

自动控制原理知识点总结

第一章

1. 什么是自动控制？（填空）

自动控制：是指在无人直接参与的情况下，利用控制装置操纵受控对象，使被控量等于给定值或按给定信号的变化规律去变化的过程。

2. 自动控制系统的两种常用控制方式是什么？（填空）

开环控制和闭环控制

3. 开环控制和闭环控制的概念？

开环控制：控制装置与受控对象之间只有顺向作用而无反向联系

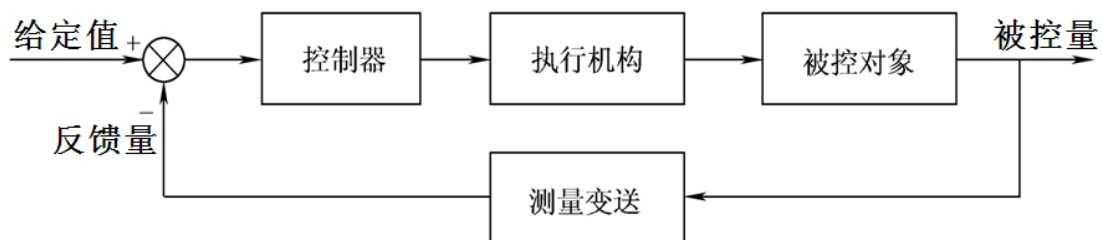
特点：开环控制实施起来简单，但抗扰动能力较差，控制精度也不高。

闭环控制：控制装置与受控对象之间，不但有顺向作用，而且还有反向联系，既有被控量对被控过程的影响。

主要特点：抗扰动能力强，控制精度高，但存在能否正常工作，即稳定与否的问题。

掌握典型闭环控制系统的结构。开环控制和闭环控制各自的优缺点？

（分析题：对一个实际的控制系统，能够参照下图画出其闭环控制方框图。）



典型闭环控制系统方框图

4. 控制系统的性能指标主要表现在哪三个方面？各自的定义？（填空或判断）

（1）、稳定性：系统受到外作用后，其动态过程的振荡倾向和系统恢复平衡的能力

（2）、快速性：通过动态过程时间长短来表征的

（3）、准确性：有输入给定值与输入响应的终值之间的差值 e_{ss} 来表征的

第二章

1. 控制系统的数学模型有什么？（填空）

微分方程、传递函数、动态结构图、频率特性

2. 了解微分方程的建立？

（1）、确定系统的输入变量和输入变量

（2）、建立初始微分方程组。即根据各环节所遵循的基本物理规律，分别列写出相应的微分方程，并建立微分方程组

（3）、消除中间变量，将式子标准化。将与输入量有关的项写在方程式等号的右边，与输出量有关的项写在等号的左边

3. 传递函数定义和性质？认真理解。（填空或选择）

传递函数：在零初始条件下，线性定常系统输出量的拉普拉斯变换域系统输入量的拉普拉斯变

换之比

4. 七个典型环节的传递函数（必须掌握）。了解其特点。（简答）

典型环节	传递函数	特点
比例环节	$G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = K$	输出不失真、不延迟、成比例地复现输入信号的变化，即信号的传递没有惯性
惯性环节	$G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{K}{Ts + 1}$	其输出量不能瞬时完成与输入量完全一致的变化
积分环节	$G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{1}{Ts}$	输出量与输入量对时间的积分成正比。若输入突变，输出值要等时间 T 之后才等于输入值，故有滞后作用。输出积累一段时间后，即使输入为零，输出也将保持原值不变，即具有记忆功能。只有当输入反向时，输出才反向积分而下降。常用积分环节来改善系统的稳态性能
微分环节	$G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = Ts$	输出与输入信号对时间的微分成正比，即输出反映输入信号的变化率，而不反映输入量本身的大小。因此，可由微分环节的输出来反映输入信号的变化趋势，加快系统控制作用的实现。常用微分环节来改善系统的动态性能
振荡环节	$G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{1}{T^2 s^2 + 2\xi Ts + 1}$	若输入为一阶跃信号，则动态响应应具有振荡的形式
时滞环节	$G(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = e^{-\tau s} = \frac{1}{e^{\tau s}}$	输出波形与输入波形相同，但延迟了时间 τ 。时滞环节的存在对系统的稳定性不利

5. 动态结构图的等效变换与化简。三种基本形式，尤其是式 2-61。主要掌握结构图的化简用法，参考 P38 习题 2-9 (a)、(e)、(f)。（化简）

等效变换，是指被变换部分的输入量和输出量之间的数学关系，在变换前后保持不变。串联，并联，反馈连接，综合点和引出点的移动（P27）

6. 系统的开环传递函数、闭环传递函数（重点是给定作用下）、误差传递函数（重点是给定作用下）：式 2-63、2-64、2-66

系统的反馈量 $B(s)$ 与误差信号 $E(s)$ 的比值，称为闭环系统的开环传递函数

系统的闭环传递函数分为给定信号 $R(s)$ 作用下的闭环传递函数和扰动信号 $D(s)$ 作用下的闭环传递函数

系统的开环传递函数		$G_k(s) = \frac{B(s)}{E(s)} = G_1(s)G_2(s)H(s) = G(s)H(s)$
系统的闭环传递函数	给定信号 $R(s)$ 作用，设 $D(s) = 0$	$\Phi(s) = \frac{C(s)}{R(s)} = \frac{G_1(s)G_2(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)H(s)} = \frac{G(s)}{1 + G(s)H(s)}$

数	扰动信号 $D(s)$ 作用, 设 $R(s)=0$	$\Phi_d(s) = \frac{C(s)}{D(s)} = \frac{G_2(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)H(s)} = \frac{G_2(s)}{1 + G(s)H(s)}$
系统的误差传递函数	给定信号 $R(s)$ 作用, 设 $D(s)=0$	$\Phi_{er}(s) = \frac{E(s)}{R(s)} = \frac{1}{1 + G_1(s)G_2(s)H(s)} = \frac{1}{1 + G(s)H(s)}$
	扰动信号 $D(s)$ 作用, 设 $R(s)=0$	$\Phi_{ed}(s) = \frac{E(s)}{D(s)} = \frac{-G_2(s)H(s)}{1 + G_1(s)G_2(s)H(s)} = \frac{-G_2(s)H(s)}{1 + G(s)H(s)}$

第三章

1. P42 系统的时域性能指标。各自的定义, 各自衡量了什么性能? (填空或选择)

(1)、上升时间 t_r

t_r 指系统响应从零开始, 第一次上升到稳态值所需的时间

(2)、峰值时间 t_p

t_p 指系统响应从零开始, 第一次到达峰值所需的时间

(3)、超调量 $\sigma\%$ (平稳性)

指系统响应超出稳态值的最大偏离量占稳态值的百分比

(4)、调节时间 t_s (快速性)

t_s 指系统响应应从零开始, 达到并保持在稳态值的 $\pm 5\%$ (或 $\pm 2\%$) 误差范围内, 即响应进入并保持在 $\pm 5\%$ (或 $\pm 2\%$) 误差带之内所需的时间

(5)、稳态误差 e_{ss}

稳态误差指系统期望值与实际输出的最终稳态值之间的差值。这是一个稳态性能指标

2. 一阶系统的单位阶跃响应。(填空或选择)

从输入信号看, 单位斜坡信号的导数为单位阶跃信号, 而单位阶跃信号的导数为单位脉冲信号。相应的, 从输出信号来看, 单位斜坡响应的导数为单位阶跃响应, 而单位阶跃响应的导数是单位脉冲响应。由此得出 线性定常系统的一个重要性质: 某输入信号的输出响应, 就等于该输出响应的导数; 同理, 某输入信号积分的输出响应, 就等于该输入信号输出响应的积分。

3. 二阶系统:

(1) 传递函数、两个参数各自的含义: (填空)

ξ 阻尼比, ξ 值越大, 系统的平稳性越好, 超调越小; ξ 值越小, 系统响应振荡越强, 振荡频率越高。当 ξ 为 0 时, 系统输出为等幅振荡, 不能正常工作, 属不稳定。

ω_n 为无阻尼振荡频率

(2) 单位阶跃响应的分类, 不同阻尼比时响应的大致情况 (图 3-10); (填空) P (47)

(3) 欠阻尼情况的单位阶跃响应: 掌握式 3-21、3-23~3-27; 参考 P51 例 3-4 的欠阻尼情况、P72 习题 3-6。

欠阻尼二阶系统的性能指标:

(1)、上升时间 t_r $C(t_r) = 1 - \frac{e^{-\xi\omega_n t_r}}{\sqrt{1-\xi^2}} \sin(\omega_d t_r + \beta) = 1$

由此式可得 $t_r = \frac{\pi - \beta}{\omega_d} = \frac{\pi - \beta}{\omega_n \sqrt{1-\xi^2}}$ 其中 $\beta = \arctan\left(\frac{\sqrt{1-\xi^2}}{\xi}\right)$

(2)、峰值时间 t_p

根据 t_p 的定义, 可采用求极值的方法来求取它, 得

$$t_p = \frac{\pi}{\omega_d} = \frac{\pi}{\omega_n \sqrt{1-\xi^2}}$$

(3)、超调量 $\sigma\%$ $\sigma\% = e^{-\xi\pi / \sqrt{1-\xi^2}} \times 100\%$

(4)、调节时间 t_s $t_s = \frac{3}{\xi\omega_n} (\xi < 0.68) \quad \pm 5\% \text{误差带}$

$$t_s = \frac{3}{\xi\omega_n} (\xi < 0.76) \quad \pm 2\% \text{误差带}$$

当 ξ 大于上述值时, 可采用近似公式计算 $t_s = \frac{1}{\omega_n} (6.45\xi - 1.7)$

(5)、稳态误差 e_{ss} $e_{ss} = \frac{2\xi}{\omega_n}$

在系统稳定的前提下, 主要分析系统的动态性能和稳态性能。动态性能包括平稳性和快速性, 稳态性能是指准确性。

(1)、平稳性

主要有 ξ 决定, $\xi \uparrow \rightarrow \delta\% \downarrow \rightarrow$ 平稳性越好。当 $\xi=0$ 时, 系统等幅振荡, 不能稳定工作。 ξ 一

定时, $\omega_n \uparrow \rightarrow \omega_d \uparrow$, 系统平稳性变差。($\omega_d = \omega_n \sqrt{1-\xi^2}$)

(2)、快速性

当 ω_n 一定时, 若 ξ 较小, 则 $\xi \downarrow \rightarrow t_s \uparrow$, 而当 $\xi > 0.7$ 之后又有 $\xi \uparrow \rightarrow t_s \downarrow$ 。即 ξ 太大或太小, 快速性均变差。

一般, 在控制工程中, ξ 是由对超调量的要求来确定的。 ξ 一定时, $\omega_n \uparrow \rightarrow t_s \downarrow$

由此分析可知, 要想获得较好的快速性, 阻尼比 ξ 不能太大或是太小, 而 ω_n 可尽量选大。

一般将 $\xi=0.707$ 称为最佳阻尼比, 此时系统不仅响应速度快, 而且超调量小。

(3)、准确性

ξ 的增加和 ω_n 的减小虽然对于系统的平稳性有利, 但将使得系统跟踪斜坡信号的稳态误差增加

4. 系统稳定的充要条件?

系统的所有特征根的实部小于零, 其特征方程的根部都在 S 左半平面

劳斯判据的简单应用: 参考 P55 例 3-5、3-6。(分析题)

劳斯稳定判据

若特征方程式的各项系数都大于零(必要条件), 且劳斯表中第一列元素均为正值, 则所有的特

征根均位于 s 左半平面，相应的系统是稳定的；否则系统不稳定，且第一列元素符号改变的次数等于该特征方程的正实部根的个数。

5. 用误差系数法求解给定作用下的稳态误差。参考 P72 习题 3-13。（计算题）P(60)

系统的稳态误差既与系统的结构参数有关，也与输入有关，设系统的输入的一般表达式为

$$R(s) = \frac{A}{s^n} \quad \text{式中 } n \text{ 为输入的阶次}$$

令系统的开环传递函数一般表达式为

$$G(s)H(s) = \frac{K \prod_{i=1}^m (\tau_i + 1)}{s^v \prod_{j=1}^{n-v} (T_j + 1)} \quad (n > m)$$

式中， K 为系统的开环增益，即开环传递函数中各因式的常数项为 1 时的总比例系数； τ_i 、 T_j 为时间常数； v 为积分环节的个数，由它表征系统的类型，或称其为系统的无差度。

系统的稳态误差可表示为

$$e_{ssr} = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{\frac{A}{s^n}}{1 + \frac{K}{s^v}}$$

表 5-1 给定信号作用下系统稳态误差 e_{ssr}

系统型号	阶跃信号输入 $R(s) = \frac{R_0}{s}$	速度信号输入 $R(s) = \frac{v_0}{s^2}$	加速度信号输入 $R(s) = \frac{a_0}{s^3}$
稳态误差	$e_{ssr} = \frac{R_0}{1 + K_p}$	$e_{ssr} = \frac{v_0}{K_v}$	$e_{ssr} = \frac{a_0}{K_a}$
	静态位置误差系数 K_p	静态速度误差系数 K_v	静态加速度误差系数 K_a
	$K_p = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K}{s^v}$	$K_v = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K}{s^{v-1}}$	$K_a = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{K}{s^{v-2}}$
0	$\frac{R_0}{1 + K_p}$	∞	∞
I	0	$\frac{v_0}{K_v}$	∞
II	0	0	$\frac{a_0}{K_a}$

稳态误差是衡量系统控制精度的性能指标。稳态误差可分为，由给定信号引起的误差以及由扰动信号引起的误差两种。稳态误差也可以用误差系数来表述。系统的稳态误差主要是由积分环节的个数和开环增益来确定的。为了提高精度等级，可增加积分环节的数目；为了减少有限误差，可增加开环增益。但这样一来都会使系统的稳定性变差。而采用补偿的方法，则可保证稳定性的前提下减小稳态误差。

第四章

1. 幅频特性、相频特性和频率特性的概念。

系统的幅频特性： $A(\omega) = |G(j\omega)|$

系统的相频特性： $\varphi(\omega) = \angle G(j\omega)$

系统的频率特性（又称幅相特性）： $G(j\omega) = A(\omega) e^{j\varphi(\omega)} = |G(j\omega)| e^{j\angle G(j\omega)}$

2. 七个典型环节的频率特性（必须掌握）。了解其伯德图的形状。（简答题）

典型环节	传递函数	幅频特性	相频特性	斜率 dB/dec	特殊点
比例环节	$G(s) = K$	$A(\omega) = K$	$\varphi(\omega) = 0^\circ$	0	$L(\omega) = 20\lg k$
积分环节	$G(s) = \frac{1}{s}$	$A(\omega) = \frac{1}{\omega}$	$\varphi(\omega) = -90^\circ$	-20	$\omega = 1, L(\omega) = 0$
					$\omega = 10, L(\omega) = -20\text{dB}$
微分环节	$G(s) = s$	$A(\omega) = \omega$	$\varphi(\omega) = 90^\circ$	20	$\omega = 1, L(\omega) = 0$
					$\omega = 10, L(\omega) = 20\text{dB}$
惯性环节	$G(s) = \frac{1}{Ts + 1}$	$A(\omega) = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega T)^2}}$	$\varphi(\omega) = -\arctan \omega T$	-20 和 0	
一阶微分环节	$G(s) = Ts + 1$	$A(\omega) = \sqrt{1 + (\omega T)^2}$	$\varphi(\omega) = \arctan \omega T$	0 和 20	$L(\omega) = 20\lg A(\omega)$
振荡环节	$G(s) = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\xi\omega_n s + \omega_n^2}$	$A(\omega) = \frac{1}{\sqrt{\left(1 - \frac{\omega^2}{\omega_n^2}\right)^2 + \left(\frac{2\xi\omega}{\omega_n^2}\right)^2}}$	$\varphi(\omega) = -\arctan\left(\frac{2\xi\omega_n\omega}{\omega_n^2 - \omega^2}\right)$	0 和 -40	$\omega = 0, L(\omega) = 1$
					$\omega = \omega_n, A(\omega) = \frac{1}{2\xi}$
					$\omega = \infty, L(\omega) = 0$
时滞环节	$G(s) = e^{-\tau s}$	$A(\omega) = 1$	$\varphi(\omega) = -\tau\omega$		
非最小相位环节	$G(s) = \frac{1}{Ts - 1}$	$A(\omega) = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega T)^2}}$	$\varphi(\omega) = -\arctan\left(\frac{\omega T}{-1}\right)$		

比例环节、积分环节、惯性环节、微分环节、一阶微分环节、振荡环节、（时滞环节、）非最小相位环节

3. 绘制伯德图的步骤（主要是 $L(\omega)$ ）

（1）、将开环传递函数标准化

- (2)、找出各环节的转折频率，且按大小顺序在坐标中标出来。
- (3)、过 $\omega=1$, $L(\omega)=20\lg k$ 这点，作斜率为 -20vdB/dec 的低频渐近线。
- (4)、从低频渐近线开始，每到某一环节的转折频率处，就根据该环节的特性改变一次渐进线的斜率，从而画出对数幅特性的近似曲线。

(5)、根据系统的开环对数相频特性的表达式，画出对数相频特性的近似曲线。

4. 根据伯德图求传递函数：参考 P110 习题 4-4。(分析题) P90

$$\omega_0 = \sqrt[n]{K}$$

5. 奈氏判据的用法：参考 P111 习题 4-6。(分析题) P94

6. 相位裕量和幅值裕量的概念、意义及工程中对二者的要求。(填空或判断)

对应于 $|G(j\omega)H(j\omega)|=1$ 时的频率 ω_c 称为穿越频率，或称剪切频率，也截止频率

相位裕量 γ ： $G(j\omega)H(j\omega)$ 曲线上，模值为1处对应的矢量与负实轴之间的夹角，其算式为：

$$\gamma = \varphi(\omega_c) + 180^\circ \quad A(\omega_c) = 1 \rightarrow \omega_c$$

幅值裕量 K_g ：开环频率特性的相角 $\varphi(\omega_g) = -180^\circ$ 时，在对应的频率 ω_g 处，开环频率特性的幅值

$$|G(j\omega_g)H(j\omega_g)|, \text{其算式为: } K_g = \frac{1}{|G(j\omega_g)H(j\omega_g)|} = \frac{1}{A(\omega_g)}$$

一般， K_g 值越大，说明系统的相对稳定性越好；反之，当 $K_g < 1$ 时，对应的闭环系统不稳定。

7. 开环频率特性与时域指标的关系中低频段、中频段、高频段各自影响什么性能？

稳态性能、动态性能、抗干扰能力

注意相位裕量和穿越频率各自影响什么性能？(填空或判断)

相位裕量： γ 一般相对裕量越大，系统的相对稳定性越好。在工程中，通常要求 γ 在 30° 到 60° 之间

穿越频率： ω_c 来反映系统的快速性

第五章

1. 常用的校正方案有什么？(填空)

串联校正和反馈校正

2. PID 控制：

(1) 时域表达式 P122 式 5-18

$$u(t) = K_p e(t) + K_I \int_0^t e(\tau) d\tau + K_D \frac{d}{dt} e(t)$$

(2) P、PI、PD、PID 控制各自的优缺点？(简答题)