

# 自动控制原理笔记

Xiaohei

Created by Elegant $\text{\LaTeX}$

版本:0.1

更新:2021 年 1 月 8 日

## 1 控制系统的数学模型

### 1.1 线性控制系统

线性控制系统描述方法

1. 输入输出描述法 (外部描述法): 输入输出模型
2. 状态空间描述法 (内部描述法): 状态空间模型

线性控制系统输入输出数学模型

1. 时域模型: 微分方程
2. 频域、复频域模型: 传递函数
3. 图示模型: 方框图、信号流图

### 1.2 典型环节

#### 1.2.1 惯性环节

$$G(s) = \frac{1}{Ts + 1} \quad (1)$$

其中  $T$  为惯性环节时间常数。

### 1.2.2 积分环节

$$G(s) = \frac{1}{Ts} \quad (2)$$

其中  $T$  为积分环节时间常数。

### 1.2.3 振荡环节

$$G(s) = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} = \frac{1}{T^2 s^2 + 2\zeta Ts + 1} \quad (3)$$

其中  $T = \frac{1}{\omega_n}$  为时间常数,  $\zeta$  为阻尼比,  $\omega_n$  为无阻尼自然振荡角频率。

### 1.2.4 微分环节

$$G(s) = Ts \quad (4)$$

其中  $T$  为微分环节时间常数。理想微分环节的传递函数不是真有理分式, 工程实现较为困难, 工程上常采用具有惯性环节的微分环节。

### 1.2.5 比例环节

$$G(s) = K_p \quad (5)$$

其中  $K_p$  为比例系数增益。

### 1.2.6 时滞环节

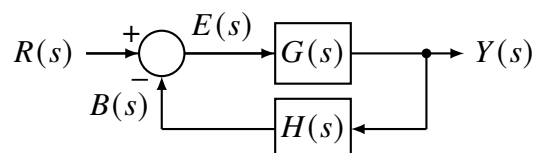
$$G(s) = e^{-\tau s} \quad (6)$$

其中  $\tau$  为延迟时间常数。

## 1.3 框图模型

框图的基本变换：合并串联方框、相加点前/后移、分支点前/后移、消去反馈回路。

负反馈控制系统的典型结构图：



闭环传递函数：

$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{G(s)}{1 + G(s)H(s)} \quad (7)$$

前向传递函数：

$$\frac{Y(s)}{E(s)} = G(s) \quad (8)$$

开环传递函数：

$$\frac{B(s)}{E(s)} = G(s)H(s) \quad (9)$$

## 2 控制系统的时域分析

### 2.1 线性定常系统

线性定常系统的一个特性：系统对输入信号导数的响应，等于系统对该输入信号响应的导数；或者，系统对输入信号积分的响应，等于系统对该输入信号响应的积分，积分常数由零初始条件确定。

### 2.2 状态空间方程的解

系统状态空间方程为：

$$\begin{aligned}\dot{\mathbf{x}}(t) &= \mathbf{A}\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}\mathbf{u}(t) \\ \mathbf{y}(t) &= \mathbf{C}\mathbf{x}(t) + \mathbf{D}\mathbf{u}(t)\end{aligned}\tag{10}$$

状态转移矩阵:

$$\Phi(t) = e^{At} = \mathcal{L}^{-1} [(s\mathbf{I} - \mathbf{A})^{-1}]\tag{11}$$

状态空间方程的解:

$$\mathbf{x}(t) = \Phi(t)\mathbf{x}_0 + \int_0^t \Phi(t - \tau)\mathbf{B}\mathbf{u}(\tau)d\tau\tag{12}$$

系统的输出:

$$\mathbf{y}(t) = \mathbf{C}\Phi(t)\mathbf{x}_0 + \int_0^t \mathbf{C}\Phi(t - \tau)\mathbf{B}\mathbf{u}(\tau)d\tau + \mathbf{D}\mathbf{u}(t)\tag{13}$$

单位阶跃响应:

$$\mathbf{h}(t) = -\mathbf{C}\mathbf{A}^{-1}\mathbf{B} + \mathbf{C}\mathbf{A}^{-1}e^{At}\mathbf{B} + \mathbf{D}\tag{14}$$

静态放大系数:

$$\mathbf{k}_s = -\mathbf{C}\mathbf{A}^{-1}\mathbf{B} + \mathbf{D}\tag{15}$$

## 2.3 暂态性能指标

延迟时间  $T_d$ : 系统响应从 0 上升到稳态值的 50% 所需要的时间

上升时间  $T_r$ : 有振荡系统响应从 0 上升到稳态值所需时间; 无振荡系统响应从稳态值的 10% 上升到 90% 所需时间。

峰值时间  $T_p$ : 系统响应达到最大峰值所需要的时间。

最大超调量  $\sigma\%$ : 系统响应超出稳态值的最大偏离量, 常以百分比表示。

调节时间  $T_s$ : 系统响应与稳态值之差达到误差  $\pm\Delta$  所需要的时间。

振荡次数  $N$ : 调节时间  $T_s$  内,  $y(t)$  偏离  $y(\infty)$  的振荡次数。

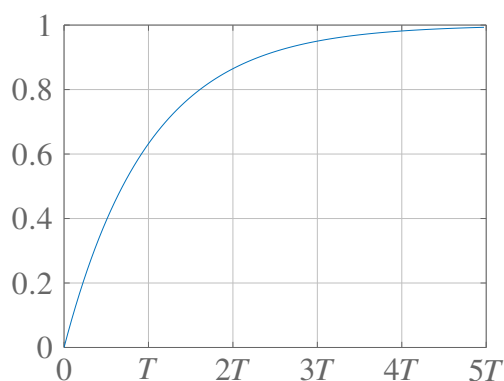
## 2.4 一阶系统的暂态响应特性

一阶系统的闭环传递函数为：

$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{1}{Ts + 1} \quad (16)$$

其单位阶跃响应如下：

图 1: 一阶系统单位阶跃响应



延迟时间  $T_d$ ：

$$T_d = -T \ln 0.5 = 0.69T \quad (17)$$

上升时间  $T_r$ ：

$$T_r = (-T \ln 0.9) - (-T \ln 0.1) = 2.20T \quad (18)$$

## 2.5 二阶规范系统的暂态响应特性

二阶规范系统的闭环传递函数为：

$$\frac{Y(s)}{R(s)} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\zeta\omega_n s + \omega_n^2} \quad (19)$$

其中  $\zeta$  为阻尼比,  $\omega_n$  为无阻尼自然振荡角频率。 $\zeta$  的值影响系统的响应情况如下表所示。

欠阻尼或临界阻尼时：

表 1:  $\zeta$  的值对系统响应影响

$\zeta$	$\zeta < 0$	$\zeta = 0$	$0 < \zeta < 1$	$\zeta = 1$	$\zeta > 1$
状态	不稳定	无阻尼	欠阻尼	临界阻尼	过阻尼
响应	-	无衰减振荡	衰减振荡	无振荡	无振荡

$$-p_{1,2} = -\zeta\omega_n \pm j\omega_n\sqrt{1-\zeta^2} = \sigma \pm j\omega_d \quad (20)$$

其中,  $\omega_d = \omega_n\sqrt{1-\zeta^2}$  为阻尼自然振荡角频率,  $\sigma = -\zeta\omega_n$  为阻尼系数或衰减系数。

过阻尼时:

$$-p_{1,2} = -\zeta\omega_n \pm \omega_n\sqrt{\zeta^2 - 1} \quad (21)$$

峰值时间  $T_p$ :

$$T_p = \frac{\pi}{\omega_d} = \frac{\pi}{\omega_n\sqrt{1-\zeta^2}} \quad (22)$$

超调量  $\sigma\%$ :

$$\sigma\% = e^{-\frac{\zeta\pi}{\sqrt{1-\zeta^2}}} \times 100\% \quad (23)$$

上升时间  $T_r$ :

$$T_r = \frac{\pi - \varphi}{\omega_d} = \frac{\pi - \varphi}{\omega_n\sqrt{1-\zeta^2}} \quad \varphi = \arctan \frac{\sqrt{1-\zeta^2}}{\zeta} \quad (24)$$

调节时间  $T_s(0 < \zeta < 0.9)$ :

$$T_s(2\%) = \frac{4}{\zeta\omega_n} \quad T_s(5\%) = \frac{3}{\zeta\omega_n} \quad (25)$$

二阶工程最佳参数:

$$\zeta = \frac{1}{\sqrt{2}} \quad \sigma\% = e^{-\pi} \times 100\% = 4.3\% \quad (26)$$

添加零点对原无零点规范二阶系统性能的影响：峰值时间提前、超调量增大（振荡加剧）、调节时间增长。

## 2.6 控制系统的稳态误差

开环传递函数  $G(s)$  中零极点的重数  $N$ ，即串联的积分环节的个数，称为系统的类型或阶数。

单位反馈系统的误差系数与稳态误差的定义：

$$K = \lim_{s \rightarrow 0} G(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K}{s^N} \quad e_{ss} = \lim_{s \rightarrow 0} E(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{A}{1 + G(s)} \quad (27)$$

单位反馈系统的误差系数与稳态误差如下表：

**表 2:** 系统的误差系数与稳态误差

系统的类型	误差系数			稳态误差		
	$K_p$	$K_v$	$K_a$	$e_{ss} = A/(1 + K_p)$	$e_{ss} = A/K_v$	$e_{ss} = A/K_a$
0 型	$K$	0	0	$A/(1 + K)$	$\infty$	$\infty$
1 型	$\infty$	$K$	0	0	$A/K$	$\infty$
2 型	$\infty$	$\infty$	$K$	0	0	$A/K$

分析非单位反馈系统的稳态误差时，开环传递函数等效为：

$$G_k(s) = G(s)H(s) \quad (28)$$

## 2.7 控制系统的稳定性

**稳定系统：**对于有界输入具有有界响应。

**充要条件：**系统传递函数的所有极点（系统矩阵的特征值）具有负实部（在  $s$  平面虚轴左面）。

**稳定性判据：**Routh-Hurwitz 稳定性判据。

**系统稳定的必要条件：**特征方程的各项系数均为正（同号且不缺项）。

**系统稳定的充分必要条件：**Routh 表中第一列各值为正。

### 3 根轨迹法