



第八章 状态空间模型分析与设计

吴俊

junwuapc@zju.edu.cn



内容

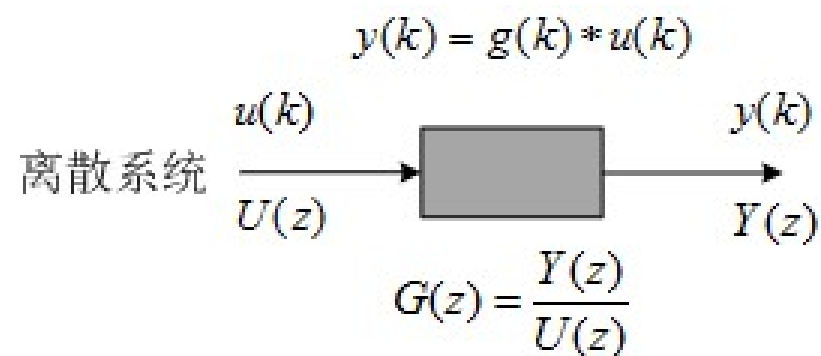
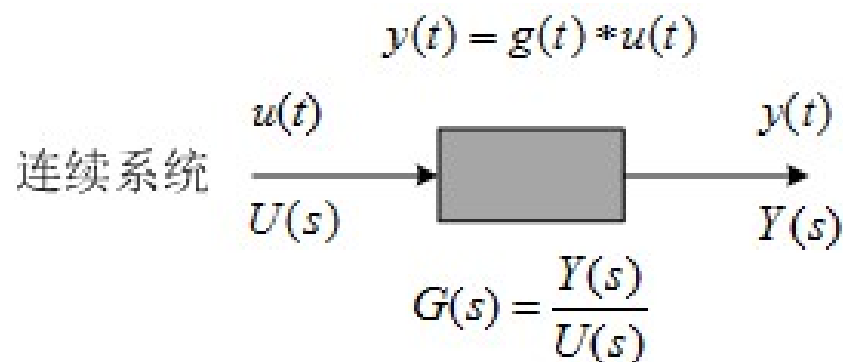
- ✓ 回顾与简介
- ✓ 状态空间模型及求解
- ✓ 能控性和能观性
- ✓ 线性变换与标准型
- ✓ **SISO**系统状态反馈
- ✓ 状态反馈：稳态误差分析
- ✓ **SISO**系统状态观测器
- ✓



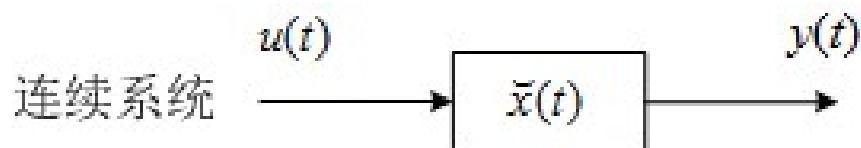
回顾与简介

1. 状态空间基本概念

- **Input(输入):** 由外部施加给系统的全部激励, 输入变量不属内部变量
- **Output(输出):** 能从外部量测到的来自系统的信息



- **State(状态)**





回顾与简介

1. 状态空间基本概念

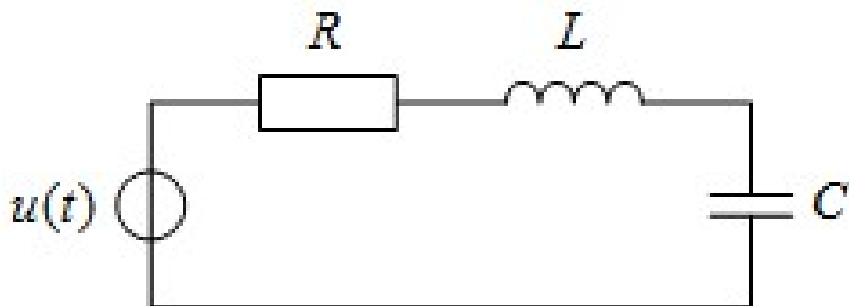
- 系统变量分为输入变量和内部变量
- 状态变量组：
 - a) 一组内部变量
 - b) 能完全表征系统在输入作用下的时间域行为
 - c) 变量数目最少



回顾与简介

1. 状态空间基本概念

■ 例



全部电气变量: $u, i, u_R, i_R, u_L, i_L, u_C, i_C$

其中, u 为输入变量

$i, u_R, i_R, u_L, i_L, u_C$ 和 i_C 属内部变量

$\forall t \in [0, \infty)$, 有如下静态约束: $u(t) = u_R(t) + u_L(t) + u_C(t)$ $u_R(t) = i_R(t)R$

$i(t) = i_R(t), i(t) = i_L(t), i(t) = i_C(t)$

7个变量, 5个约束

可取 $\{u_C, i_L\}$ 为状态变量组, $\forall t \in [0, \infty)$, 由 $u_C(t)$ 、 $i_L(t)$ 和 $u(t)$ 可知系统任何变量的值

此系统的状态变量组只能由2个状态变量构成, 不能少, 也不能多

也可取 $\{(u_C + i_L)/2, (u_C - i_L)/2\}$ 为状态变量组

- 状态变量组具有非唯一性。状态变量不一定是物理量, 可以是纯数学量





回顾与简介

1. 状态空间基本概念

- **状态**: 基于状态变量组 $\{x_1, x_2, \dots, x_n\}$ 形成的 n 维列向量

$$x(t) = \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \\ \vdots \\ x_n(t) \end{bmatrix} \text{ 或 } x = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix}, \text{ 也称状态向量}$$

系统的阶数为 n

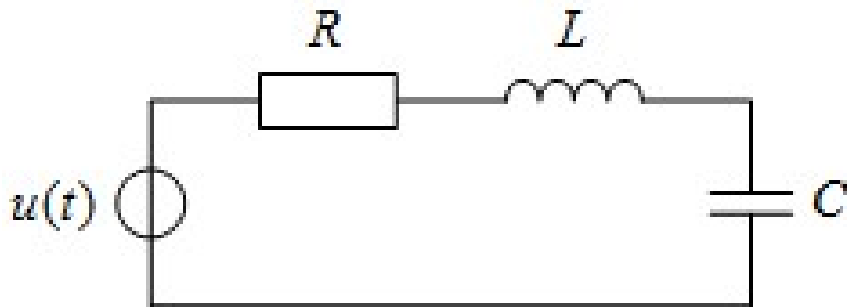
- **State space(状态空间)**: 以状态变量 x_1, x_2, \dots, x_n 为坐标轴构成的 n 维空间。系统在时刻 t 的状态 $x(t)$ 是状态空间中的一个点。随着时间的变化, $x(t)$ 在状态空间中描绘出一条轨迹, 称为状态轨迹(**state trajectory**)。



回顾与简介

2. 系统的状态空间模型

例



考虑动态约束: $i_C = C \frac{du_C}{dt}$, $u_L = L \frac{di_L}{dt}$

代入 $i_C = i_L$

$$u_L = u - i_L R - u_C$$

若取输出 $y = u + u_R$

$$\text{则 } y = \begin{bmatrix} 0 & R \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_C \\ i_L \end{bmatrix} + u$$

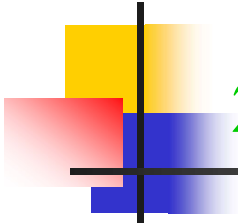
代数方程

输出是状态和输入的静态组合

$$\begin{bmatrix} \frac{du_C}{dt} \\ \frac{di_L}{dt} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & \frac{1}{C} \\ -\frac{1}{L} & -\frac{R}{L} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_C \\ i_L \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{L} \end{bmatrix} u$$

关于状态的一阶微分方程组
描述系统的动态特性





回顾与简介

2. 系统的状态空间模型

- **State variables representation (状态空间表达式):**

将反映系统动态过程的 n 阶微分方程，转换成关于状态的一阶微分方程组的形式，这就是**状态方程**。

将输出表达为输入和状态的静态组合的方程称**输出方程**

状态方程与输出方程一起构成描述系统的**状态空间表达式**（**状态空间模型**）。





回顾与简介

2. 系统的状态空间模型

- **Continuous-time system (连续时间系统):** $\mathbf{x}(t)$ 的定义域为实轴上的连续区间 $[t_0, \infty)$

$$\dot{x}(t) = f(x(t), u(t), t)$$

$$y(t) = g(x(t), u(t), t)$$

- **Discrete-time system (离散时间系统):** $\mathbf{x}(t_k)$ 的定义域为实轴上的离散集合 $\{t_0, t_1, t_2, \dots\}$

$$x(t_{k+1}) = f(x(t_k), u(t_k), t_k)$$

$$y(t_{k+1}) = g(x(t_k), u(t_k), t_k)$$

- **Linear system (线性系统):** 状态空间表达式中, \mathbf{f} 和 \mathbf{g} 均为线性函数, 若它们与时间无关, 则称是线性时不变系统 (**Linear time-invariable system**)。





回顾与简介

2. 系统的状态空间模型

- 线性时不变系统的状态空间表达式

Continuous-time system

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

State equation

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

Output equation

Discrete-time system

$$\mathbf{x}(k+1) = \mathbf{A}\mathbf{x}(k) + \mathbf{B}\mathbf{u}(k)$$

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

- ◆ 式中, $\mathbf{x}(t), \dot{\mathbf{x}}(t)$ 分别为状态向量及其一阶导数, $\mathbf{u}(t), \mathbf{y}(t)$ 分别为系统的输入变量和输出变量, $\mathbf{A}, \mathbf{B}, \mathbf{C}, \mathbf{D}$ 分别为具有一定维数的系统矩阵。



回顾与简介

2. 系统的状态空间模型

状态空间模型

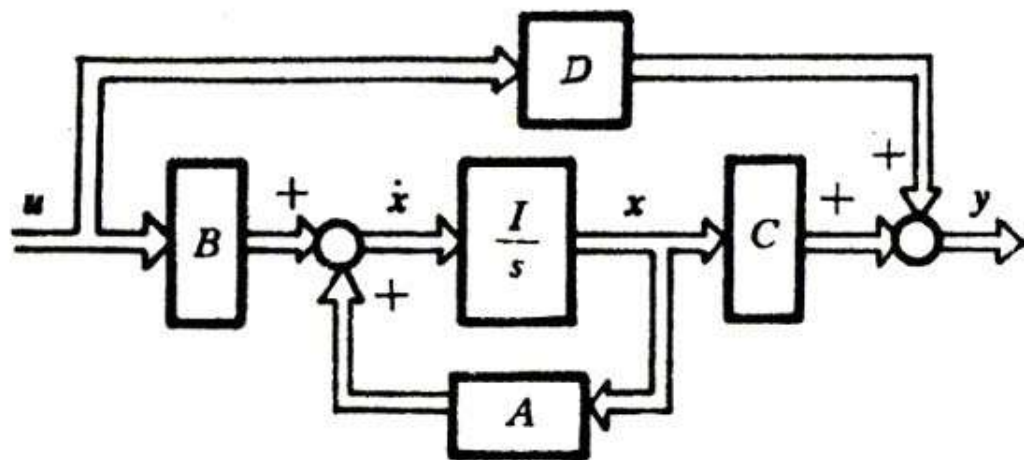
$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t)$$

状态方程

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

输出方程

状态空间模型方框图



传递函数模型

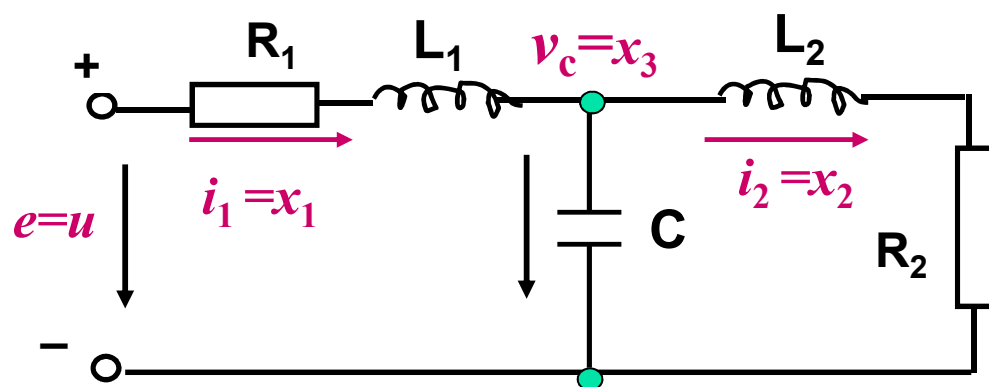
$$\frac{Y(s)}{U(s)} = G(s) = C(sI - A)^{-1}B + D$$



回顾与简介

2. 系统的状态空间模型: Ex.1: Circuit

- 列写如图所示状态方程, 其中 i_2 是系统输出. 定义状态变量为 $x_1 = i_1$, $x_2 = i_2$ 和 $x_3 = v_c$. 则可以写出2个回路方程和1个节点方程.



回路 1

$$R_1 x_1 + L_1 \dot{x}_1 + x_3 = u$$

回路 2

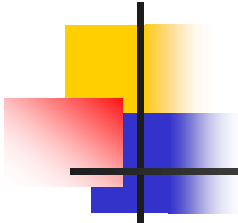
$$-x_3 + L_2 \dot{x}_2 + R_2 x_2 = 0$$

节点

$$-x_1 + x_2 + C \dot{x}_3 = 0$$

$$\dot{\mathbf{x}} = \begin{bmatrix} -\frac{R_1}{L_1} & 0 & -\frac{1}{L_1} \\ 0 & -\frac{R_2}{L_2} & \frac{1}{L_2} \\ \frac{1}{C} & -\frac{1}{C} & 0 \end{bmatrix} \mathbf{x} + \begin{bmatrix} \frac{1}{L_1} \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} u$$

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



回顾与简介

3. 简介

➤ 经典控制理论:

描述系统的 I/O 特性

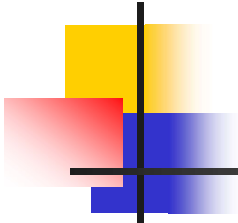
SISO(Single Input Single Output)线性时不变系统的分析、设计

计算调试方便

物理意义明显直观

- **SISO**设计方法不能满足 **MIMO(Multiple Input Multiple Output)**系统
- 人们越来越多关注系统的内部特性
- 非线性系统
- 时变系统





回顾与简介

3. 简介

➤ 现代控制理论:

以状态空间表达式描述系统，揭示系统的内部特性与规律

MIMO非线性时变系统的分析、设计

计算调试复杂

抽象变量不直观

➤1960年：在第一届 IFAC 大会（莫斯科）

奠定了
现代控
制理论
的基础

(1) **Kalman** “论控制系统的一般理论”

(2) **Pontryagin** “最优过程控制理论中的极大值原理”

(3) **Bellman** “动态规划和反馈控制”





内容

- ✓ 回顾与简介
- ✓ 状态空间模型及求解
- ✓ 能控性和能观性
- ✓ 线性变换与标准型
- ✓ **SISO**系统状态反馈
- ✓ 状态反馈：稳态误差分析
- ✓ **SISO**系统状态观测器
- ✓



状态空间模型及求解

1. 由传递函数建立状态空间表达式

➤ 能控标准型和能观标准型:

$$G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{b_n s^n + b_{n-1} s^{n-1} + \cdots + b_1 s + b_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + a_{n-2} s^{n-2} + \cdots + a_1 s + a_0}$$

$$= b_n + \frac{(b_{n-1} - a_{n-1} b_n) s^{n-1} + \cdots + (b_1 - a_1 b_n) s + (b_0 - a_0 b_n)}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + a_{n-2} s^{n-2} + \cdots + a_1 s + a_0}$$

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

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

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

能控标准型

$$c = [b_0 - a_0 b_n \quad b_1 - a_1 b_n \quad \cdots \quad b_{n-1} - a_{n-1} b_n]$$

$$d = b_n$$

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

$$b = \begin{bmatrix} b_0 - a_0 b_n \\ b_1 - a_1 b_n \\ b_2 - a_2 b_n \\ \vdots \\ b_{n-1} - a_{n-1} b_n \end{bmatrix}$$

能观标准型

$$c = [0 \quad \cdots \quad 0 \quad 1]$$

$$d = b_n$$

状态空间模型及

1. 由传递函数建立状

相变量 (phase variable)

phase: stage of development

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

$$\frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{c_m s^m + c_{m-1} s^{m-1} + \cdots + c_1 s + c_0}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \cdots + a_1 s + a_0}, m < n, c_m \neq 0$$

$$\frac{Y(s)}{c_m s^m + c_{m-1} s^{m-1} + \cdots + c_1 s + c_0} = \frac{U(s)}{s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \cdots + a_1 s + a_0} = X(s) \text{相变量}$$

将相变量及其各阶导数取为状态变量

$$x_1(t) = L^{-1}[X(s)], x_2(t) = \dot{x}_1(t), x_3(t) = \ddot{x}_1(t), \cdots, x_n(t) = x_1^{(n-1)}(t)$$

$$\dot{x}_1(t) = x_2(t), \dot{x}_2(t) = x_3(t), \cdots, \dot{x}_{n-1}(t) = x_n(t)$$

$$s^n X(s) + a_{n-1} s^{n-1} X(s) + \cdots + a_1 s X(s) + a_0 X(s) = U(s)$$

$$\dot{x}_n(t) = -a_0 x_1(t) - a_1 x_2(t) - \cdots - a_{n-1} x_n(t) + u(t)$$

$$Y(s) = c_m s^m X(s) + c_{m-1} s^{m-1} X(s) + \cdots + c_1 s X(s) + c_0 X(s)$$

$$y(t) = c_0 x_1(t) + c_1 x_2(t) + \cdots + c_m x_{m+1}(t)$$

$$y = [c_0 \quad \cdots \quad c_m \quad 0 \quad \cdots \quad 0] \begin{bmatrix} x_1 \\ \vdots \\ x_{m+1} \\ x_{m+2} \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix}$$

浙江大学控制科学与工程学系

相变量是能控标准型的状态变量

状态空间模型及求解

1. 由传递函数建立状态空间表达式

- 正则标准型(并联分解)：适用于传递函数为部分分式形式
 - 特征方程无重根时，系统矩阵 \mathbf{A} 为对角阵
 - 特征方程有重根时，系统矩阵 \mathbf{A} 为约当阵
- 串联分解：适用于传递函数分子分母均为因式分解形式



状态空间模型及求解

2. 连续系统状态方程求解

$$\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t)$$

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

$$\Phi(t) = e^{At} = L^{-1}[(sI - A)^{-1}]$$

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





Thanks!