ 例1-6: 若系统的微分方程如下所示, 求其状态空间表达式

$$\ddot{y} + 6\ddot{y} + 41\dot{y} + 7y = 6u$$

$$x_1 = \frac{y}{6};$$

$$x_2 = \frac{\dot{y}}{6};$$

$$x_3 = \frac{\ddot{y}}{6}$$

$$\dot{x}_1 = \frac{\dot{y}}{6} = x_2$$

$$\dot{x}_2 = \frac{\ddot{y}}{6} = x_3$$

$$\dot{x}_3 = \frac{y^{(3)}}{6} = -7x_1 - 41x_2 - 6x_3 + u$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{bmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -7 & -41 & -6 \end{pmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$x_1 = y / b_0, x_2 = \dot{y} / b_0, \dots, x_n = y^{(n-1)} / b_0$$



$$\begin{cases} x_1 = \frac{1}{b_0} y \end{cases} \rightarrow y = [b_0 \ 0 \ \dots \ 0] \mathbf{x}$$

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = x_3 \\ \vdots \\ \dot{x}_{n-1} = x_n \\ \dot{x}_n = -a_0 x_1 - a_1 x_2 - \dots - a_{n-1} x_n + u \end{cases} \rightarrow \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & & 0 \\ & \ddots & \ddots & \\ 0 & & 1 & \\ -a_0 & -a_1 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$



# 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

✓ 例1-6: 若系统的微分方程如下所示, 求其状态空间表达式

$$\ddot{y} + 6\ddot{y} + 41\dot{y} + 7y = 6u$$

$$x_1 = \frac{y}{6};$$

$$x_2 = \frac{\dot{y}}{6};$$

$$x_3 = \frac{\ddot{y}}{6}$$

$$\dot{x}_1 = \frac{\dot{y}}{6} = x_2$$

$$\dot{x}_2 = \frac{\ddot{y}}{6} = x_3$$

$$\dot{x}_3 = \frac{y^{(3)}}{6} = -7x_1 - 41x_2 - 6x_3 + u$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{bmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -7 & -41 & -6 \end{pmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

$$y = 6x_1 = \begin{bmatrix} 6 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix}$$

$$x_1 = y / b_0, x_2 = \dot{y} / b_0, \dots, x_n = y^{(n-1)} / b_0$$



$$\begin{cases} x_1 = \frac{1}{b_0} y \end{cases} \rightarrow y = \begin{bmatrix} b_0 & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x}$$

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = x_3 \\ \vdots \\ \dot{x}_{n-1} = x_n \\ \dot{x}_n = -a_0 x_1 - a_1 x_2 - \dots - a_{n-1} x_n + u \end{cases} \rightarrow \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & & 0 \\ & \ddots & \ddots & \\ 0 & & 1 & \\ -a_0 & -a_1 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

□ 情形2：系统传递函数有零点，且  $m = n$ ：能控标准型实现

✓ 高阶微分方程

$$y^{(n)} + a_{n-1}y^{(n-1)} + \cdots + a_1\dot{y} + a_0y = b_m u^{(m)} + b_{m-1}u^{(m-1)} + \cdots + b_1\dot{u} + b_0u$$

✓ 传递函数

$$G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_n s^n + b_{n-1} s^{n-1} + \cdots + b_1 s + b_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \cdots + a_1 s + a_0}$$

➤ 通过合适选择状态变量，使微分方程组右边不出现  $u$  的导数项

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + bu \\ y = cx + du \end{cases}$$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

✓ 传函的严真化分解（并联分解）

$$G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_n s^n + b_{n-1} s^{n-1} + \cdots + b_1 s + b_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \cdots + a_1 s + a_0} = b_n + \frac{\beta_{n-1} s^{n-1} + \cdots + \beta_1 s + \beta_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \cdots + a_1 s + a_0}$$

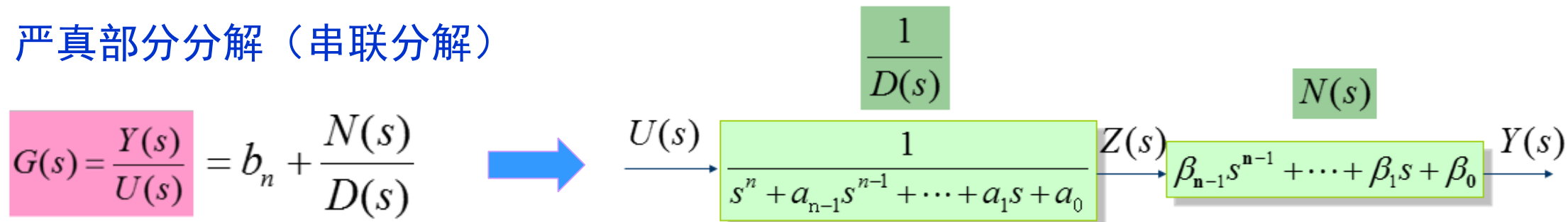
$$= b_n + \frac{N(s)}{D(s)}$$

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + bu \\ y = cx + du \end{cases}$$

$$\left. \begin{aligned} \beta_0 &= b_0 - a_0 b_n \\ \beta_1 &= b_1 - a_1 b_n \\ \vdots & \\ \beta_{n-1} &= b_{n-1} - a_{n-1} b_n \end{aligned} \right\} \text{长除法}$$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

✓ 严真部分分解（串联分解）



$$\frac{Z(s)}{U(s)} = \frac{1}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \dots + a_1s + a_0} \Rightarrow z^{(n)} + a_{n-1}z^{(n-1)} + \dots + a_1\dot{z} + a_0z = u$$

$$\frac{Y(s)}{Z(s)} = \beta_{n-1}s^{n-1} + \dots + \beta_1s + \beta_0 \Rightarrow y = \beta_{n-1}z^{(n-1)} + \dots + \beta_1\dot{z} + \beta_0z$$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

✓ 利用无零点结果

$$z^{(n)} + a_{n-1}z^{(n-1)} + \cdots + a_1\dot{z} + a_0z = u$$

$$\begin{aligned} \rightarrow \left\{ \begin{array}{l} x_1 = z \\ x_2 = \dot{z} \\ x_3 = \ddot{z} \\ \vdots \\ x_n = z^{(n-1)} \end{array} \right. & \rightarrow \mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \quad \mathbf{b} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \end{aligned}$$

$$y = \beta_{n-1}z^{(n-1)} + \cdots + \beta_1\dot{z} + \beta_0z$$

$$\rightarrow y = \beta_0x_1 + \beta_1x_2 + \cdots + \beta_{n-1}x_n \rightarrow \mathbf{c} = [\beta_0 \quad \beta_1 \quad \cdots \quad \beta_{n-1}]$$

$$\left. \begin{array}{l} \beta_0 = b_0 - a_0b_n \\ \beta_1 = b_1 - a_1b_n \\ \vdots \\ \beta_{n-1} = b_{n-1} - a_{n-1}b_n \end{array} \right\}$$

# 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

## ✓ 传递函数

$$G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_n s^n + b_{n-1} s^{n-1} + \cdots + b_1 s + b_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \cdots + a_1 s + a_0}$$

## ✓ 状态空间表达式

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + bu \\ y = cx + du \end{cases}$$

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{b} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{c} = [\beta_0 \quad \beta_1 \quad \cdots \quad \beta_{n-1}]$$

$$d = b_n$$

$$\left. \begin{aligned} \beta_0 &= b_0 - a_0 b_n \\ \beta_1 &= b_1 - a_1 b_n \\ &\vdots \\ \beta_{n-1} &= b_{n-1} - a_{n-1} b_n \end{aligned} \right\}$$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

✓ 例：若系统的微分方程如下所示，求其状态空间表达式

$$\ddot{y} + 9\dot{y} + 8y = \ddot{u} + 4\dot{u} + u$$

$$n = 3, a_2 = 9, a_1 = 8, a_0 = 0$$

$$b_2 = 1, b_1 = 4, b_0 = 1$$

$$\beta_i = [1 \quad 4 \quad 1]$$



$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & -8 & -9 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u \quad y = [1 \quad 4 \quad 1] \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix}$$

$$\frac{b_n s^n + b_{n-1} s^{n-1} + \dots + b_1 s + b_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0}$$

$$\rightarrow \begin{cases} \dot{x} = Ax + bu \\ y = cx + du \end{cases}$$

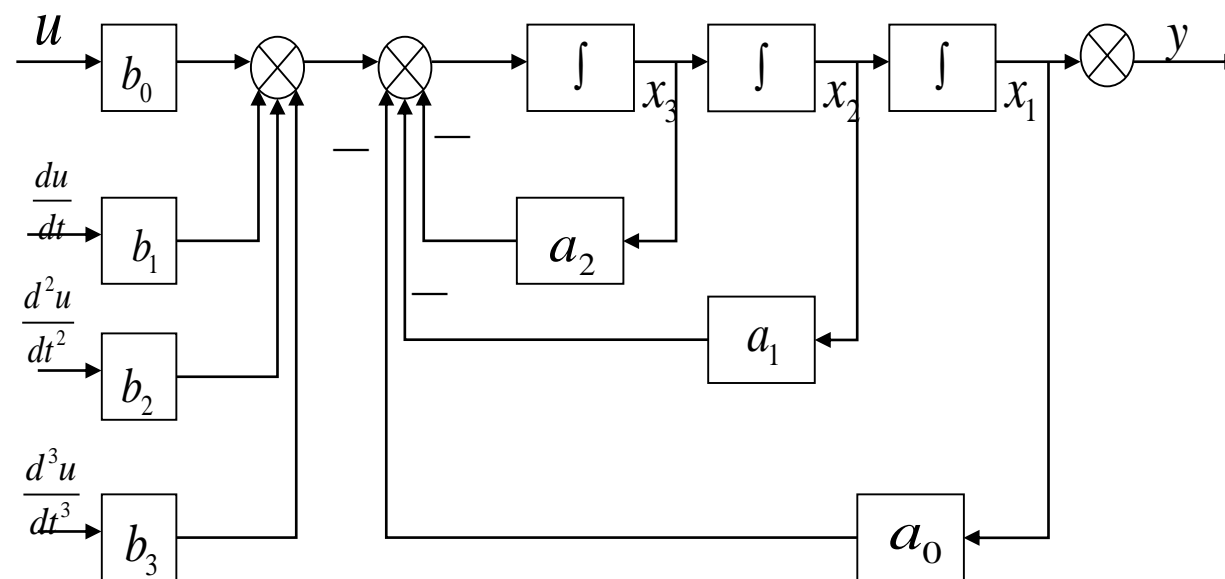
$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \quad b = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$c = [\beta_0 \quad \beta_1 \quad \dots \quad \beta_{n-1}] \quad d = b_n$$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

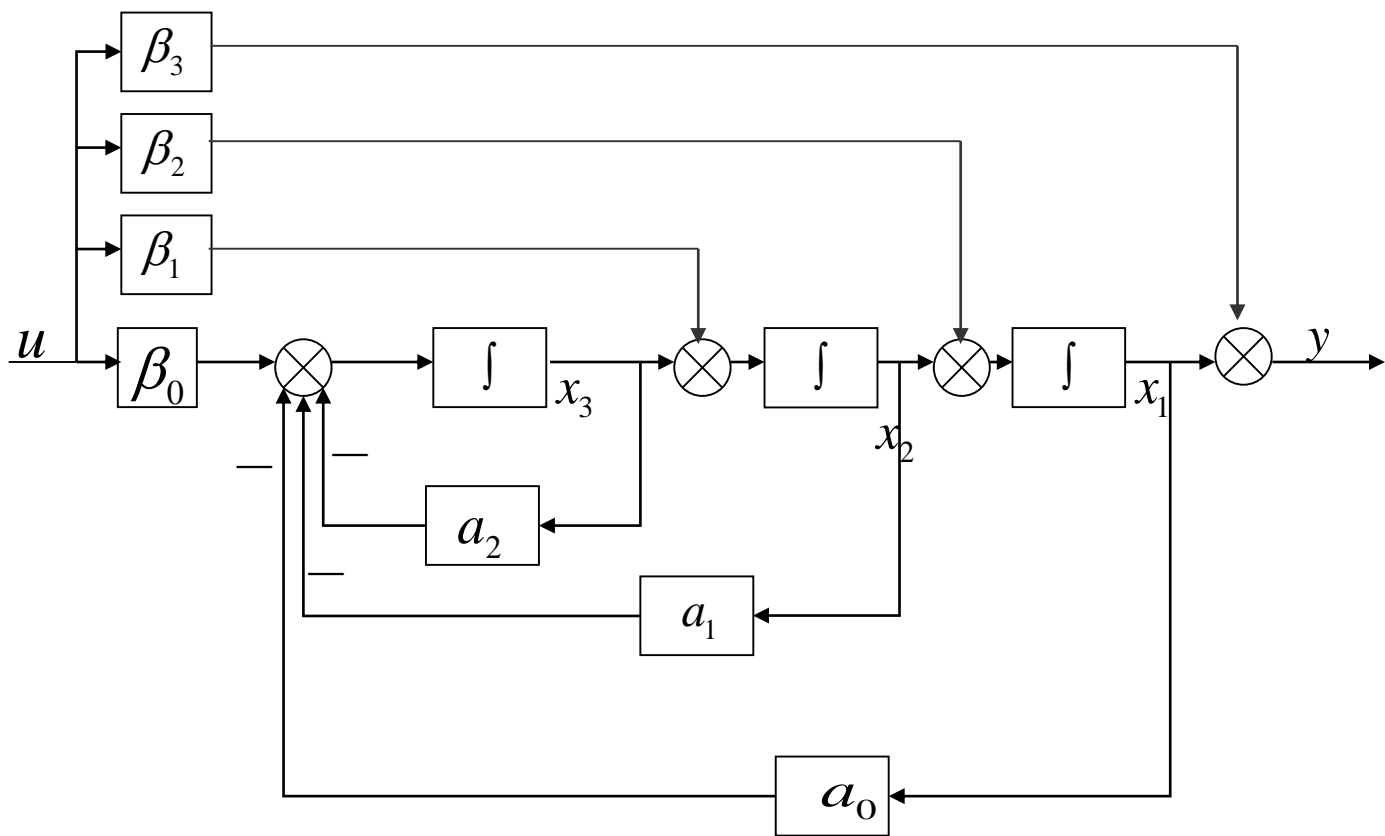
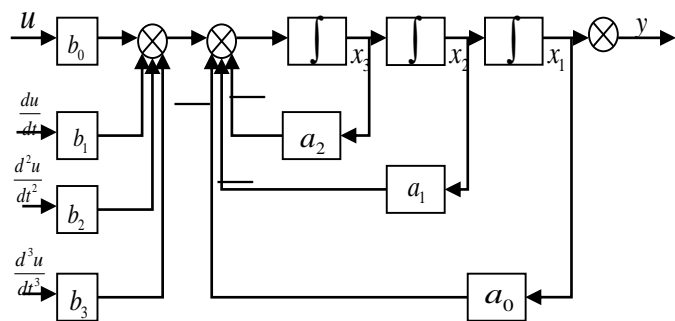
□ 情形2：系统传递函数有零点 ( $m = n$ )：能观标准型实现

$$W(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_3 s^3 + b_2 s^2 + b_1 s + b_0}{s^3 + a_2 s^2 + a_1 s + a_0} \quad \rightarrow \quad \begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = x_3 \\ \dot{x}_3 = -a_0 x_1 - a_1 x_2 - a_2 x_3 + b_0 u + b_1 \dot{u} + b_2 \ddot{u} + b_3 \dddot{u} \\ y = x_1 \end{cases}$$

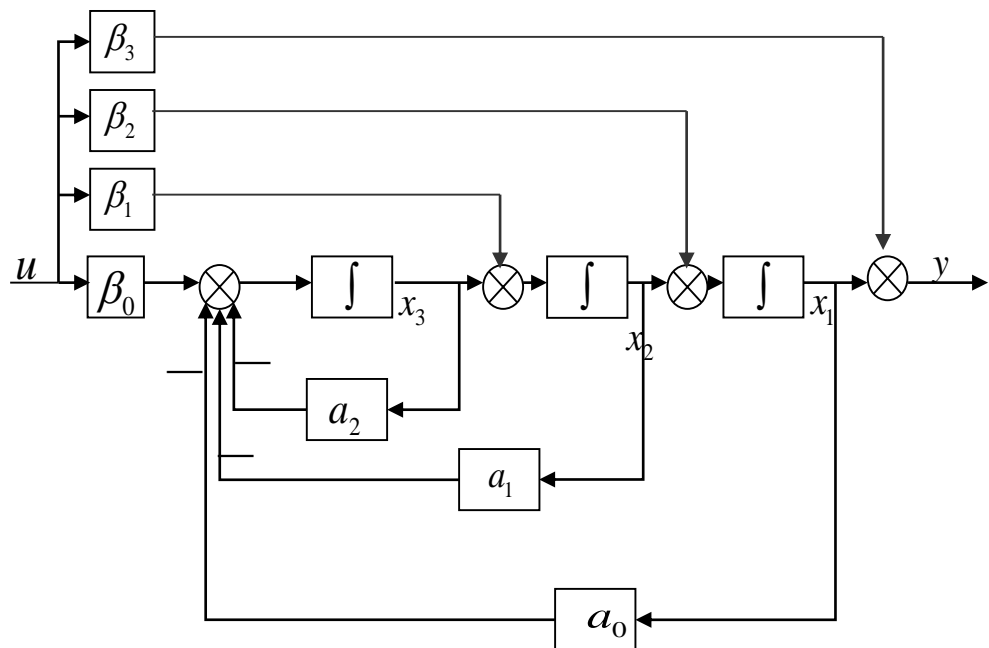




## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)



## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)



$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \beta_2 \\ \beta_1 \\ \beta_0 \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} + \beta_3 u$$

$$\begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ a_2 & 1 & 0 & 0 \\ a_1 & a_2 & 1 & 0 \\ a_0 & a_1 & a_2 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \beta_3 \\ \beta_2 \\ \beta_1 \\ \beta_0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} b_3 \\ b_2 \\ b_1 \\ b_0 \end{bmatrix}$$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

$$G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_n s^n + b_{n-1} s^{n-1} + \cdots + b_1 s + b_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \cdots + a_1 s + a_0}$$



$$\begin{bmatrix} 1 & & & & 0 \\ a_{n-1} & 1 & & & \\ a_{n-2} & a_{n-1} & 1 & & \\ \vdots & \vdots & & \ddots & \\ a_0 & a_1 & \cdots & & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \beta_n \\ \beta_{n-1} \\ \vdots \\ \beta_1 \\ \beta_0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} b_n \\ b_{n-1} \\ \vdots \\ b_1 \\ b_0 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_{n-1} \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_{n-1} \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \beta_{n-1} \\ \beta_{n-2} \\ \vdots \\ \beta_1 \\ \beta_0 \end{bmatrix} u$$
$$y = [1 \quad 0 \quad 0 \quad \cdots \quad 0] \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_{n-1} \\ x_n \end{bmatrix} + \beta_n u$$

# 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

$$G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_n s^n + b_{n-1} s^{n-1} + \dots + b_1 s + b_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0}$$

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_{n-1} \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_{n-1} \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \beta_{n-1} \\ \beta_{n-2} \\ \vdots \\ \beta_1 \\ \beta_0 \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & \dots & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_{n-1} \\ x_n \end{bmatrix} + \beta_n u$$

$$\begin{bmatrix} 1 & & & 0 \\ a_{n-1} & 1 & & \\ a_{n-2} & a_{n-1} & 1 & \\ \vdots & \vdots & & \ddots \\ a_0 & a_1 & \dots & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \beta_n \\ \beta_{n-1} \\ \vdots \\ \beta_1 \\ \beta_0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} b_n \\ b_{n-1} \\ \vdots \\ b_1 \\ b_0 \end{bmatrix}$$

$$\frac{b_n s^n + b_{n-1} s^{n-1} + \dots + b_1 s + b_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0}$$

$$\rightarrow \begin{cases} \dot{x} = Ax + bu \\ y = cx + du \end{cases}$$

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \quad b = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$c = [\beta_0 \quad \beta_1 \quad \dots \quad \beta_{n-1}] \quad d = b_n$$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

□ 多输入-多输出微分方程的实现：模拟结构图

$$\left. \begin{aligned} \ddot{y}_1 + a_1 \dot{y}_1 + a_2 y_2 &= b_1 \dot{u}_1 + b_2 u_1 + b_3 u_2 \\ \dot{y}_2 + a_3 y_2 + a_4 y_1 &= b_4 u_2 \end{aligned} \right\}$$



$$\begin{aligned} \ddot{y}_1 &= -a_1 \dot{y}_1 + b_1 \dot{u}_1 - a_2 y_2 + b_2 u_1 + b_3 u_2 \\ \dot{y}_2 &= -a_3 y_2 - a_4 y_1 + b_4 u_2 \end{aligned}$$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

### □ 多输入-多输出微分方程的实现

$$\ddot{y}_1 = -a_1\dot{y}_1 + b_1\dot{u}_1 - a_2y_2 + b_2u_1 + b_3u_2$$

$$\dot{y}_2 = -a_3y_2 - a_4y_1 + b_4u_2$$



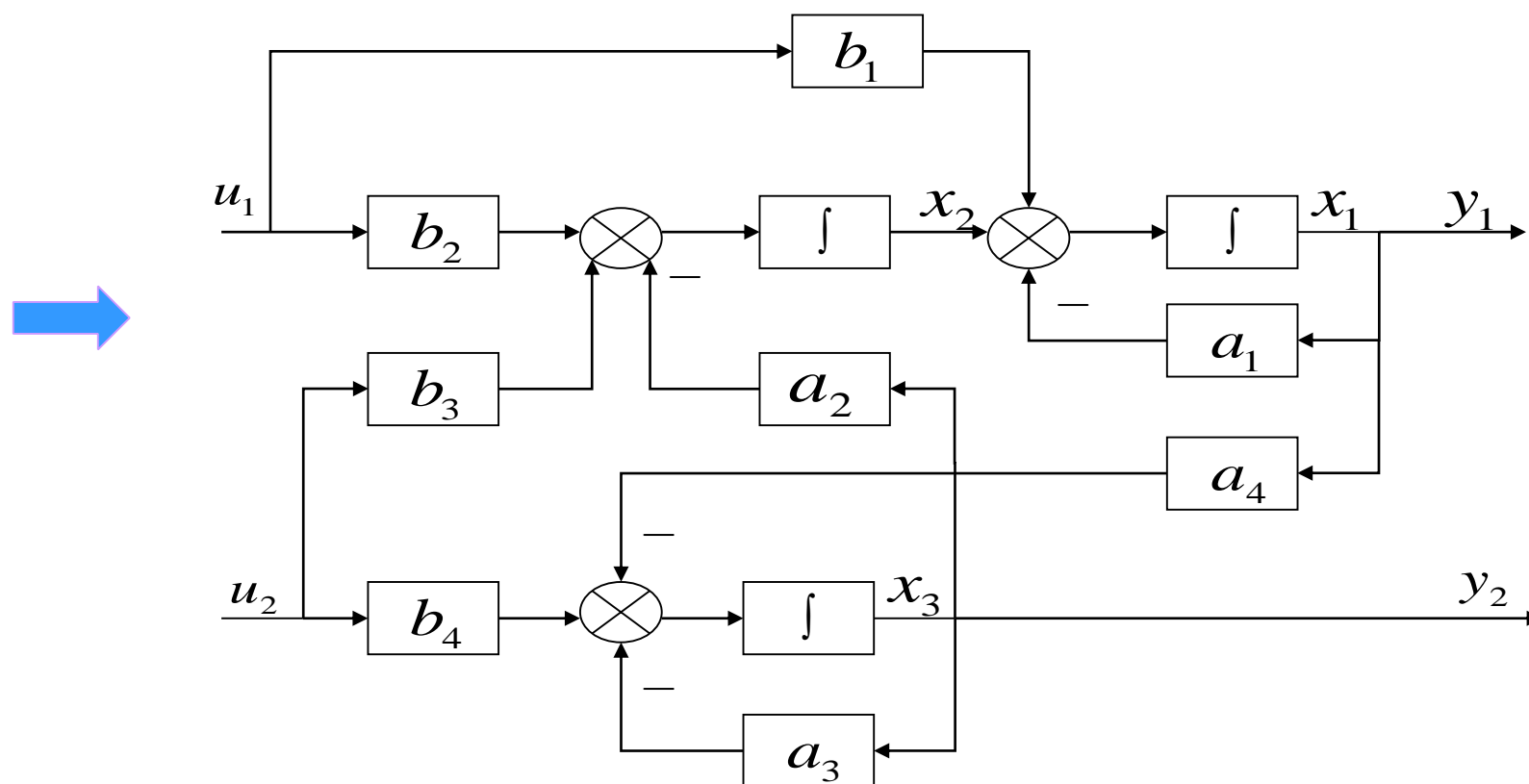
$$\begin{aligned} y_1 &= \iint \left[ (-a_1\dot{y}_1 + b_1\dot{u}_1) - a_2y_2 + b_2u_1 + b_3u_2 \right] dt^2 \\ &= \iint (-a_1\dot{y}_1 + b_1\dot{u}_1) dt^2 + \iint (b_2u_1 + b_3u_2 - a_2y_2) dt^2 \\ &= \int (-a_1y_1 + b_1u_1) dt + \iint (b_2u_1 + b_3u_2 - a_2y_2) dt^2 \\ y_2 &= \int (-a_3y_2 - a_4y_1 + b_4u_2) dt \end{aligned}$$

## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

### □ 多输入-多输出微分方程的实现

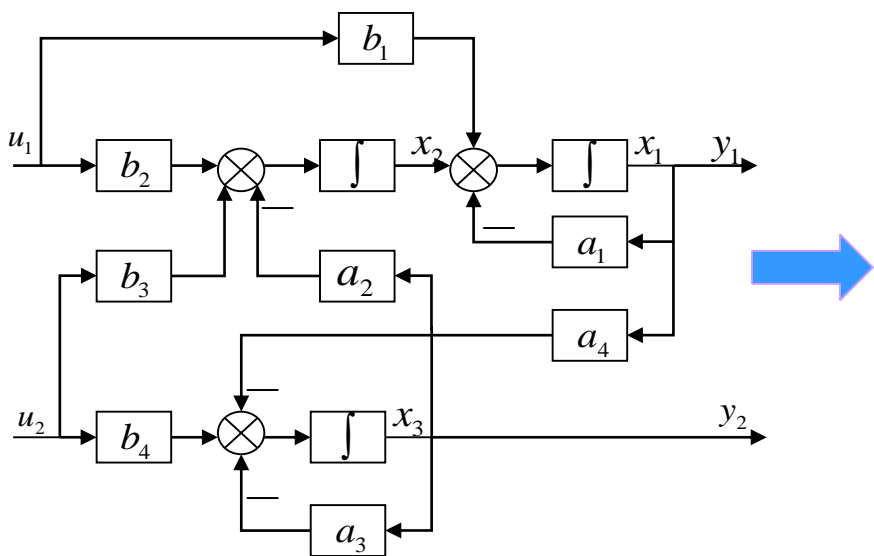
$$y_1 = \int (-a_1 y_1 + b_1 u_1) dt + \iint (b_2 u_1 + b_3 u_2 - a_2 y_2) dt^2$$

$$y_2 = \int (-a_3 y_2 - a_4 y_1 + b_4 u_2) dt$$



## 状态变量及状态空间表达式的建立(二)

### □ 多输入-多输出微分方程的实现



$$\dot{x}_1 = -a_1 x_1 + x_2 + b_1 u_1$$

$$\dot{x}_2 = -a_2 x_3 + b_2 u_1 + b_3 u_2$$

$$\dot{x}_3 = -a_4 x_1 - a_3 x_3 + b_4 u_2$$

$$\begin{pmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -a_1 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & -a_2 \\ -a_4 & 0 & -a_3 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} b_1 & 0 \\ b_2 & b_3 \\ 0 & b_4 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} u_1 \\ u_2 \end{pmatrix}$$

$$\begin{pmatrix} y_1 \\ y_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{pmatrix}$$



# 上节课回顾

□ 状态空间表达式的实现问题：传函 到 状态空间表达式

$$W(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \cdots + b_1 s + b_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \cdots + a_1 s + a_0}, \quad m \leq n \quad \Rightarrow \quad \begin{cases} \dot{x} = Ax + bu \\ y = cx + du \end{cases}$$

- ✓ 传递函数无零点,  $m = 0$
- ✓ 传递函数有零点,  $m < n$
- ✓ 传递函数有零点,  $m = n$

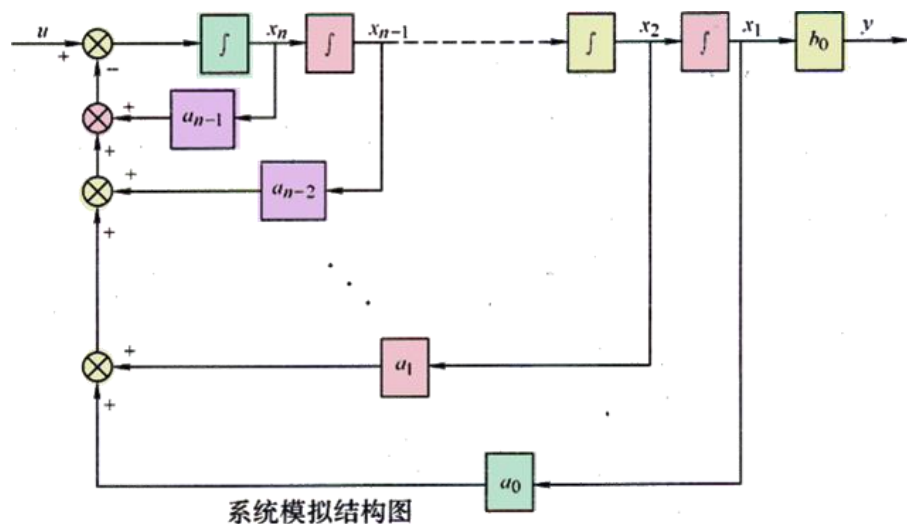
$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & & 0 \\ \vdots & & \ddots & \\ 0 & & & 1 \\ -a_0 & -a_1 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix}$$

# 上次课回顾

✓ 传递函数无零点,  $m = 0$

$$W(s) = \frac{b_0}{s^n + a_{n-1}s^{n-1} + \cdots + a_1s + a_0}$$

$$y^{(n)} + a_{n-1}y^{(n-1)} + \cdots + a_1\dot{y} + a_0y = b_0u(t)$$



列写方程, 并标准化 (化为向量矩阵形式)

$$x_1 = y / b_0, x_2 = \dot{y} / b_0, \dots, x_n = y^{(n-1)} / b_0$$



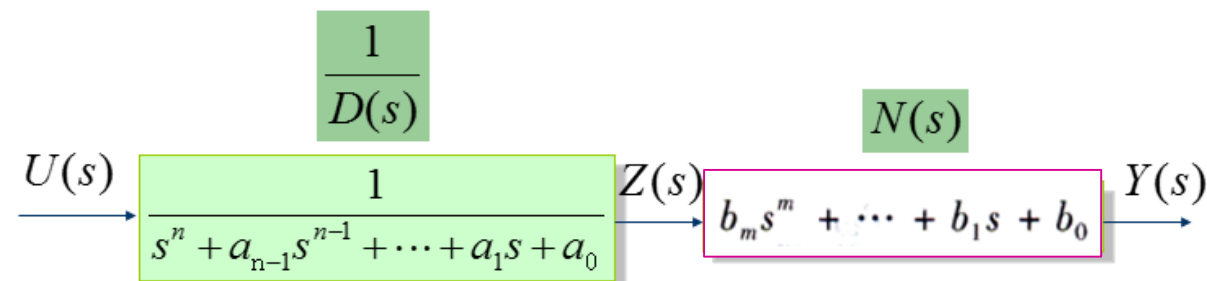
$$\begin{cases} x_1 = \frac{1}{b_0} y \end{cases} \rightarrow y = [b_0 \ 0 \ \cdots \ 0] \mathbf{x}$$

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = x_3 \\ \vdots \\ \dot{x}_{n-1} = x_n \\ \dot{x}_n = -a_0x_1 - a_1x_2 - \cdots - a_{n-1}x_n + u \end{cases} \rightarrow \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \vdots \\ \dot{x}_n \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & & 0 \\ \vdots & & \ddots & \\ 0 & & & 1 \\ -a_0 & -a_1 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$

# 上次课回顾

✓ 传递函数有零点,  $m < n$

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \dots + b_1 s + b_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0}$$



$$\frac{1}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0} \Rightarrow z^{(n)} + a_{n-1} z^{(n-1)} + \dots + a_1 \dot{z} + a_0 z = u$$

$$\begin{cases} x_1 = z \\ x_2 = \dot{z} \\ x_3 = \ddot{z} \\ \vdots \\ x_n = z^{(n-1)} \end{cases} \Rightarrow \mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \dots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \dots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \quad \mathbf{b} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$y = b_m z^{(m)} + \dots + b_1 \dot{z} + b_0 z$$

$$\Rightarrow y = \beta_0 x_1 + \beta_1 x_2 + \dots + \beta_{n-1} x_n \Rightarrow \mathbf{c} = [b_0 \quad b_1 \quad \dots \quad b_m]$$

# 上次课回顾

✓ 传递函数有零点,  $m = n$

$$G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_n s^n + b_{n-1} s^{n-1} + \cdots + b_1 s + b_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \cdots + a_1 s + a_0} = b_n + \frac{\beta_{n-1} s^{n-1} + \cdots + \beta_1 s + \beta_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \cdots + a_1 s + a_0}$$

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + bu \\ y = cx + du \end{cases}$$

$$\mathbf{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix} \quad \mathbf{b} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$\mathbf{c} = [\beta_0 \quad \beta_1 \quad \cdots \quad \beta_{n-1}] \quad d = b_n$$

# 控制系统的状态空间表达式

---

- 1.1 状态变量及状态空间表达式
- 1.2 状态变量及状态空间表达式的模拟结构图
- 1.3 状态变量及状态空间表达式的建立(一)
- 1.4 状态变量及状态空间表达式的建立(二)
- 1.5 状态矢量的线性变换(坐标变换)
- 1.6 从状态空间表达式求传递函数阵
- 1.7 离散时间系统的状态空间表达式
- 1.8 时变系统和非线性系统的状态空间表达式

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

---

## ➤ 系统状态空间表达式的非唯一性

- 对于给定的同一定常系统，可以选取不同的状态变量，对应着不同的状态空间表达式，即：可用不同形式状态空间表达式描述同一系统

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

---

## ➤ 系统状态空间表达式的非唯一性

- 对于给定的同一定常系统，可以选取不同的状态变量，对应着不同的状态空间表达式，即：可用不同形式状态空间表达式描述同一系统

## ➤ 不同形式状态空间表达式间的线性非奇异变换关系

- 对于同一系统的不同状态空间表达式描述，对应的状态向量之间可通过线性非奇异变换相互转化（为什么？）

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

---

## ➤ 系统状态空间表达式的非唯一性

- 对于给定的同一定常系统，可以选取不同的状态变量，对应着不同的状态空间表达式，即：可用不同形式状态空间表达式描述同一系统

## ➤ 不同形式状态空间表达式间的线性非奇异变换关系

- 对于同一系统的不同状态空间表达式描述，对应的状态向量之间可通过线性非奇异变换相互转化（为什么？）

## ➤ 通过坐标变换，使系统状态空间表达式规范化（对角化、约旦化、标准型），便于系统分析或设计



# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

## ➤ 状态矢量的线性变换

- 描述统一系统的两组不同状态向量存在线性变换关系

$$\mathbf{x} = \mathbf{T}\mathbf{z} \quad \mathbf{z} = \mathbf{T}^{-1}\mathbf{x}$$

其中,  $\mathbf{T}$  为非奇异变换矩阵

## ➤ 变换前后系统关系

$$\begin{array}{ccc} \dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}u & \xrightarrow{\mathbf{x} = \mathbf{T}\mathbf{z}} & \dot{\mathbf{z}} = \mathbf{T}^{-1}\mathbf{A}\mathbf{T}\mathbf{z} + \mathbf{T}^{-1}\mathbf{B}u \\ \mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{D}u & & \mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{T}\mathbf{z} + \mathbf{D}u \end{array}$$

- 系统维数不变, 能完全描述系统行为; 相关矩阵变化情况

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

## ➤ 状态矢量的线性变换

- 描述统一系统的两组不同状态向量存在线性变换关系

$$\mathbf{x} = \mathbf{T}\mathbf{z} \quad \mathbf{z} = \mathbf{T}^{-1}\mathbf{x}$$

其中,  $\mathbf{T}$  为非奇异变换矩阵

## ➤ 变换前后系统关系

$$\begin{array}{ccc} \dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}u & \xrightarrow{\mathbf{x} = \mathbf{T}\mathbf{z}} & \dot{\mathbf{z}} = \mathbf{T}^{-1}\mathbf{A}\mathbf{T}\mathbf{z} + \mathbf{T}^{-1}\mathbf{B}u \\ \mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{D}u & & \mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{T}\mathbf{z} + \mathbf{D}u \end{array}$$

- 系统维数不变, 能完全描述系统行为
- 系统矩阵互为相似矩阵, 基本特征不变 (特征值)

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

## ➤ 状态矢量的线性变换

- 描述统一系统的两组不同状态向量存在线性变换关系

$$\mathbf{x} = \mathbf{T}\mathbf{z} \quad \mathbf{z} = \mathbf{T}^{-1}\mathbf{x}$$

其中,  $\mathbf{T}$  为非奇异变换矩阵

## ➤ 变换前后系统关系

$$\begin{array}{ccc} \dot{\mathbf{x}} = \mathbf{A}\mathbf{x} + \mathbf{B}u & \xrightarrow{\mathbf{x} = \mathbf{T}\mathbf{z}} & \dot{\mathbf{z}} = \mathbf{T}^{-1}\mathbf{A}\mathbf{T}\mathbf{z} + \mathbf{T}^{-1}\mathbf{B}u \\ \mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{x} + \mathbf{D}u & & \mathbf{y} = \mathbf{C}\mathbf{T}\mathbf{z} + \mathbf{D}u \end{array}$$

- 系统维数不变, 能完全描述系统行为
- 系统矩阵互为相似矩阵, 基本特征不变 (特征值)
- 系统传递函数阵不变

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

例：设系统的状态空间表达式为

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & -2 \\ 1 & -3 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 2 \\ 0 \end{bmatrix} u; \quad x(0) = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix}; \quad y = [0 \quad 3]x$$

若取变换矩阵为  $T_1 = \begin{bmatrix} 6 & 2 \\ 2 & 0 \end{bmatrix}$ ，则

□ 新的状态向量为  $z = T_1^{-1}x = \frac{1}{2} \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & -3 \end{bmatrix} x$ ，即  $\begin{bmatrix} z_1 \\ z_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{1}{2}x_2 \\ \frac{1}{2}x_1 - \frac{3}{2}x_2 \end{bmatrix}$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

例：设系统的状态空间表达式为

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & -2 \\ 1 & -3 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 2 \\ 0 \end{bmatrix} u; \quad x(0) = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \end{bmatrix}; \quad y = [0 \quad 3]x$$

若取变换矩阵为  $T_1 = \begin{bmatrix} 6 & 2 \\ 2 & 0 \end{bmatrix}$ ，则

□ 新的状态向量为  $z = T_1^{-1}x = \frac{1}{2} \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & -3 \end{bmatrix} x$ ，即  $\begin{bmatrix} z_1 \\ z_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{1}{2}x_2 \\ \frac{1}{2}x_1 - \frac{3}{2}x_2 \end{bmatrix}$

□ 新的状态空间表达式为

$$\dot{z} = T_1^{-1}AT_1z + T_1^{-1}Bu = \begin{bmatrix} 0 & -2 \\ -2 & -3 \end{bmatrix} z + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u; \quad z(0) = T_1^{-1}x(0) = \begin{bmatrix} \frac{1}{2} \\ -1 \end{bmatrix}$$

$$y = CT_1z = [6 \quad 0]z$$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

---

## ➤ 系统的特征值

□ 对于如下线性定常系统

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

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

其特征值就是系统矩阵  $\mathbf{A}$  的特征值，即如下特征方程的解

$$|\lambda \mathbf{I} - \mathbf{A}| = \lambda^n + a_{n-1}\lambda^{n-1} + \cdots + a_1\lambda + a_0 = 0$$

□  $n$  维系统  $n$  个特征值；互异单根、重根；实数、共轭复数

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

## ➤ 系统的特征值

### □ 对于如下线性定常系统

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

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

其特征值就是系统矩阵  $\mathbf{A}$  的特征值，即如下特征方程的解

$$|\lambda \mathbf{I} - \mathbf{A}| = \lambda^n + a_{n-1}\lambda^{n-1} + \cdots + a_1\lambda + a_0 = 0$$

### □ $n$ 维系统 $n$ 个特征值；互异单根、重根；实数、共轭复数

## ➤ 特征向量

### □ 设 $\lambda_i$ 为系统的一个特征值，若存在一个 $n$ 维非零向量 $\mathbf{p}_i$ 满足

$$\mathbf{A}\mathbf{p}_i = \lambda_i\mathbf{p}_i$$

则称向量  $\mathbf{p}_i$  为系统对应于特征值  $\lambda_i$  的特征向量。

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

## ➤ 系统线性变换的特征值不变性

□ 对于一个线性定常系统，其系统矩阵为  $A$ ，经线性变换后，新系统的系统矩阵变为  $T^{-1}AT$

□ 形式不同，但具有相同的特征值，不变性

$$\begin{aligned} |\lambda I - T^{-1}AT| &= |\lambda T^{-1}T - T^{-1}AT| = |T^{-1}\lambda T - T^{-1}AT| \\ &= |T^{-1}(\lambda I - A)T| = |T^{-1}| |\lambda I - A| |T| \\ &= |T^{-1}T| |\lambda I - A| = |\lambda I - A| \end{aligned}$$

□ 特征值不变性，是可将原系统进行规范化变换后再进行分析或设计的依据



# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

例：设某系统的系统矩阵如下所示，试求其特征向量

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & -1 \\ -6 & -11 & 6 \\ -6 & -11 & 5 \end{bmatrix}$$

□ 特征方程为

$$|\lambda I - A| = \begin{vmatrix} \lambda & -1 & 1 \\ 6 & \lambda + 11 & -6 \\ 6 & 11 & \lambda - 5 \end{vmatrix} = 0$$

即  $\lambda^3 + 6\lambda^2 + 11\lambda + 6 = (\lambda + 1)(\lambda + 2)(\lambda + 3) = 0$

可得，特征值为

$$\lambda_1 = -1, \quad \lambda_2 = -2, \quad \lambda_3 = -3$$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

□ 1) 对应特征值  $\lambda_1 = -1$  的特征向量, 设为  $P_1 = \begin{bmatrix} P_{11} \\ P_{21} \\ P_{31} \end{bmatrix}$

则  $AP_1 = \lambda_1 P_1 \longrightarrow \begin{bmatrix} 0 & 1 & -1 \\ -6 & -11 & 6 \\ -6 & -11 & 5 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} P_{11} \\ P_{21} \\ P_{31} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -P_{11} \\ -P_{21} \\ -P_{31} \end{bmatrix}$

$$\begin{aligned} p_{11} + p_{21} - p_{31} &= 0 \\ -6p_{11} - 10p_{21} + 6p_{31} &= 0 \\ -6p_{11} - 11p_{21} + 6p_{31} &= 0 \end{aligned}$$

$p_{21} = 0$   
 $p_{11} = p_{31}$   $\xrightarrow{p_{11}=p_{31}=1}$   $P_1 = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$ , 同理得  $P_2 = \begin{bmatrix} 1 \\ 2 \\ 4 \end{bmatrix}$   $P_3 = \begin{bmatrix} 1 \\ 6 \\ 9 \end{bmatrix}$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

## ➤ 利用线性变换规范化系统状态空间表达式

□ 面向系统的系统矩阵，将系统矩阵转化为特殊形式

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx + Du \end{cases} \xrightarrow{\quad} \begin{cases} \dot{z} = \overbrace{T^{-1}AT}^J z + T^{-1}Bu \\ y = CTz + Du \end{cases}$$

□ 根据系统特征值情况，对角标准型、约旦标准型

无重根：

$$J = \begin{pmatrix} \lambda_1 & & & \\ & \lambda_2 & & \\ & & \ddots & \\ & & & \lambda_n \end{pmatrix}$$

有重根：

$$J = \left( \begin{array}{ccc|ccc} \lambda_1 & 1 & 0 & & & \\ & \lambda_1 & \ddots & & & \\ 0 & & \ddots & 1 & & \\ & & & \lambda_1 & & \\ \hline & & 0 & & \lambda_{q+1} & \\ & & & & \ddots & \\ & & & & & \lambda_n \end{array} \right)$$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

□ 对任意形式系统矩阵, 当其无重根时, 可变换为对角标准型

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx + Du \end{cases} \longrightarrow \begin{cases} \dot{z} = \underline{T^{-1}AT}z + \underline{T^{-1}Bu} = \underline{J}z + T^{-1}Bu \\ y = CTz + Du \end{cases}$$

$$J = \begin{pmatrix} \lambda_1 & & & \\ & \lambda_2 & \mathbf{0} & \\ & \mathbf{0} & \ddots & \\ & & & \lambda_n \end{pmatrix}$$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

➤ 特征值互异（无重根），可变换为对角标准型，步骤：

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

□ 求取特征值：  $|\lambda I - A| = 0 \rightarrow \lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_n$

□ 求取对应特征向量：  $AP_i = \lambda_i P_i \rightarrow P_1, P_2, \dots, P_n$

□ 给出变换矩阵：  $T = [P_1, P_2, \dots, P_n]$

□ 求取变换后状态空间表达式

$$\begin{cases} \dot{z} = \underline{T^{-1}AT}z + \underline{T^{-1}B}u \\ y = \underline{CT}z + Du \end{cases}$$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

例：设某系统的状态方程如下所示，试将其化为对角标准型

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

□ 求特征值

$$|\lambda I - A| = \begin{vmatrix} \lambda - 2 & 1 & 1 \\ 0 & \lambda + 1 & 0 \\ 0 & -2 & \lambda - 1 \end{vmatrix} = (\lambda - 2)(\lambda + 1)(\lambda - 1) = 0$$

可得，特征值为

$$\lambda_1 = 2, \lambda_2 = 1, \lambda_3 = -1$$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

□ 求每个特征值对应的特征向量

✓ 对特征值为  $\lambda_1 = 2$  , 有

$$(\lambda_1 I - A)P_1 = 0 \longrightarrow \begin{bmatrix} 0 & 1 & 1 \\ 0 & 3 & 0 \\ 0 & -2 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_{11} \\ p_{12} \\ p_{13} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} \longrightarrow P_1 = \begin{bmatrix} p_{11} \\ p_{12} \\ p_{13} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

✓ 同理, 得另外两个特征值对应的特征向量

$$P_2 = \begin{bmatrix} p_{21} \\ p_{22} \\ p_{23} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \quad P_3 = \begin{bmatrix} p_{31} \\ p_{32} \\ p_{33} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ -1 \end{bmatrix}$$

□ 故, 可选取变换矩阵为

$$T = [P_1, P_2, P_3] = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & -1 \end{bmatrix} \quad T^{-1} = \begin{bmatrix} 1 & -1 & -1 \\ 0 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix}$$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

---

□ 根据变换后状态方程的公式，得

$$\dot{z} = T^{-1}ATz + T^{-1}Bu = \begin{bmatrix} 2 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & -1 \end{bmatrix} z + \begin{bmatrix} 2 \\ 5 \\ 2 \end{bmatrix} u$$

✓ 新系统的系统矩阵为对角矩阵，对角线元素为特征值



# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

□ 对任意形式系统矩阵, 当具有重根时, 可变换为约旦标准型

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx + Du \end{cases} \longrightarrow \begin{cases} \dot{z} = \underline{T^{-1}AT}z + \underline{T^{-1}Bu} = \underline{J}z + T^{-1}Bu \\ y = CTz + Du \end{cases}$$

✓ 广义特征向量

$$J = \left( \begin{array}{ccc|ccc} \lambda_1 & 1 & 0 & & & \\ & \lambda_1 & \ddots & & & \\ 0 & & \ddots & 1 & & \\ & & & \lambda_1 & & \\ \hline & & 0 & & \lambda_{q+1} & \\ & & & & \ddots & \\ & & & & & \lambda_n \end{array} \right)$$

$$\begin{aligned} \lambda_1 P_1 - AP_1 &= 0 \\ \lambda_1 P_2 - AP_2 &= -P_1 \\ &\vdots \\ \lambda_1 P_q - AP_q &= -P_{q-1} \end{aligned}$$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

➤ 特征值相同（重根），可变换为约旦标准型，步骤：

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

□ 求取特征值：  $|\lambda I - A| = 0 \rightarrow \underbrace{\lambda_1, \dots, \lambda_1}_{q\uparrow}, \underbrace{\lambda_{q+1}, \dots, \lambda_n}_{n-q}$

□ 求取（广义）特征向量：  $\underbrace{P_1, \dots, P_q}_{q\uparrow}, \underbrace{P_{q+1}, \dots, P_n}_{n-q}$

□ 给出变换矩阵：  $T = [P_1, \dots, P_q, P_{q+1}, \dots, P_n]$

□ 计算变换后状态空间表达式： 
$$\begin{cases} \dot{z} = \underline{T^{-1}AT}z + \underline{T^{-1}B}u \\ y = \underline{CT}z + Du \end{cases}$$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

例：设系统状态空间表达式如下所示，试将其化为约旦标准型

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 2 & 3 & 0 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u$$
$$y = [1 \quad 0 \quad 0] x$$

□ 求特征值

$$|\lambda I - A| = \begin{vmatrix} \lambda & -1 & 0 \\ 0 & \lambda & -1 \\ -2 & -3 & \lambda \end{vmatrix} = \lambda^3 - 3\lambda^2 - 2 = 0$$

可得，特征值为

$$\lambda_{1,2} = -1, \quad \lambda_3 = 2$$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

□ 求每个特征值对应的（广义）特征向量

✓ 对特征值为  $\lambda_1 = -1, \lambda_3 = 2$ ，有

$$\begin{aligned} (\lambda_1 I - A)P_1 &= 0 \\ (\lambda_3 I - A)P_3 &= 0 \end{aligned} \quad \longrightarrow \quad P_1 = \begin{bmatrix} P_{11} \\ P_{21} \\ P_{31} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ -1 \\ 1 \end{bmatrix}, P_3 = \begin{bmatrix} 1 \\ 2 \\ 4 \end{bmatrix}$$

✓ 对重根  $\lambda_2 = -1$ ，求广义特征向量

$$\lambda_1 P_2 + AP_2 = -P_1 \quad \longrightarrow \quad -\begin{bmatrix} p_{21} \\ p_{22} \\ p_{23} \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 2 & 3 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_{21} \\ p_{22} \\ p_{23} \end{bmatrix} = -\begin{bmatrix} 1 \\ -1 \\ 1 \end{bmatrix} \longrightarrow P_2 = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ -1 \end{bmatrix}$$

□ 故，可选取变换矩阵为

$$T = [P_1 \quad P_2 \quad P_3] = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ -1 & 0 & 2 \\ 1 & -1 & 4 \end{bmatrix}$$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

□ 根据变换后状态方程的公式，得

$$\dot{z} = T^{-1}ATz + T^{-1}Bu = \begin{bmatrix} -1 & 1 & 0 \\ 0 & -1 & 0 \\ 0 & 0 & 2 \end{bmatrix} z + \begin{bmatrix} \frac{2}{9} \\ \frac{1}{3} \\ \frac{1}{9} \end{bmatrix} u$$
$$y = CTz = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \end{bmatrix} z$$

✓ 变换矩阵非唯一

$$-\begin{bmatrix} p_{21} \\ p_{22} \\ p_{23} \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 2 & 3 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} p_{21} \\ p_{22} \\ p_{23} \end{bmatrix} = -\begin{bmatrix} 1 \\ -1 \\ 1 \end{bmatrix} \rightarrow P_2 = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \\ -2 \end{bmatrix}$$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

➤  $A$  为友矩阵

□ 无重根，对角化的变换矩阵为（范德蒙特矩阵）

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

□ 有重根，约旦化的变换矩阵为

$$T = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & \cdots & 1 & \cdots & 1 \\ \lambda_1 & 1 & 0 & \cdots & \lambda_4 & \cdots & \lambda_n \\ \lambda_1^2 & 2\lambda_1 & 1 & \cdots & \lambda_4^2 & \cdots & \lambda_n^2 \\ \vdots & \vdots & \vdots & & \vdots & & \vdots \\ \lambda_1^{n-1} & \frac{d}{d\lambda_1}(\lambda_1^{n-1}) & \frac{1}{2} \frac{d^2}{d\lambda_1^2}(\lambda_1^{n-1}) & \cdots & \lambda_4^{n-1} & \cdots & \lambda_n^{n-1} \end{pmatrix}$$

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & 0 & \cdots & 1 \\ -a_0 & -a_1 & -a_2 & \cdots & -a_{n-1} \end{bmatrix}$$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

$$T = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & \cdots & 1 & \cdots & 1 \\ \lambda_1 & 1 & 0 & \cdots & \lambda_4 & \cdots & \lambda_n \\ \lambda_1^2 & 2\lambda_1 & 1 & \cdots & \lambda_4^2 & \cdots & \lambda_n^2 \\ \vdots & \vdots & \vdots & & \vdots & & \vdots \\ \lambda_1^{n-1} & \frac{d}{d\lambda_1}(\lambda_1^{n-1}) & \frac{1}{2} \frac{d^2}{d\lambda_1^2}(\lambda_1^{n-1}) & \cdots & \lambda_4^{n-1} & \cdots & \lambda_n^{n-1} \end{pmatrix}$$

例：设系统的系统矩阵如下所示，试将其化为约旦标准型

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 2 & 3 & 0 \end{bmatrix} \xrightarrow{\text{red}} \lambda_{1,2} = -1, \quad \lambda_3 = 2$$
$$\xrightarrow{\text{red}} T = [P_1 \quad P_2 \quad P_3] = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 1 \\ -1 & 1 & 2 \\ 1 & -2 & 4 \end{bmatrix}$$

# 状态矢量的线性变换(坐标变换)

---

- ❑ 为什么有坐标变换，其背景？
- ❑ 经过坐标变换的系统与原系统，哪些性质不变？
- ❑ 特征值、特征向量（广义特征向量）、约旦标准型
- ❑ 如何将具有任意形式的系统矩阵变换为标准型？如何选取变换矩阵？



# 控制系统的状态空间表达式

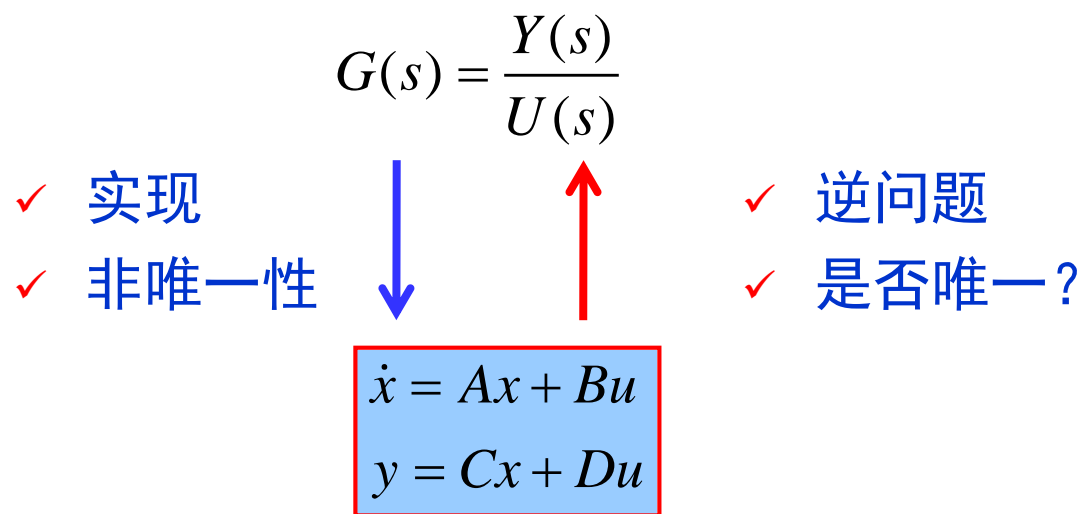
---

- 1.1 状态变量及状态空间表达式
- 1.2 状态变量及状态空间表达式的模拟结构图
- 1.3 状态变量及状态空间表达式的建立(一)
- 1.4 状态变量及状态空间表达式的建立(二)
- 1.5 状态矢量的线性变换(坐标变换)
- 1.6 从状态空间表达式求传递函数阵
- 1.7 离散时间系统的状态空间表达式
- 1.8 时变系统和非线性系统的状态空间表达式

# 从状态空间表达式求传递函数阵

## □ 传递函数阵

- 在经典控制理论中，SISO系统的复数域描述：传递函数
- 实现问题：由传递函数建立状态空间表达式
- MIMO系统的复数域描述？实现问题的逆问题？与标量传递函数的联系？



# 从状态空间表达式求传递函数阵

## □ 基于Laplace变换的传递函数阵求解

$$\begin{array}{ll} \dot{x} = Ax + Bu & \text{拉氏变换} \\ y = Cx + Du & \end{array} \quad \begin{array}{l} X(s) = (sI - A)^{-1} BU(s) \\ Y(s) = CX(s) + DU(s) \end{array}$$

### ➤ 输入-状态的传递函数阵

$$W_{ux}(s) = \frac{X(s)}{U(s)} = (sI - A)^{-1} B$$

### ➤ 输入-输出的传递函数阵

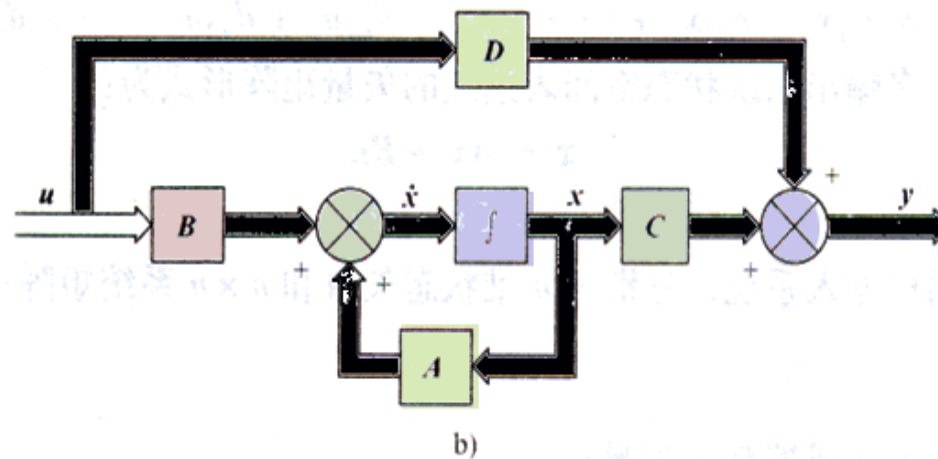
$$W_{uy}(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = C(sI - A)^{-1} B + D$$

# 从状态空间表达式求传递函数阵

## □ 基于系统结构矢量图求解

$$\dot{x} = Ax + Bu$$

$$y = Cx + Du$$



# 从状态空间表达式求传递函数阵

## □ 传递函数阵

$$W(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = C(sI - A)^{-1}B + D$$

➤ 维数：  $m \times r$

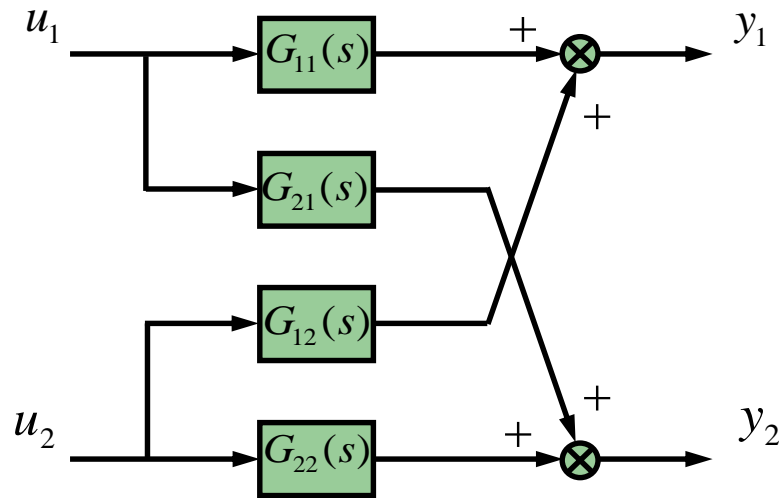
$$W(s) = \begin{pmatrix} W_{11}(s) & W_{12}(s) & \cdots & W_{1r}(s) \\ W_{21}(s) & W_{22}(s) & \cdots & W_{2r}(s) \\ \vdots & \vdots & & \vdots \\ W_{m1}(s) & W_{m2}(s) & \cdots & W_{mr}(s) \end{pmatrix}$$

- ✓  $W_{ij}(s)$  : 标量函数, 表征第  $j$  个输入对第  $i$  个输出的传递关系
- ✓  $i \neq j$  : 不同标号的输入与输出相互关联, 称为耦合关系
- ✓ MIMO系统相比SISO系统的复杂性

# 从状态空间表达式求传递函数阵

□ 系统耦合关系，双输入-双输出系统

$$\begin{bmatrix} Y_1(s) \\ Y_2(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} G_{11}(s) & G_{12}(s) \\ G_{21}(s) & G_{22}(s) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} U_1(s) \\ U_2(s) \end{bmatrix}$$



# 从状态空间表达式求传递函数阵

## □ 传递函数阵-系统特征

$$W(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = C(sI - A)^{-1}B + D$$

$$W(s) = \frac{1}{|sI - A|} [C \operatorname{adj}(sI - A)B + D |sI - A|]$$

- ✓ 分母：系统矩阵特征多项式，传递函数极点为系统矩阵特征值
- ✓ 分子：多项式矩阵

$$W(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_m s^m + b_{m-1} s^{m-1} + \cdots + b_1 s + b_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \cdots + a_1 s + a_0},$$

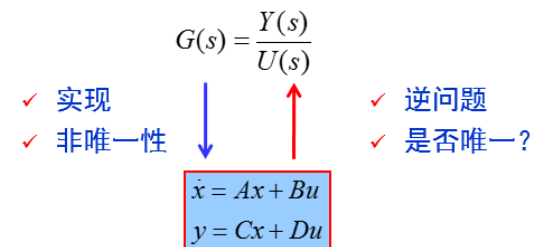
# 从状态空间表达式求传递函数阵

□ 唯一性：状态空间表达式非奇异线性变换不改变传递函数阵

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

$$\underline{z} = \underline{T}^{-1} \underline{x}$$

$$\begin{aligned}\dot{\underline{z}} &= \underline{T}^{-1} A \underline{T} \underline{z} + \underline{T}^{-1} B u \\ y &= C \underline{T} \underline{z} + D u\end{aligned}$$



$$W(s) = C(sI - A)^{-1}B + D \quad \hat{W}(s) = CT(sI - T^{-1}AT)^{-1}T^{-1}B + D$$



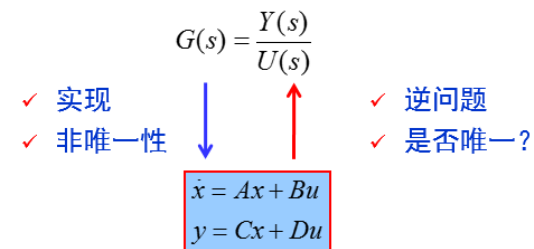
# 从状态空间表达式求传递函数阵

□ 唯一性：状态空间表达式非奇异线性变换不改变传递函数阵

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

$$\xrightarrow{z = T^{-1}x}$$

$$\begin{aligned}\dot{z} &= T^{-1}ATz + T^{-1}Bu \\ y &= CTz + Du\end{aligned}$$



$$W(s) = C(sI - A)^{-1}B + D \quad \Downarrow \quad \tilde{W}(s) = CT(sI - T^{-1}AT)^{-1}T^{-1}B + D$$

$$\tilde{W}(s) = CT(sI - T^{-1}AT)^{-1}T^{-1}B + D$$

$$= C[T(sI - T^{-1}AT)T^{-1}]^{-1}B + D$$

$$= C[T(sI)T^{-1} - TT^{-1}ATT^{-1}]^{-1}B + D$$

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

$$= W(s)$$

# 从状态空间表达式求传递函数阵

---

- 子系统在各种连接时的传递函数阵和状态空间方程

# 从状态空间表达式求传递函数阵

## □ 子系统在各种连接时的传递函数阵

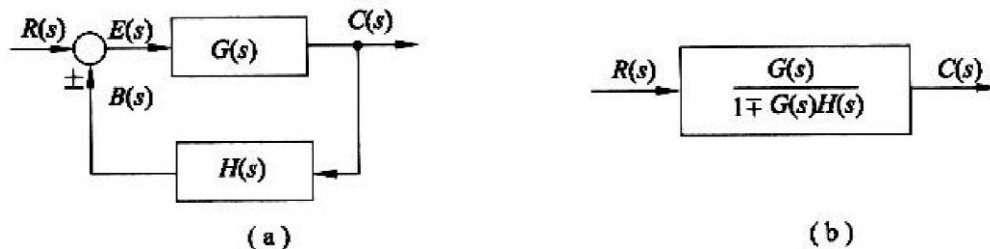
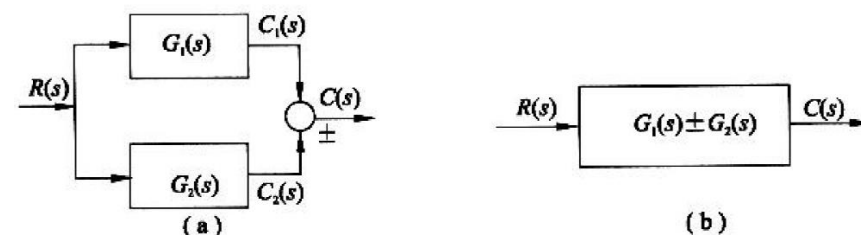
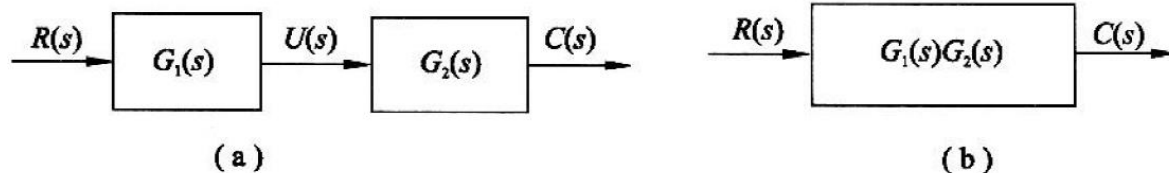
➤ 两个子系统：串联、并联、反馈（为什么、怎么得到新系统）

$$\Sigma 1: (A_1, B_1, C_1, D_1)$$

$$\left. \begin{aligned} \dot{x}_1 &= A_1 x_1 + B_1 u_1 \\ y_1 &= C_1 x_1 + D_1 u_1 \end{aligned} \right\}$$

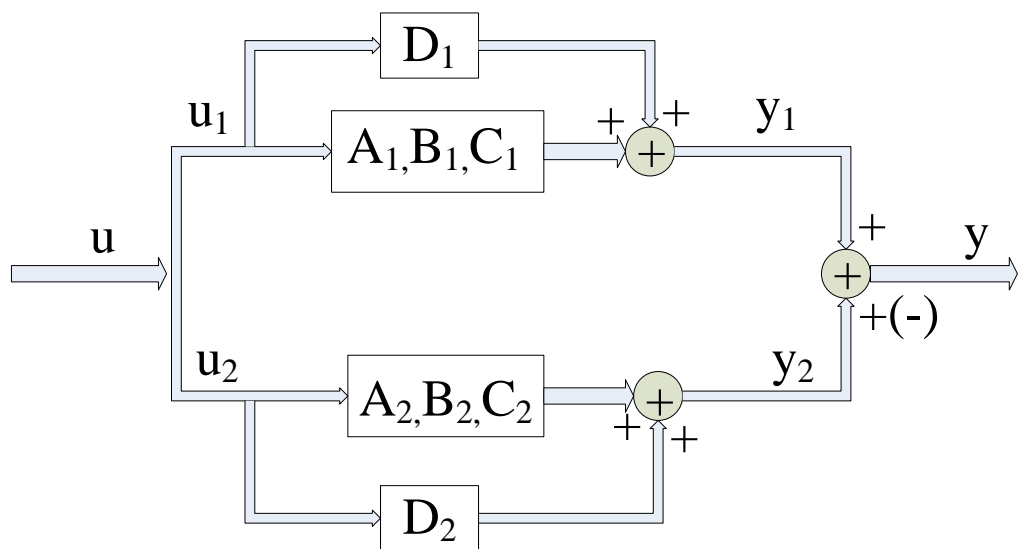
$$\Sigma 2: (A_2, B_2, C_2, D_2)$$

$$\left. \begin{aligned} \dot{x}_2 &= A_2 x_2 + B_2 u_2 \\ y_2 &= C_2 x_2 + D_2 u_2 \end{aligned} \right\}$$



# 从状态空间表达式求传递函数阵

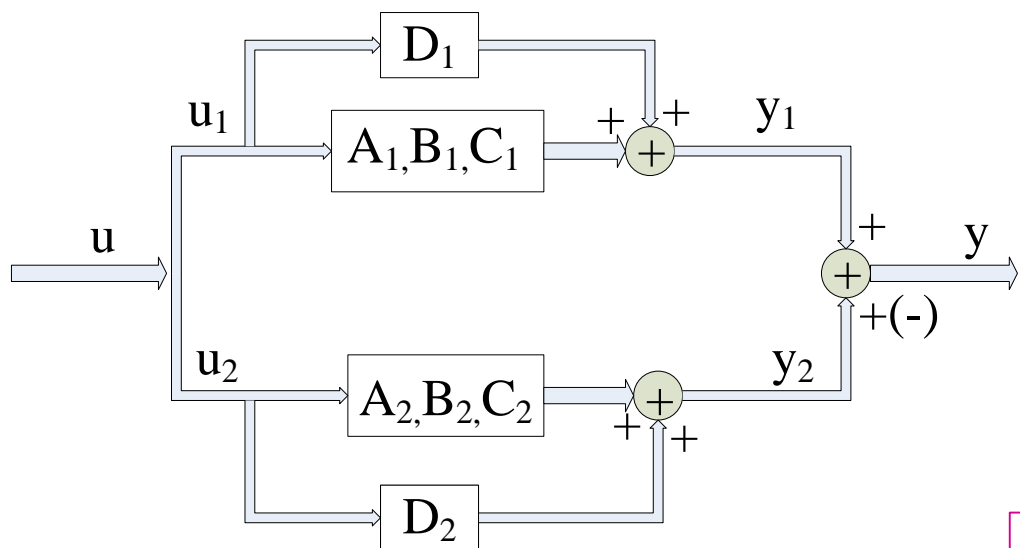
- 两子系统并联：共用输入、同维输出之和、状态扩维；状态空间表达式、传函



$$\Sigma_1 : \begin{cases} \dot{x}_1 = A_1 x_1 + B_1 u_1 \\ y_1 = C_1 x_1 + D_1 u_1 \end{cases} \quad \Sigma_2 : \begin{cases} \dot{x}_2 = A_2 x_2 + B_2 u_2 \\ y_2 = C_2 x_2 + D_2 u_2 \end{cases}$$

# 从状态空间表达式求传递函数阵

- 两子系统并联：共用输入、同维输出之和、状态扩维；状态空间表达式、传函



$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A_1 & 0 \\ 0 & A_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} B_1 \\ B_2 \end{bmatrix} u$$

$$y = \begin{bmatrix} C_1 & \pm C_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + (D_1 \pm D_2) u$$

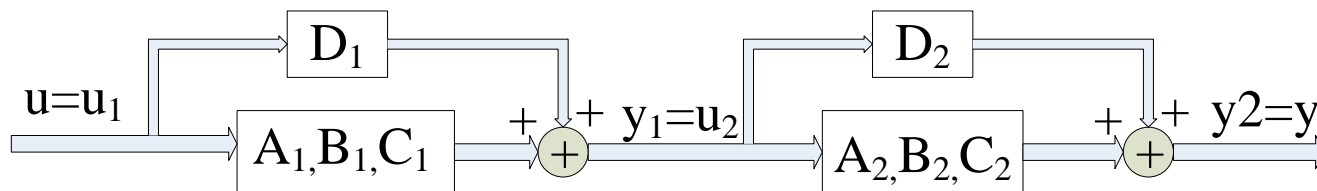
$$\Sigma_1: \begin{cases} \dot{x}_1 = A_1 x_1 + B_1 u_1 \\ y_1 = C_1 x_1 + D_1 u_1 \end{cases} \quad \Sigma_2: \begin{cases} \dot{x}_2 = A_2 x_2 + B_2 u_2 \\ y_2 = C_2 x_2 + D_2 u_2 \end{cases}$$

$$\begin{aligned} W(s) &= \begin{bmatrix} C_1 & \pm C_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} (sI - A_1)^{-1} & 0 \\ 0 & (sI - A_2)^{-1} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} B_1 \\ B_2 \end{bmatrix} + (D_1 \pm D_2) \\ &= \begin{bmatrix} C_1 (sI - A_1)^{-1} B_1 + D_1 \end{bmatrix} \pm \begin{bmatrix} C_2 (sI - A_2)^{-1} B_2 + D_2 \end{bmatrix} \\ &= W_1(s) \pm W_2(s) \end{aligned}$$

# 从状态空间表达式求传递函数阵

➤ 两子系统串联：新系统状态、输入、输出、状态空间表达式、传函

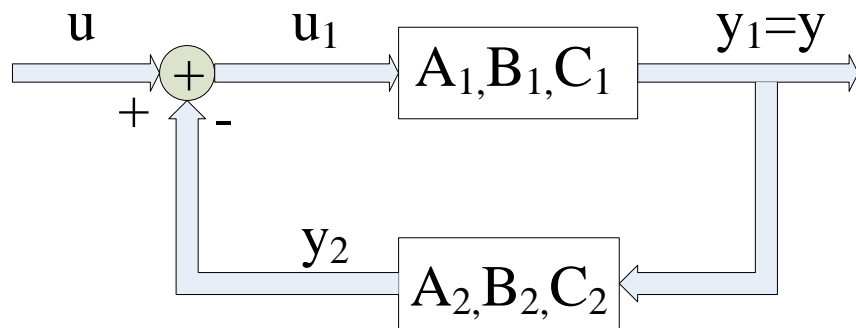
$$W(s) = W_2(s)W_1(s)$$



$$\Sigma_1 : \begin{cases} \dot{x}_1 = A_1 x_1 + B_1 u_1 \\ y_1 = C_1 x_1 + D_1 u_1 \end{cases} \quad \Sigma_2 : \begin{cases} \dot{x}_2 = A_2 x_2 + B_2 u_2 \\ y_2 = C_2 x_2 + D_2 u_2 \end{cases}$$

# 从状态空间表达式求传递函数阵

- 反馈结构：新系统状态、输入、输出、状态空间表达式、传函



$$\Sigma_1 : \begin{cases} \dot{x}_1 = A_1 x_1 + B_1 u_1 \\ y_1 = C_1 x_1 \end{cases} \quad \Sigma_2 : \begin{cases} \dot{x}_2 = A_2 x_2 + B_2 u_2 \\ y_2 = C_2 x_2 \end{cases}$$

$$W(s) = W_1(s) [I + W_2(s) W_1(s)]^{-1}$$

# 离散时间系统的状态空间表达式

## □ 离散时间状态空间表达式

➤ 为什么：计算机辅助设计

➤ 形式是什么：

$$\begin{aligned}\mathbf{x}(k+1) &= \mathbf{G}\mathbf{x}(k) + \mathbf{H}\mathbf{u}(k) \\ \mathbf{y}(k) &= \mathbf{C}\mathbf{x}(k) + \mathbf{D}\mathbf{u}(k)\end{aligned}$$

➤ 怎么得到：

✓ 类似连续系统：模拟结构图、差分方程、脉冲传函

✓ 连续系统离散化



# 时变系统和非线性系统的状态空间表达式

## □ 时变系统

➤ 为什么

➤ 形式是什么

✓ 连续线性时变系统

✓ 离散线性时变系统

✓ 非线性时变系统

$$\begin{pmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & \frac{1}{C} \\ -\frac{1}{L} & -\frac{R}{L} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 0 \\ \frac{1}{L} \end{pmatrix} u$$

$$y = \begin{pmatrix} 1, & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \end{pmatrix}$$

# 时变系统和非线性系统的状态空间表达式

## □ 非线性系统

➤ 为什么：如电子元器件饱和

➤ 形式是什么

✓ 时不变非线性系统

$$\left. \begin{aligned} \dot{x}_i &= f_i(x_1, x_2, \dots, x_n; u_1, u_2, \dots, u_r) , i = 1, 2, \dots, n \\ y_j &= g_j(x_1, x_2, \dots, x_n; u_1, u_2, \dots, u_r) , j = 1, 2, \dots, m \end{aligned} \right\}$$

✓ 时变非线性系统

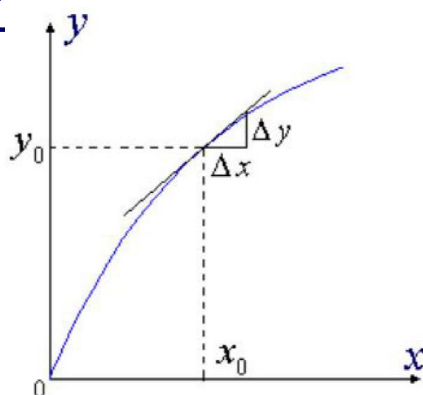
$$\left. \begin{aligned} \dot{x}_i &= f_i(x_1, x_2, \dots, x_n; u_1, u_2, \dots, u_r; t) , i = 1, 2, \dots, n \\ y_j &= g_j(x_1, x_2, \dots, x_n; u_1, u_2, \dots, u_r; t) , j = 1, 2, \dots, m \end{aligned} \right\}$$

➤ 工作点线性化、精确线性化

# 时变系统和非线性系统的状态空间表达式

## □ 非线性系统工作点线性化

➤ 为什么要、为什么可以



➤ 如何线性化：泰勒展式、雅克比矩阵

$$\left. \begin{array}{l} \dot{x} = f(x, u) \\ y = g(x, u) \end{array} \right\} \quad \left. \begin{array}{l} \dot{x}_0 = f(x_0, u_0) \\ y_0 = g(x_0, u_0) \end{array} \right\}$$

$$f(x, u) = f(x_0, u_0) + \left. \frac{\partial f}{\partial x} \right|_{x_0, u_0} \delta x + \left. \frac{\partial f}{\partial u} \right|_{x_0, u_0} \delta u +$$

$$g(x, u) = g(x_0, u_0) + \left. \frac{\partial g}{\partial x} \right|_{x_0, u_0} \delta x + \left. \frac{\partial g}{\partial u} \right|_{x_0, u_0} \delta u +$$

$$\delta \dot{x} = \dot{x} - \dot{x}_0 = \left. \frac{\partial f}{\partial x} \right|_{x_0, u_0} \delta x + \left. \frac{\partial f}{\partial u} \right|_{x_0, u_0} \delta u$$

$$\delta y = y - y_0 = \left. \frac{\partial g}{\partial x} \right|_{x_0, u_0} \delta x + \left. \frac{\partial g}{\partial u} \right|_{x_0, u_0} \delta u$$

$$\left. \frac{\partial f}{\partial x} \right|_{x_0, u_0} = A; \quad \left. \frac{\partial f}{\partial u} \right|_{x_0, u_0} = B$$

$$\left. \frac{\partial g}{\partial x} \right|_{x_0, u_0} = C; \quad \left. \frac{\partial g}{\partial u} \right|_{x_0, u_0} = D$$

$$\begin{aligned} \dot{\hat{x}} &= A\hat{x} + B\hat{u} \\ \hat{y} &= C\hat{x} + D\hat{u} \end{aligned}$$

# 本章小结

---

## ◆ 概念理解

- 状态空间表达式：形式、组成、特点、分类、等
- 传递函数矩阵

## ◆ 相关运算

- 结构图、传函、状态空间表达式之间的相互转化
- 状态空间表达式的线性变换（坐标变换）

## 本章作业

## □ 知识点梳理

□ 课后习题：1.1、1.3、1-9(2)；

第4章知识点总结  
王诗豪 23161-26  
2016100349

### - 3.1 引言

自动控制系统最重要的特性是稳定性。系统的稳定性是指系统在遭受外界扰动偏离原来的平衡状态后，当扰动消失后，系统自身仍有能力恢复到原来平衡状态的一种“属性”。在经典控制理论中，通常用 Routh 判据和 Hurwitz 判据来判定系统的稳定性（见附录），而在现代控制理论中，判定系统稳定性的两种方法是李雅普诺夫第一法和李雅普诺夫第二法。

### 二、李雅普诺夫关于稳定性的定义

2.1 系统状态的运行及平衡状态

设  $x = f(x, t)$  [联立微分方程与代数方程]

**平衡状态:**  $f(x_e, t) = 0$  [ $\dot{x} = 0$ ] 的解

**条件:** 对于任意满足  $x(0) = x_0$  的初始值  $x_0$  为系统的平衡状态 [平衡状态  $x_e$  附近运动变化的问题]

2.2 稳定性的几个定义

若用  $\|x - x_e\|$  表示状态变量  $x$  与平衡状态  $x_e$  的距离，用集合  $S(\epsilon)$  表示以  $x_e$  为中心  $\epsilon$  为半径的超球体

$$\|x - x_e\| \leq \epsilon \quad \text{或} \quad x \in S(\epsilon)$$

$\|x - x_e\|$  称为范数或范德范数

> 李雅普诺夫第一法的稳定性

> 若平衡态附近某点  $x_0$  邻域内所有从该点的运动都趋于该平衡态，则称该平衡态是渐近稳定的。

> 若是散弹状运动不稳定的，若能维持在平衡态附近某个区域内运动变化则为稳定的。

考状态方程： $\dot{x} = f(x, t)$  所描述的系统

对于任意的  $\epsilon > 0$  和任意的初始时刻  $t_0$ ，总存在一个常数  $\delta(t_0, \epsilon) > 0$ ，使得对于任意位于平衡态  $x_e$  的初始值  $x(t_0, x_0)$  的初始状态  $x_0$  也发的状态方程的解  $x(t, x_0)$  附近于  $S(x_e, \epsilon)$

即，则称该系统是平衡态  $x_e$  是李雅普诺夫大意义下的稳定。

递推关系：

$$\forall \delta < 0, \forall t_0 > 0, \exists \delta > 0, \text{使 } \forall x_0 \in S(x_e, \delta) \\ \forall t > t_0 \text{ 时，有 } \|x(t)\| \in S(x_e, \epsilon)$$

若实为  $\delta(t, t_0)$  与初始时刻  $t_0$  无关，则是渐近稳定。

### 3.2 大范围渐近稳定性

对于多维相空间中的所有状态，如果由这些状态发出的轨迹都具有渐近稳定性，那么平衡态  $x_e$  称为李雅普诺夫意义上的大范围渐近稳定。

换句话说，若状态方程在任意初始状态下都有  $\lim_{t \rightarrow \infty} x(t) = x_e$ ，则称其为大范围渐近稳定的。

必要事件：该系统在整个状态空间中只有平衡态

### 4) 不稳定定理

考状态方程： $\dot{x} = f(x, t)$

$$\exists \delta > 0, \exists t_0, \text{对于 } \forall \delta > 0, \exists x_0 \in S(x_e, \delta), \\ \text{当 } t > t_0 \text{ 时，有 } \|x(t)\| \notin S(x_e, \epsilon)$$

几处说明：

> 李雅普诺夫对稳定是针对平衡状态而言的，故谈的是平衡状态邻域的局部渐近稳定性，即小范围稳定

> 李雅普诺夫只要不违反  $S(x_e, \epsilon)$ ，就是李雅普诺夫稳定的，而有些控制理论则认为不稳定

### 5) 渐近稳定性

给定一个系统的最初状态靠近系统平衡态  $x_e$ ，即  $\lim_{t \rightarrow \infty} x(t) = x_e$

[illegible]

谢谢！