

3. 系统分析实例：一起燃烧卡路里

3.1 数学建模

3.2 比例控制器

3.2.1 终值定理

终值定理的定义

终值定理的条件

终值定理的应用举例

3.2.2 稳态误差

3.3 Matlab / Simulink 仿真

3.1 数学建模

自动控制原理3：一起燃烧卡路里

变量定义：

热量摄入： E_I (Input)

单位： kCal

热量支出： E_e (Expenditure) = $E_a + \alpha P$ \rightarrow 正净消耗

热量净摄入： $E_N = E_I - E_e$

P ：即BMR，基础代谢率，单位： kCal/day

α ：比例系数 $\alpha = \begin{cases} 1.3 & \rightarrow \text{轻体力劳动} \\ 1.5 & \rightarrow \text{中体力} \\ 1.9 & \rightarrow \text{重体力} \end{cases}$

额外热量消耗

且热量与体重的关系为： $7000 \text{ kCal} \approx 1 \text{ kg}$

$$\text{建立微分方程：} \frac{dm}{dt} = \frac{E_N}{7000} = \frac{E_I - E_e}{7000} = \frac{E_I - E_a - \alpha P}{7000} \quad (1)$$

对于BMR的计算，选用如下公式：

$$P = 10m + 6.25h - 5a + s \quad (2)$$

其中， m 为体重(kg)， h 为身高(cm)， a 为年龄， $s = \begin{cases} 5 & \text{男性} \\ -161 & \text{女性} \end{cases}$

将 Eq. (2) 代入 Eq. (1)，得到：

$$\frac{dm}{dt} = \frac{E_I - E_a - \alpha(10m + 6.25h - 5a + s)}{7000} \quad (3)$$

由于对于一个人来说，可以近似认为 h, a, s 都是常数，故令 $C = 6.25h - 5a + s$ ，

$$\frac{dm}{dt} = \frac{E_I - E_a - \alpha(10m + c)}{7000} \quad (4)$$

这个系统的输入为： $u = E_I - E_a - \alpha c$

输出为： $x = m$

即： $\dot{x} = \frac{u - 10\alpha m}{7000}$ (5)

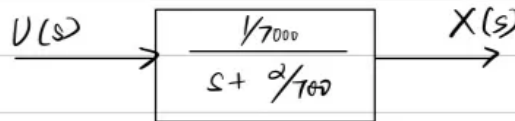
对 Eq. (5) 拉氏变换： $7000sX(s) = U(s) - 10\alpha X(s)$

$$U(s) = (7000s + 10\alpha)X(s)$$

$$G(s) = \frac{X(s)}{U(s)} = \frac{1}{7000s + 10\alpha} \quad (6)$$

$$= \frac{\frac{1}{7000}}{s + \frac{1}{700}\alpha}$$

框图：



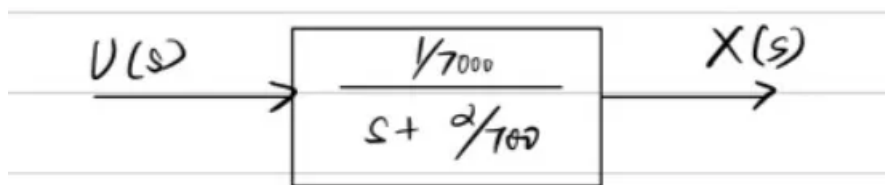
这个系统的传递方程为：

$$G(s) = \frac{1/7000}{s + \alpha/700} \quad (3.1.6)$$

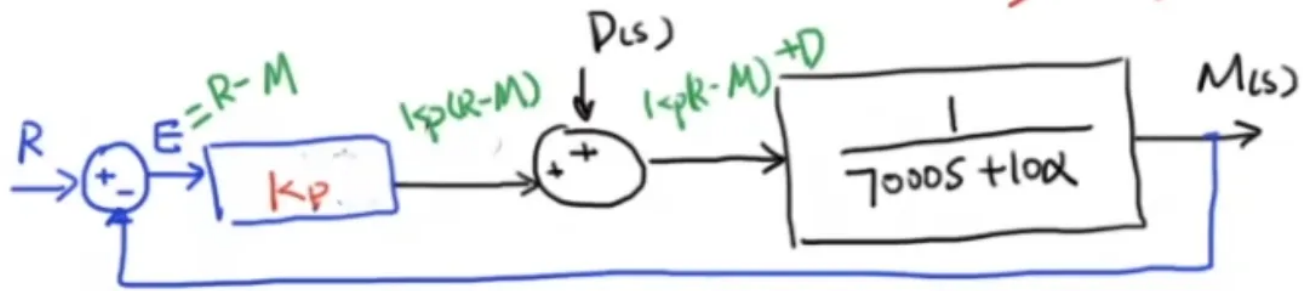
系统的极点为 $s = -\frac{\alpha}{700} < 0$ ，因此这个系统是稳定的。

3.2 比例控制器

3.1 节，我们通过数学建模，得到了这个系统的开环形式：



根据 1. 开环系统和闭环系统 / 反馈控制，我们可以通过引入参考值，误差值和扰动，建立起这个系统的闭环形式：



在这个框图中，我们使用了一个比例系数为 K_P 的比例控制器。

$$E(s) = R(s) - M(s) \quad (3.2.1)$$

此时系统的输入为：

$$\begin{aligned} U(s) &= K_P E(s) + D(s) \\ &= K_P [R(s) - M(s)] + D(s) \end{aligned} \quad (3.2.2)$$

系统的输出为：

$$\begin{aligned} M(s) &= U(s)G(s) \\ &= (K_P E(s) + D(s))G(s) \\ &= \{K_P [R(s) - M(s)] + D(s)\}G(s) \\ &= \{K_P [R(s) - M(s)] + D(s)\} \frac{1/7000}{s + \alpha/700} \end{aligned} \quad (3.2.3)$$

PS: 这里的 $M(s)$ 和3.1节的 $X(s)$ 是等价的，都表示为系统的输出值，只是我和王天威老师的写法不同。

于是：

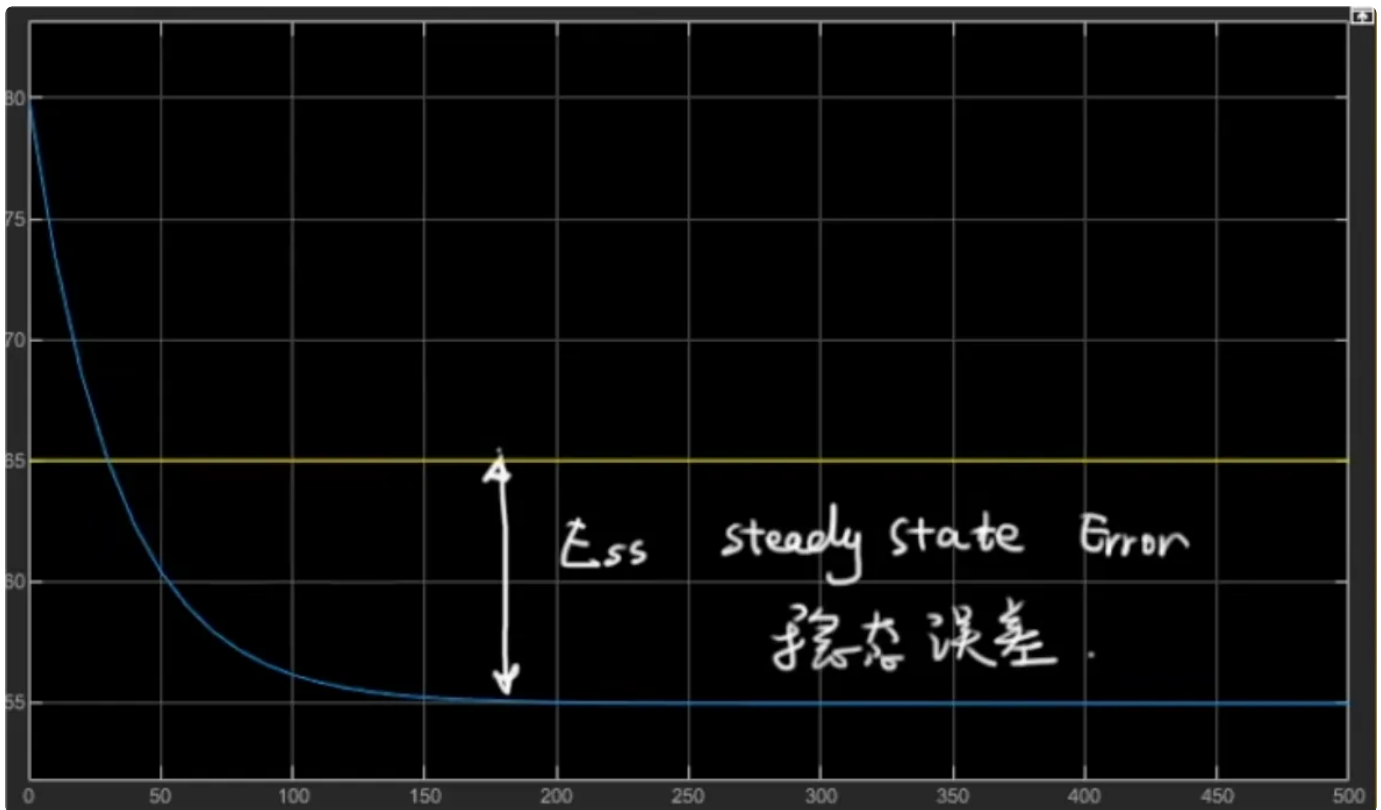
$$M(s) = \frac{K_P R(s) + D(s)}{7000s + 10\alpha + K_P} \quad (3.2.4)$$

如果 $R(s)$ 和 $D(s)$ 都是常数，即它们是稳定的，那么系统的输出的稳定性只会由 Eq. (3.2.4) 的分母决定。

令特征方程 $7000s + 10\alpha + K_P = 0$ ，得到系统的极点： $s = \frac{-10\alpha - K_P}{7000}$ ，令 $s < 0$ 得到：

$$K_P > -10\alpha \quad (3.2.5)$$

也就是说，要想让这个系统，再加入比例控制器之后是稳定的，设计的控制器的比例系数需要满足 Eq. (3.2.5)。



然而，只靠比例控制，无法消除**稳态误差 (Steady State Error)**。

3.2.1 终值定理

终值定理的定义

终值定理 (Final Value Theorem) 是一种工具，主要用于分析系统在经过长时间后将趋向的最终值。它在控制理论、信号处理和系统动力学中非常有用，可以帮助我们预测系统在稳定状态下的行为。

终值定理应用于拉普拉斯变换，并且**假设系统在时间趋于无穷大时会达到稳定状态**。终值定理的核心内容是，系统的终值可以通过拉普拉斯域中的传递函数来计算。

具体来说，终值定理表示：如果信号 $f(t)$ 的拉普拉斯变换为 $F(s)$ ，则在某些条件下，当时间 $t \rightarrow \infty$ 趋于无穷大时，信号的终值可以表示为：

$$\lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s \times F(s) \quad (3.2.6)$$

$F(s)$ 是信号 $f(t)$ 的拉普拉斯变换。

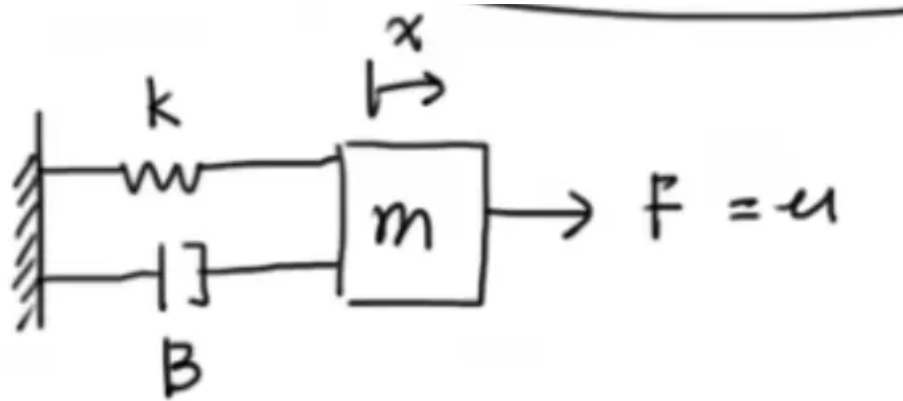
终值定理的条件

终值定理适用于系统在时间趋于无穷大时稳定的情况。具体条件包括：

- **系统必须稳定**：如果系统不稳定或存在振荡，终值定理可能不适用。系统的极点必须在拉普拉斯域的左半平面。
- **无多项式增长**：系统在时间域中不能呈现无限增长。

终值定理的应用举例

考虑 [动态系统建模与分析 9. 二阶系统的时域响应分析](#) 中的实例：弹簧—阻尼系统。



数学模型为：

$$m \frac{d^2 x(t)}{dt^2} = F(t) - B \frac{dx(t)}{dt} - Kx(t) \quad (3.2.7)$$

拉普拉斯变换为：

$$G(s) = \frac{X(s)}{U(s)} = \frac{1}{ms^2 + Bs + K} \quad (3.2.8)$$

对这个系统施加一个[单位冲激响应](#) $u(t) = \delta(t)$ ：

$$\begin{aligned} X(s) &= U(s) \times \frac{1}{ms^2 + Bs + K} \\ &= \frac{1}{ms^2 + Bs + K} \end{aligned} \quad (3.2.9)$$

根据 [Eq. \(3.2.6\)](#)，这个系统的终值响应为：

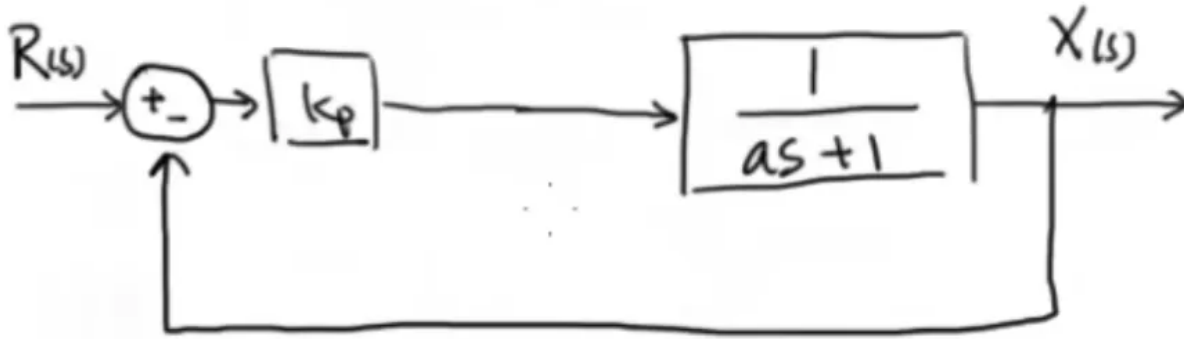
$$\begin{aligned} \lim_{t \rightarrow \infty} x(t) &= \lim_{s \rightarrow 0} s \times X(s) \\ &= \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s}{ms^2 + Bs + K} \\ &= 0 \end{aligned} \quad (3.2.10)$$

同理，如果对这个系统施加一个[单位阶跃响应](#)，

$$\begin{aligned}
 X(s) &= U(s) \times \frac{1}{ms^2 + Bs + K} \\
 &= \frac{1}{s} \times \frac{1}{ms^2 + Bs + K}
 \end{aligned}
 \quad (3.2.11 \text{ a})$$

$$\begin{aligned}
 \lim_{t \rightarrow \infty} x(t) &= \lim_{s \rightarrow 0} s \times X(s) \\
 &= \lim_{s \rightarrow 0} \frac{1}{ms^2 + Bs + K} \\
 &= \frac{1}{K}
 \end{aligned}
 \quad (3.2.11 \text{ b})$$

3.2.2 稳态误差



回到一个比例控制系统，设系统的传递函数为： $G(s) = \frac{1}{as + 1}$ ，

$$\begin{aligned}
 X(s) &= U(s)G(s) \\
 &= K_P E(s)G(s) \\
 &= \{K_P [R(s) - X(s)]\}G(s) \\
 &= \{K_P [R(s) - X(s)]\} \frac{1}{as + 1}
 \end{aligned}
 \quad (3.2.12 \text{ a})$$

$$X(s) = \frac{K_P R(s)}{as + 1 + K_P} \quad (3.2.12 \text{ b})$$

系统的极点 $s = -\frac{1 + K_P}{a}$ ，当 $K_P > -1$ 时，系统稳定，满足终值定理条件。设系统的参考值 $r(t) = c$ ，则 $R(s) = \frac{c}{s}$ ，代入Eq. (12)，这个系统的终值响应为：

$$\begin{aligned}
\lim_{t \rightarrow \infty} x(t) &= \lim_{s \rightarrow 0} s \times X(s) \\
&= \lim_{s \rightarrow 0} s \times \frac{K_P R(s)}{as + 1 + K_P} \\
&= \lim_{s \rightarrow 0} \frac{s K_P \frac{c}{s}}{as + 1 + K_P} \quad (3.2.13) \\
&= \lim_{s \rightarrow 0} \frac{c K_P}{as + 1 + K_P} \\
&= \frac{K_P}{1 + K_P} c
\end{aligned}$$

也就是说，当时间趋于无穷大时，系统稳定，稳态误差为：

$$e_{ss} = r(t) - \lim_{t \rightarrow \infty} x(t) = c - \frac{K_P}{1 + K_P} c = \frac{1}{1 + K_P} c \quad (3.2.14)$$

到这里，我们通过计算，知道了为什么只通过P控制器，**无法消除稳态误差**，除非我们将控制器的比例系数 K_P 设计为无穷大，但这在工程实现上是不现实的，过大的比例系数会引起系统的[超调](#)！

3.3 Matlab / Simulink 仿真