第4章 计算机控制系统的基本控制策略

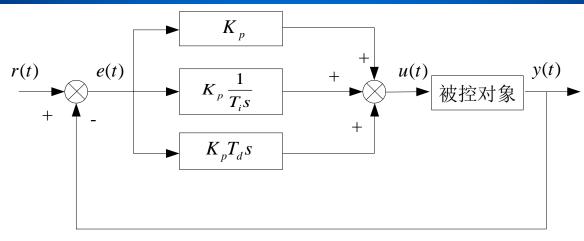
- 4.1 计算机控制系统数学基础
- 4.2 离散系统的模拟化设计方法
- 4.3 数字PID控制算法
- 4.4 直接数字设计方法
- 4.5复杂计算机控制系统设计方法
- 4.6先进PID控制系统设计方法

主要学习内容

数字PID控制算法

- ◆PID控制算法及其作用
- ◆模拟PID控制器离散化
- ◆PID算法的改进
- ◆数字PID控制器的实现
- ◆数字PID控制参数的整定

PID控制算法及其作用



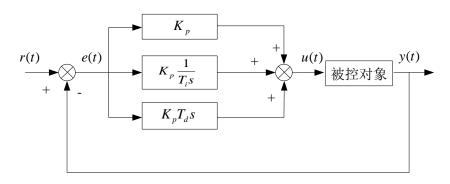
PID控制器方框图

- ho PID控制器是一种线性控制器,它将给定值与实际输出值的偏差e(t)的比例、积分和微分进行线性组合,形成控制量u(t)输出。
- 应用最广泛,简便,易于实现,鲁棒性强,适应面广。适用于线性、定常、单变量系统,对高阶对象需加入状态反馈调节。
- 定立程计算机控制系统中,PID算法仍是应用最广泛、最成功的控制算法。

PID控制算法及其作用

>续系统中PID控制器的传递函数:

$$D(s) = \frac{U(s)}{E(s)} = K_p (1 + \frac{1}{T_i s} + T_d s)$$



PID控制规律:
$$u(t) = K_p[e(t) + \frac{1}{T_i} \int_0^t e(t) dt + T_d \frac{de(t)}{dt}]$$

 K_p : 比例系数 T_i : 积分时间常数 T_d : 微分时间常数

e(t): PID控制器的输入 u(t): PID控制器的输出。

- >PID控制器的输出是由比例控制、积分控制和微分控制三项组成,三项在控制器中所起的控制作用相互独立。
- ▶根据被控对象的特性和控制要求,可以选择不同形式的控制器,如比例(P)、比例积分(PI)、比例微分(PD)、比例积分微分(PID)控制器。

PID控制算法及其作用

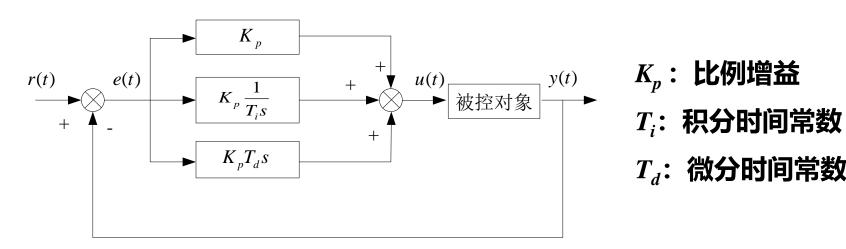
- > PID控制器中三个环节的作用
 - (1) 比例环节的作用:能迅速反映偏差,从而减小偏差,但不能消除静差, K_p 的加大会引起系统的不稳定。
 - (2) 积分环节的作用:只要系统存在偏差,积分环节就会产生控制作用减小偏差,直到最终消除偏差,但积分作用太强会使系统超调加大,甚至使系统出现振荡。
 - (3) 微分环节的作用:有助于系统减小超调,克服振荡,加快系统的响应速度,减小调节时间,从而改善了系统的动态性能,但 T_a 过大会使系统出现不稳定。

主要学习内容

数字PID控制算法

- ◆PID控制算法及其作用
- ◆模拟PID控制器离散化
- ◆PID算法的改进
- ◆数字PID控制器的实现
- ◆数字PID控制参数的整定

> 离散PID算法---模拟PID离散化



T_d: 微分时间常数

PID控制器:
$$u(t) = K_p \cdot e(t) + \frac{K_p}{T_i} \cdot \int_0^t e(t) dt + K_p \cdot T_d \cdot \frac{de(t)}{dt}$$

拉式变换:
$$U(s) = K_p \cdot E(s) + \frac{K_p}{T_i} \cdot \frac{E(s)}{s} + K_p \cdot T_d \cdot s \cdot E(s)$$

传递函数:
$$D(s) = \frac{u(s)}{E(s)} = K_p + \frac{K_p}{T_i} \cdot \frac{1}{s} + K_p \cdot T_d \cdot s$$

> 离散PID算法---模拟PID离散化

• 传递函数:
$$D(s) = \frac{U(s)}{E(s)} = K_p + \frac{K_p}{T_i} \cdot \frac{1}{s} + K_p \cdot T_d \cdot s$$

后向差分离散化得脉冲传递函数:

$$\begin{split} D(z) &= \frac{U(z)}{E(z)} = D(s) \big|_{s = \frac{1 - z^{-1}}{T}} \\ &= K_p + K_p \frac{T}{T_i} \cdot \frac{1}{1 - z^{-1}} + \frac{K_p T_d}{T} (1 - z^{-1}) \\ &= K_p + K_I \frac{1}{1 - z^{-1}} + K_D (1 - z^{-1}) \end{split}$$

$$T: \mathbb{R}^{\frac{1}{2}} = K_p T/T_i : \mathbb{R}^{\frac{1}{2}}$$

$$K_p = K_r T_d/T : \mathbb{R}^{\frac{1}{2}}$$

 $K_I = K_p T/T_i$: 积分系数 $K_D = K_p T_d/T$: 微分系数

将脉冲传递函数写成差分方程:

$$(1-z^{-1})U(z) = [K_P(1-z^{-1}) + K_I + K_D(1-z^{-1})^2]E(z)$$

> 离散PID算法---模拟PID离散化

• 将脉冲传递函数写成差分方程:

T: 采样周期

 $K_I = K_p T/T_i$: 积分系数

 $K_D = K_p T_d / T$: 微分系数

$$(1-z^{-1})U(z) = [K_P(1-z^{-1}) + K_I + K_D(1-z^{-1})^2]E(z)$$

$$U(z) - z^{-1}U(z) = K_P[E(z) - z^{-1}E(z)]$$

$$+K_IE(z)$$

$$+K_D[E(z) - 2z^{-1}E(z) + z^{-2}E(z)]$$

• 对上式两端进行。反变换:

$$u(k) = u(k-1)$$

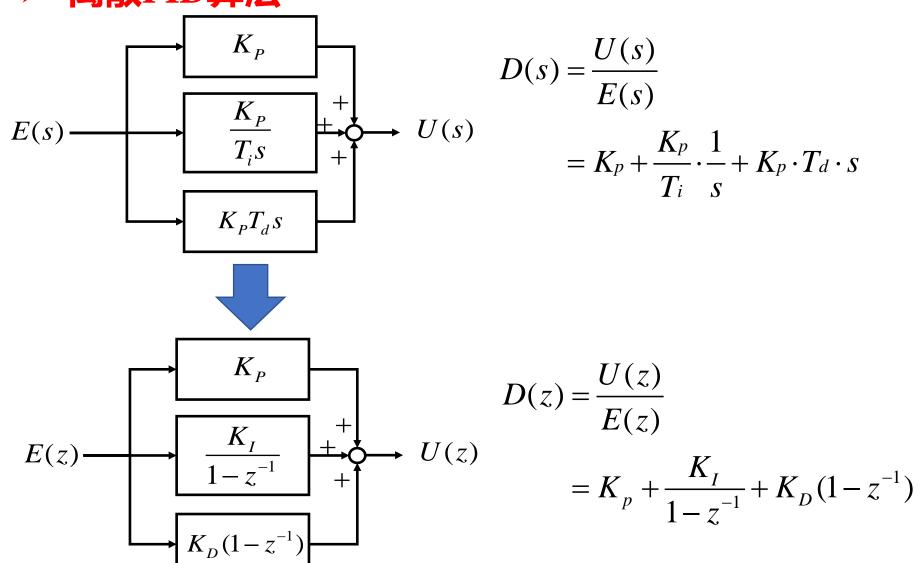
$$+K_{p}\{e(k) - e(k-1)\}$$

$$+K_{I}e(k)$$

$$+K_{D}\{e(k) - 2e(k-1) + e(k-2)\}$$

通用数字式 PID控制算式

> 离散PID算法



➤ 位置式PID算法-时域近似推导

$$u(t) = K_{p}\{e(t) + \frac{1}{T_{i}} \int_{0}^{t} e(t)dt + T_{d} \frac{de(t)}{dt}\}$$

 $\begin{cases} u(t) \approx u(k) \\ e(t) \approx e(k) \end{cases}$

$E(s) \xrightarrow{K_P} \xrightarrow{PID} \\ \xrightarrow{K_P} \\ T_1 s \xrightarrow{+} U(s)$

采样周 期*T*足 够小:

$$\begin{cases} \int_0^t e(t)dt \approx \sum_{j=0}^k e(j)\Delta t = T \sum_{j=0}^k e(j) \\ \frac{de(t)}{dt} \approx \frac{e(k) - e(k-1)}{\Delta t} = \frac{e(k) - e(k-1)}{T} \end{cases}$$

$$u(k) = K_{p} \{ e(k) + \frac{T}{T_{i}} \sum_{j=0}^{k} e(j) + \frac{T_{d}}{T} [e(k) - e(k-1)] \}$$

$$= K_{p} e(k) + K_{I} \sum_{j=0}^{k} e(j) + K_{D} [e(k) - e(k-1)] \}$$

 $K_I = K_p T/T_i$: 积分系数

 $K_D = K_p T_d / T$: 微分系数

T: 采样周期

> 位置式PID算法-时域近似推导

 $K_{l}=K_{p}T/T_{i}$: 积分系数

 $K_D = K_p T_d / T$: 微分系数

注意:

- (1)公式非递推,要累加偏差;
- (2) 当T比对象时间常数Tc小得多时,控制效果与模拟控制 器相近;
 - (3) u(k)对应执行机构的实际位置,故称作位置式PID算法。

> 增量式PID算法

$$u(k) = K_p\{e(k) + \frac{T}{T_i} \sum_{j=0}^{k} e(j) + \frac{T_d}{T} [e(k) - e(k-1)]\}$$
 (1)

$$u(k-1) = K_p\{e(k-1) + \frac{T}{T_i} \sum_{j=0}^{k-1} e(j) + \frac{T_d}{T} [e(k-1) - e(k-2)]\}$$
 (2)

(1)-(2):

$$\Delta u(k) = u(k) - u(k-1)$$

$$= K_{I} = K_{p} T / T_{i} \qquad K_{D} = K_{p} T_{d} / T$$

$$= K_{p} [e(k) - e(k-1)] + K_{I} e(k) + K_{D} [e(k) - 2e(k-1) + e(k-2)]$$

● 增量式PID合并同类项:

$$\Delta u(k) = Ae(k) + Be(k-1) + Ce(k-2)$$

其中:
$$A = K_P (1 + \frac{T}{T_i} + \frac{T_d}{T})$$
 $B = -K_P (1 + 2\frac{T_d}{T})$ $C = K_P \cdot \frac{T_d}{T}$

> 增量式PID算法

$$\Delta u(k) = Ae(k) + Be(k-1) + Ce(k-2)$$
 $u(k) = u(k-1) + \Delta u(k)$

其中:
$$A = K_P (1 + \frac{T}{T_i} + \frac{T_d}{T})$$
 $B = -K_P (1 + 2\frac{T_d}{T})$ $C = K_P \cdot \frac{T_d}{T}$

- •该公式是递推的,与位置式无本质区别;
- 不同的执行机构,需要不同的控制输出。步进电机有保持器,接受增量信号。
- 增量式便于计算机实现;
- 增量式从手动到自动控制切换时,不需要给定初始值;
- 增量式可有效抵制过调量,避免积分饱和。

> PID算法执行过程

• 增量式算法:

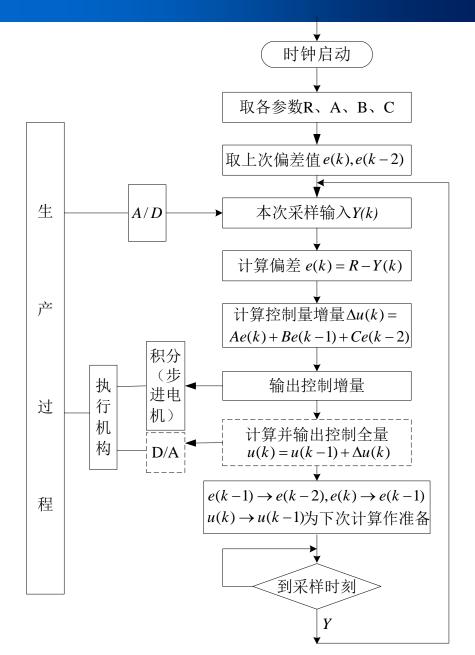
$$\Delta u(k) = Ae(k) + Be(k-1) + Ce(k-2)$$

其中:

$$\begin{cases} A = K_P (1 + \frac{T}{T_i} + \frac{T_d}{T}) \\ B = -K_P (1 + 2\frac{T_d}{T}) \end{cases}$$

$$C = K_P \cdot \frac{T_d}{T}$$

$$u(k) = u(k-1) + \Delta u(k)$$



主要学习内容

数字PID控制算法

- ◆PID控制算法及其作用
- ◆模拟PID控制器离散化
- ◆PID算法的改进
- ◆数字PID控制器的实现
- ◆数字PID控制参数的整定

PID算法的改进

- 为了解决过程计算机应用中的一些实际问题,便于进一步提高控制性能、发挥计算机控制的优点,需要对数字PID控制算法作针对性的改进
 - ◆微分算法的改进
 - ◆积分算法的改进
 - ◆带死区的PID控制
 - ◆可变增益PID控制
 - ◆时间最优PID控制

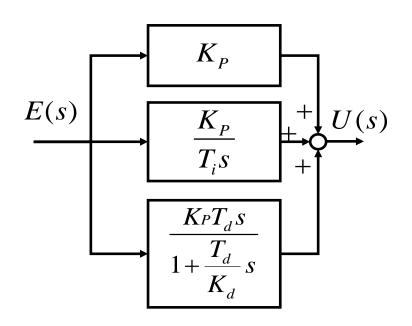
- 微分作用的引进改善了系统动态特性,但也容易引进高频干扰
- > 在数字PID实际使用时多采用实际微分或加上低通滤波
 - 1、实际微分PID算法
 - 2、带一阶滤波器的PID控制
 - 3、微分先行PID控制算法
 - 4、四点中心差分算法改进微分作用

1、实际微分PID算法

理想微分PID:

$$D(s) = \frac{U(s)}{E(s)} = K_P + \frac{K_P}{T_i} \cdot \frac{1}{s} + K_P \cdot T_d \cdot s$$

$$\Delta u(k) = K_P[e(k) - e(k-1)] + K_I e(k)$$
$$+ K_D[e(k) - 2e(k-1) + e(k-2)]$$



实际微分PID:

$$D(s) = \frac{U(s)}{E(s)} = K_P + K_P \cdot \frac{1}{T_i \cdot s} + K_P \cdot \frac{T_d s}{1 + \frac{T_d}{K_d} s} \begin{cases} \Delta u_P(k) = K_P [e(k) - e(k-1)] \\ \Delta u_I(k) = K_I e(k) \end{cases}$$

$$\begin{cases} \Delta u_P(k) = K_P[e(k) - e(k-1)] \\ \Delta u_I(k) = K_I e(k) \end{cases}$$

与普通PID算式中的比例和积分环节相同。

1、实际微分PID算法

实际微分环节:
$$D_D(s) = \frac{U_D(s)}{E(s)} = \frac{K_P T_d s}{1 + \frac{T_d}{K_d} s}$$

后向差分离散化:
$$(s = \frac{1-z^{-1}}{T})$$

$$u_D(k) = \frac{T_d}{K_d T + T_d} \{ u_D(k-1) + K_P K_d [e(k) - e(k-1)] \}$$

$$\Rightarrow: \quad \alpha = \frac{T_d}{K_d T + T_d}, \alpha < 1 \qquad \text{MI:} \quad 1 - \alpha = \frac{K_d T}{K_d T + T_d}$$

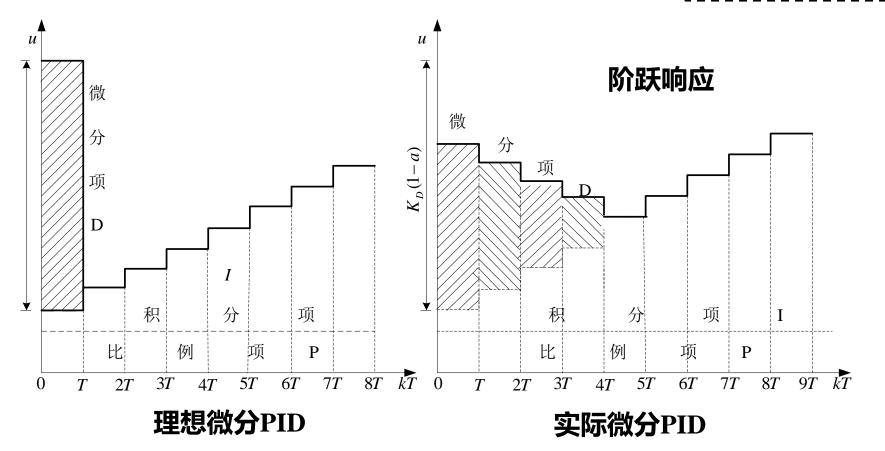
$$u_{D}(k) = \alpha \cdot u_{D}(k-1) + (1-\alpha) K_{D}[e(k) - e(k-1)]$$

1、实际微分PID算法

实际微分环节: $u_D(k) = \alpha \cdot u_D(k-1) + (1-\alpha)K_D[e(k) - e(k-1)]$

理想微分环节: $u_D(k) = K_D[e(k) - e(k-1)]$

 $\left[(\alpha = \frac{T_d}{K_d T + T_d}, \alpha < 1) \right]$



1、实际微分PID算法

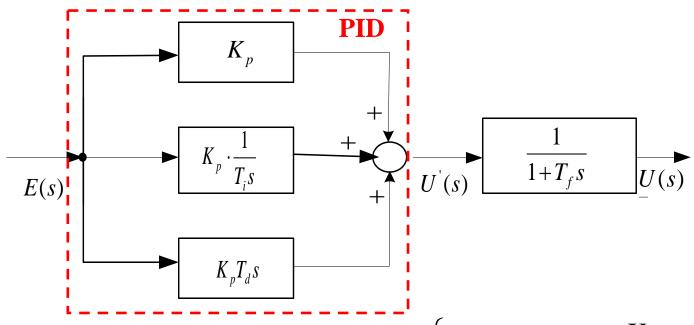
$$\begin{split} u_{\scriptscriptstyle D}(k) &= \alpha \cdot u_{\scriptscriptstyle D}(k-1) + (1-\alpha) K_{\scriptscriptstyle D}[e(k) - e(k-1)] \\ \alpha &= \frac{T_d}{K_d T + T_d} = \frac{T_d/K_d}{T + T_d/K_d} \qquad \begin{array}{c} T_d/K_d \longrightarrow 0 & \text{ for } \alpha = 0 \\ T_d/K_d \longrightarrow \infty & \text{ for } \alpha = 1 \end{array} \end{split}$$

小结:

- •实际微分即第一次微分输出比例可调,下调($1-\alpha$)之后,输出按 $\alpha U_d(k-1)$ 逐步下降,微分作用持续多个采样周期,使得一般的工业用执行机构,能比较好地跟踪微分作用输出;
- 理想微分输出太大,容易引起溢出,造成系统震荡;
- 理想微分对高频干扰敏感,实际微分具有滤波作用,抑制高频。

2、带一阶滤波器的PID控制

作用:加入一阶滤波器,滤去高频干扰。



$$D(s) = \frac{U(s)}{E(s)} = \frac{U(s)}{U'(s)} \cdot \frac{U'(s)}{E(s)}$$

$$D(s) = \frac{U(s)}{E(s)} = \frac{U(s)}{U'(s)} \cdot \frac{U'(s)}{E(s)} \longrightarrow \begin{cases} \frac{U'(s)}{E(s)} = K_p + \frac{K_p}{T_i s} + K_p T_d s \\ \frac{U(s)}{U'(s)} = \frac{1}{1 + T_f s} \end{cases}$$

2、带一阶滤波器的PID控制

$$\begin{array}{c|c} E(s) \\ \hline \end{array} \begin{array}{c} U'(s) \\ \hline 1 + T_f s \end{array} \begin{array}{c} U(s) \\ \hline \end{array}$$

$$\frac{U'(s)}{E(s)} = K_p + \frac{K_p}{T_i} \cdot \frac{1}{s} + K_P \cdot T_d \cdot s$$



$$u'(k) = u'(k-1)$$

 $+K_{P}[e(k) - e(k-1)]$
 $+K_{I}e(k)$
 $+K_{D}[e(k) - 2e(k-1) + e(k-2)]$

$$\begin{cases} K_I = K_P T / T_i \\ K_D = K_P T_d / T \end{cases}$$

$$\frac{U(s)}{U'(s)} = \frac{1}{1+T_f s}$$

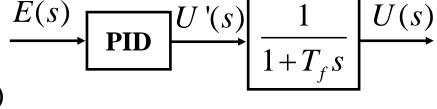
$$T_f s U(s) + U(s) = U'(s)$$

$$T_f \frac{du(t)}{dt} + u(t) = u'(t)$$

$$T_f \frac{u(k) - u(k-1)}{T} + u(k) = u'(k)$$

$$u(k) = \frac{T_f}{T + T_f} u(k-1) + \frac{T}{T + T_f} u'(k)$$

2、带一阶滤波器的PID控制



$$\frac{U(s)}{E(s)} = \frac{1}{1 + T_f s} (K_p + \frac{K_p}{T_i s} + K_p T_d s)$$

$$D(s) = \frac{U(s)}{E(s)} = \frac{K_1(T_1s+1)(T_2s+1)}{T_1s(vT_2s+1)} = \frac{T_2s+1}{vT_2s+1}K_1(1+\frac{1}{T_1s})$$

其中:
$$T_1 = \frac{1}{2}(T_i + \sqrt{T_i^2 - 4T_iT_d})$$

$$K_{1} = \frac{K_{p}}{2} \left(1 + \sqrt{1 - \frac{4T_{d}}{T_{i}}} \right)$$

$$T_2 = \frac{1}{2} (T_i - \sqrt{T_i^2 - 4T_i T_d})$$

$$v = \frac{T_f}{T_2} = \frac{2T_f}{T_i - \sqrt{T_i^2 - 4T_i T_d}}$$

