Predictive Control 预测控制

第3章 无约束预测控制

控制科学与工程 2019年3月

第2章所讲的主要内容:

- > 阶跃响应模型
- > 脉冲响应模型
- ➤ CARIMA模型
- > 状态空间模型
- > 状态估计(利用最新测量信息获得系统状态)
- > 预测 (预测系统未来输出)
- > 数据驱动建模与预测

预测控制:

- > 建模: 获得预测模型
- > 预测: 获得对系统未来输出的预测值
- > 设计:将预测控制器的设计问题转化为求解一个优化问题, 从而获得控制律/控制序列
- >分析:稳定性、跟踪性能

介绍不同系统的预测控制器设计与性能分析方法

接下来:

- > 无约束线性系统
 - □ 预测控制器设计与性能分析 ---- 第3章
- > 约束线性系统
 - □ 预测控制器设计 ----第4章
 - □ 稳定性分析 ----第5章
 - □ 显式预测控制 ----第6章
- > 非线性系统
 - □ 准无限时域非线性预测控制器设计----第7章

第3章 无约束预测控制

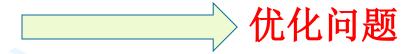
- 3.1 问题描述
- 3.2 开环优化问题
- 3.3 滚动时域与闭环控制
- 3.4 无约束预测控制性能分析
- 3.5 基于状态空间模型的无约束预测控制

问题描述

对于用阶跃响应状态空间模型描述的线性系统:

$$Y(k) = M_{ss}Y(k-1) + S\Delta u(k-1)$$
$$y(k) = CY(k)$$

设计预测控制器,使系统输出跟踪给定的参考输出



目标函数,例:希望系统输出接近参考输出

$$J = \sum_{i=1}^{p} ||y(k+i|k) - r(k+i)||^{2}$$

其中r(k+i), i=1,2,...,p为参考输出序列。

多个输出,还可对输出加权

$$J = \sum_{i=1}^{p} \left\| \Gamma_{i}^{y} \left(y(k+i \mid k) - r(k+i) \right) \right\|^{2}$$

- ·加权因子\(\Gamma_i\) 越大,则输出越接近参考轨迹
- 在整个预测过程中, Γ_i^y 是可以变化的

目标函数,如果我们不希望控制动作变化太大

$$J = \sum_{i=1}^{p} \left\| \Gamma_{i}^{y} \left(y(k+i \mid k) - r(k+i) \right) \right\|^{2} + \sum_{i=1}^{m} \left\| \Gamma_{i}^{u} \Delta u(k+i-1) \right\|^{2}$$

- •加权因子口"越大,则控制动作变化越小
- 在整个预测过程中, Γ_i^u 是可以变化的
- $\Gamma_i^u \neq 0$ 对控制动作的约束是软约束(无约束MPC)
- $\Delta u_{\min} \leq \Delta u(k+i) \leq \Delta u_{\max}$ 为硬约束(约束MPC)

优化问题:

Find $\min_{\Delta u(k), \Delta u(k+1), \dots, \Delta u(k+m-1)}$



with
$$J = \sum_{i=1}^{p} \|\Gamma_i^y (y(k+i|k) - r(k+i))\|^2 + \sum_{i=1}^{m} \|\Gamma_i^u \Delta u(k+i-1)\|^2$$

s.t.

$$Y_{p}(k+1|k) = \overline{M}_{ss}\widehat{Y}(k) + \overline{S}_{u}\Delta U_{m}(k) + \overline{S}_{d}\Delta d(k)$$

其中

$$\Gamma_i^y$$
, $i=1,2,...,p$ 为输出加权因子

 Γ_i^u , i=1,2,...,m 为控制增量加权因子

开环优化

第3章 无约束预测控制

- 3.1 问题描述
- 3.2 开环优化问题
- 3.3 滚动时域与闭环控制
- 3.4 无约束预测控制性能分析
- 3.5 基于状态空间模型的无约束预测控制

开环优化问题(矩阵向量形式):

Find $\min_{\Delta U_m(k)} J$

with
$$J = \|\Gamma^y (Y_p(k+1|k) - R_p(k+1))\|^2 + \|\Gamma^u \Delta U_m(k)\|^2$$

s.t.

$$Y_{p}(k+1|k) = \overline{M}_{ss}\widehat{Y}(k) + \overline{S}_{u}\Delta U_{m}(k) + \overline{S}_{d}\Delta d(k)$$

其中

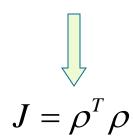
$$\Gamma^{y} = \operatorname{diag}(\Gamma_{1}^{y}, \Gamma_{2}^{y}, \dots, \Gamma_{p}^{y}), \quad \Gamma^{u} = \operatorname{diag}(\Gamma_{1}^{u}, \Gamma_{2}^{u}, \dots, \Gamma_{m}^{u})$$

$$R_{p}(k+1) = \begin{bmatrix} r(k+1) & r(k+2) & \cdots & r(k+p) \end{bmatrix}^{T}$$

$$\Delta U_{m}(k) = \begin{bmatrix} \Delta u(k) & \Delta u(k+1) & \cdots & \Delta u(k+m-1) \end{bmatrix}^{T}$$

定义
$$\rho = \begin{bmatrix}
\Gamma^{y} \left(Y_{p}(k+1|k) - R_{p}(k+1) \right) \\
\Gamma^{u} \Delta U_{m}(k)
\end{bmatrix} \qquad \Rightarrow \rho = Ax - b$$

其中
$$Y_p(k+1|k) = \overline{M}_{ss}\widehat{Y}(k) + \overline{S}_u\Delta U_m(k) + \overline{S}_d\Delta d(k)$$



开环优化问题的等价形式:

Find $\min_{x} \rho^{T} \rho$, s.t. $\rho = Ax - b$

其中

$$A = \begin{bmatrix} \Gamma^y \overline{S}_u \\ \Gamma^u \end{bmatrix}$$

$$x = \Delta U_m(k)$$

$$b = \begin{bmatrix} \Gamma^{y} E_{p}(k+1) \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$E_{p}(k+1) = R_{p}(k+1) - \overline{M}_{ss}\widehat{Y}(k) - \overline{S}_{d}\Delta d(k)$$

对于优化问题:

Find
$$\min_{x} \rho^{T} \rho$$
, s.t. $\rho = Ax - b$

极小值存在的条件

$$\frac{d^2(\rho^T \rho)}{dx^2} > 0$$

对向量的求导:

$$\frac{dX^{T}Y}{dx} = \frac{dX^{T}}{dx}Y + \frac{dY^{T}}{dx}(X^{T})^{T}$$

极小值存在条件:

$$\frac{d^2(\rho^T \rho)}{dx^2} = 2A^T A > 0$$

极小值:

$$\frac{d\rho^{T}\rho}{dx} = 2\left(\frac{d\rho}{dx}\right)^{T}\rho = 2A^{T}(Ax - b) = 0 \Rightarrow x = (A^{T}A)^{-1}A^{T}b$$

$$A = \begin{bmatrix} \Gamma^{y} \overline{S}_{u} \\ \Gamma^{u} \end{bmatrix} \qquad b = \begin{bmatrix} \Gamma^{y} E_{p}(k+1) \\ 0 \end{bmatrix}$$

开环优化问题的解(k时刻的最优控制序列):

$$\frac{d\rho^{T}\rho}{dx} = 0$$

$$\Delta U_m(k) = \left(\left(\Gamma^y \overline{S}_u \right)^T \Gamma^y \overline{S}_u + \left(\Gamma^u \right)^T \Gamma^u \right)^{-1} \left(\Gamma^y \overline{S}_u \right)^T \Gamma^y E_p(k+1)$$

其中
$$E_p(k+1) = R_p(k+1) - \overline{M}_{ss}\widehat{Y}(k) - \overline{S}_d\Delta d(k)$$

误差项

第3章 无约束预测控制

- 3.1 问题描述
- 3.2 开环优化问题
- 3.3 滚动时域与闭环控制
- 3.4 无约束预测控制性能分析
- 3.5 基于状态空间模型的无约束预测控制

k时刻的最优控制序列:

$$\Delta U_m(k) = \left(\left(\Gamma^y \overline{S}_u \right)^T \Gamma^y \overline{S}_u + \left(\Gamma^u \right)^T \Gamma^u \right)^{-1} \left(\Gamma^y \overline{S}_u \right)^T \Gamma^y E_p(k+1)$$

$$\Delta U_m(k) = \left[\Delta u(k)\right]^T \Delta u(k+1) \quad \cdots \quad \Delta u(k+m-1)$$

k时刻实际施加到系统中的控制增量: $\Delta u(k)$

k+1时刻,新的测量值y(k+1),重新计算 $\Delta u(k+1)$

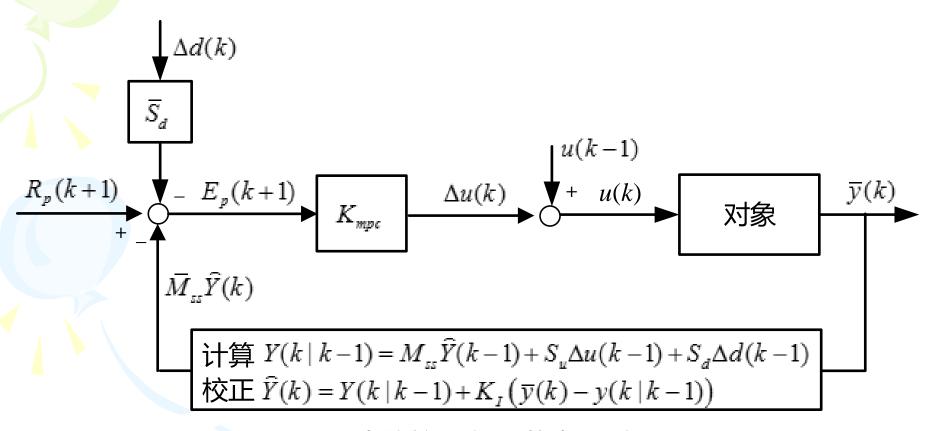
k时刻作用于系统的控制增量:

$$\Delta u(k) = K_{mpc} E_p(k+1)$$

$$= K_{mpc} \left(R_p(k+1) - \overline{M}_{ss} \widehat{Y}(k) - \overline{S}_d \Delta d(k) \right)$$

其中

$$K_{mpc} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix} \left(\left(\Gamma^{y} \overline{S}_{u} \right)^{T} \Gamma^{y} \overline{S}_{u} + \left(\Gamma^{u} \right)^{T} \Gamma^{u} \right)^{-1} \left(\Gamma^{y} \overline{S}_{u} \right)^{T} \Gamma^{y}$$



直接校正方程/状态观测器

无约束预测控制:前馈+基于状态估计的反馈控制

无约束预测控制算法:

- 1) k=0时刻,初始化
 - 模型参数 M_{ss} , S_u , S_d
 - 预测方程参数 \bar{M}_{ss} , \bar{S}_{u} , \bar{S}_{d}
 - 控制器参数 Γ^y , Γ^u , p, m
 - \bullet K_{mpc}
 - 初始状态 $\widehat{Y}(-1) = \begin{bmatrix} y_0 & y_0 & \cdots & y_0 \end{bmatrix}$

无约束预测控制算法:

- 2) $k \ge 0$ 时刻,基于最新的测量信息进行状态估计
 - 直接校正方程

$$Y(k | k-1) = M_{ss} \widehat{Y}(k-1) + S_u \Delta u(k-1) + S_d \Delta d(k-1)$$

$$\widehat{Y}(k) = Y(k | k-1) + K_I (\overline{y}(k) - y(k | k-1))$$

• 状态观测器

$$\widehat{Y}(k) = M_{ss}\widehat{Y}(k-1) + S_u \Delta u(k-1) + S_d \Delta d(k-1)$$

$$+ K_F \left(\overline{y}(k) - C\widehat{Y}(k-1)\right)$$



无约束预测控制算法:

3) 计算误差项

$$E_p(k+1) = R_p(k+1) - \overline{M}_{ss}\widehat{Y}(k) - \overline{S}_d \Delta d(k)$$

4) 计算控制增量

$$\Delta u(k) = K_{mpc} E_p(k+1)$$

5) k+1时刻,获得新的测量信息,返回第2) 步

无约束预测控制算法:

1) 初始化

- k = 0时刻

- 2) 状态估计
- 3) 计算误差项
- 4) 计算控制增量

 $k \ge 0$ 时刻

5) 下一时刻,获得新的测量信息,返回第2) 步

对于给定无约束系统

$$Y(k+1) = M_{ss}Y(k) + S_u\Delta u(k) + S_d\Delta d(k)$$

预测控制器设计问题 — 开环优化问题

$$\Delta U_m(k) = \left(\left(\Gamma^y \overline{S}_u \right)^T \Gamma^y \overline{S}_u + \left(\Gamma^u \right)^T \Gamma^u \right)^{-1} \left(\Gamma^y \overline{S}_u \right)^T \Gamma^y E_p(k+1)$$

滚动时域与闭环控制

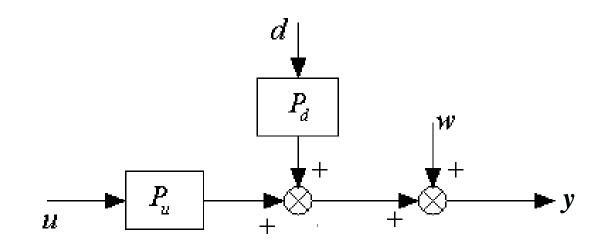
$$\Delta U_m(k) = \begin{bmatrix} \Delta u(k) & \Delta u(k+1) & \cdots & \Delta u(k+m-1) \end{bmatrix}^T$$

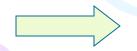
控制系统稳定性/跟踪性能?

第3章 无约束预测控制

- 3.1 问题描述
- 3.2 开环优化问题
- 3.3 滚动时域与闭环控制
- 3.4 无约束预测控制性能分析
- 3.5 基于状态空间模型的无约束预测控制

系统模型





$$Y(k+1) = M_{ss}Y(k) + S_u\Delta u(k) + S_d\Delta d(k) + S_w\Delta w(k)$$

3.4.1 稳定性分析 稳定性分析的一般思路

系统模型

$$Y(k+1) = M_{ss}Y(k) + S_u\Delta u(k) + S_d\Delta d(k) + S_w\Delta w(k)$$

反馈控制律

$$\Delta u(k) = K_{mpc}R_{p}(k+1) - K_{mpc}\overline{M}_{ss}\widehat{Y}(k) - K_{mpc}\overline{S}_{d}\Delta d(k)$$

将反馈控制律代入系统模型:

$$Y(k+1) = M_{ss}Y(k) - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \widehat{Y}(k) + \left(S_d - S_u K_{mpc} \overline{S}_d\right) \Delta d(k)$$
$$+ S_u K_{mpc} R_p(k+1) + S_w \Delta w(k)$$

能否说M。的特征根在单位圆内,系统就是稳定的?

状态观测器:

$$\begin{split} \widehat{Y}(k+1) &= M_{ss} \widehat{Y}(k) + S_u \Delta u(k) + S_d \Delta d(k) + K_F \left(\overline{y}(k) - C \widehat{Y}(k) \right) \\ &= M_{ss} \widehat{Y}(k) + S_u \Delta u(k) + S_d \Delta d(k) + K_F \left(C Y(k) - C \widehat{Y}(k) \right) \end{split}$$

反馈控制律

$$\Delta u(k) = K_{mpc}R_{p}(k+1) - K_{mpc}\overline{M}_{ss}\widehat{Y}(k) - K_{mpc}\overline{S}_{d}\Delta d(k)$$

将反馈控制律代入状态观测器:

$$\widehat{Y}(k+1) = K_F C Y(k) + \left(M_{ss} - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} - K_F C \right) \widehat{Y}(k)$$

$$+ \left(S_d - S_u K_{mpc} \overline{S}_d \right) \Delta d(k) + S_u K_{mpc} R_p(k+1)$$

组成扩展系统:

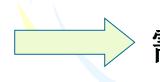
$$\begin{bmatrix} Y(k+1) \\ \widehat{Y}(k+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} M_{ss} & -S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \\ K_F C & M_{ss} - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} - K_F C \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Y(k) \\ \widehat{Y}(k) \end{bmatrix}$$

$$+ \begin{bmatrix} S_d - S_u K_{mpc} \overline{S}_d \\ S_d - S_u K_{mpc} \overline{S}_d \end{bmatrix} \Delta d(k) + \begin{bmatrix} S_u K_{mpc} \\ S_u K_{mpc} \end{bmatrix} R_p(k+1) + \begin{bmatrix} S_w \\ 0 \end{bmatrix} \Delta w(k)$$

闭环系统稳定性取决于
$$\begin{bmatrix} M_{ss} & -S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \\ K_F C & M_{ss} - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} - K_F C \end{bmatrix}$$

闭环系统稳定性取决于

$$\begin{bmatrix} M_{ss} & -S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \\ K_F C & M_{ss} - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} - K_F C \end{bmatrix}$$



需要解决两个问题,即 K_{mpc} 是否存在? 如何选取?

闭环系统稳定性取决于

$$\begin{bmatrix} M_{ss} & -S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \\ K_F C & M_{ss} - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} - K_F C \end{bmatrix}$$

选取非奇异阵P

$$P = \begin{bmatrix} I & 0 \\ -I & I \end{bmatrix}, \qquad P^{-1} = \begin{bmatrix} I & 0 \\ I & I \end{bmatrix}$$

作相似变换

相似变换结果

$$P\begin{bmatrix} M_{ss} & -S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \\ K_F C & M_{ss} - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} - K_F C \end{bmatrix} P^{-1}$$

$$= \begin{bmatrix} M_{ss} - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} & -S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \\ 0 & M_{ss} - K_F C \end{bmatrix}$$

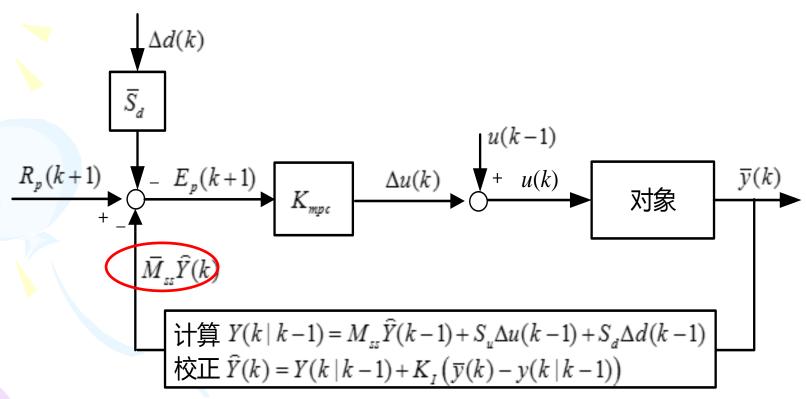
闭环系统稳定性取决于

$$\begin{bmatrix} M_{ss} - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} & -S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \\ 0 & M_{ss} - K_F C \end{bmatrix}$$

代入反馈控制律后的系统模型:

$$Y(k+1) = M_{ss}Y(k) - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \widehat{Y}(k) + \left(S_d - S_u K_{mpc} \overline{S}_d\right) \Delta d(k)$$
$$+ S_u K_{mpc} R_p(k+1) + S_w \Delta w(k)$$

无约束预测控制系统框图



闭环系统稳定性取决于

$$\begin{bmatrix} M_{ss} - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} & -S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \\ 0 & M_{ss} - K_F C \end{bmatrix}$$

代入反馈控制律后的系统模型:

$$Y(k+1) = M_{ss}Y(k) - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \widehat{Y}(k) + \left(S_d - S_u K_{mpc} \overline{S}_d\right) \Delta d(k)$$
$$+ S_u K_{mpc} R_p(k+1) + S_w \Delta w(k)$$

稳定性取决于没有观测器直接反馈系统的稳定性。

闭环系统稳定性取决于

$$\begin{bmatrix} M_{ss} - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} & -S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \\ 0 & M_{ss} - K_F C \end{bmatrix}$$

状态观测器:

$$\widehat{Y}(k+1) = M_{ss}\widehat{Y}(k) + S_u \Delta u(k) + S_d \Delta d(k) + K_F \left(\overline{y}(k) - C\widehat{Y}(k)\right)$$

稳定性取决于状态观测器的稳定性。

闭环系统稳定性取决于

$$\begin{bmatrix} M_{ss} - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} & -S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \\ 0 & M_{ss} - K_F C \end{bmatrix}$$

代入反馈控制律后的系统模型:

$$Y(k+1) = M_{ss}Y(k) - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \widehat{Y}(k) + \left(S_d - S_u K_{mpc} \overline{S}_d\right) \Delta d(k)$$
$$+ S_u K_{mpc} R_p(k+1) + S_w \Delta w(k)$$

状态观测器:

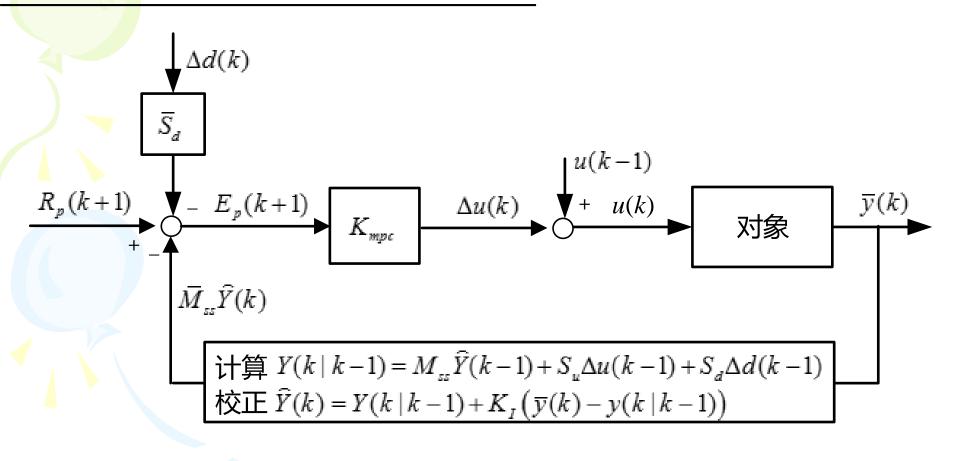
$$\widehat{Y}(k+1) = M_{ss}\widehat{Y}(k) + S_u\Delta u(k) + S_d\Delta d(k) + K_F\left(\overline{y}(k) - C\widehat{Y}(k)\right)$$

闭环系统稳定性取决于

$$\begin{bmatrix} M_{ss} - S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} & -S_u K_{mpc} \overline{M}_{ss} \\ 0 & M_{ss} - K_F C \end{bmatrix}$$

- 闭环系统的极点由状态反馈控制器的极点和状态观测器的极点组成
- 对无约束预测控制系统分离原理成立
- 无约束预测控制是基于观测器的状态反馈控制

结论:无约束预测控制闭环系统稳定,当且仅当状态反馈控制器稳定和状态观测器稳定。



 K_{mpc} 的存在条件:没有观测器的直接反馈系统可镇定

 K_F 的存在条件:系统可观测

41

3.4.2 跟踪性能分析

系统模型

$$Y(k+1) = M_{ss}Y(k) + S_u\Delta u(k) + S_d\Delta d(k) + S_w\Delta w(k)$$
$$y(k+1) = CY(k+1)$$

假设闭环系统渐进稳定,且

- 估计误差已经为零, $Y(k) = \hat{Y}(k), k \ge 0$
- 外部干扰趋于不变, $\Delta d(k) = 0$, $\Delta w(k) = 0$, $k \ge 0$

为简化推导,取m = p, $\Gamma^y = I$, $\Gamma^u = 0$

k时刻最优解

$$\Delta u(k) = K_{mpc} \left(R_p(k+1) - \overline{M}_{ss} \widehat{Y}(k) - \overline{S}_d \Delta d(k) \right)$$

$$K_{mpc} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix} \left(\left(\Gamma^y \overline{S}_u \right)^T \Gamma^y \overline{S}_u + \left(\Gamma^u \right)^T \Gamma^u \right)^{-1} \left(\Gamma^y \overline{S}_u \right)^T \Gamma^y$$

$$\overline{S}_u = \begin{bmatrix} s_1^u & 0 & 0 & \cdots & \cdots & 0 \\ s_2^u & s_1^u & 0 & \cdots & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \cdots & \cdots & \vdots \\ s_m^u & s_{m-1}^u & \cdots & \cdots & s_1^u \\ \vdots & \vdots & \vdots & \cdots & \cdots & \vdots \\ s_p^u & s_{p-1}^u & \cdots & \cdots & s_{p-m+1}^u \end{bmatrix}_{p \times m}$$

$$43$$

则

$$K_{mpc} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix} \left(\left(\Gamma^{y} \overline{S}_{u} \right)^{T} \Gamma^{y} \overline{S}_{u} + \left(\Gamma^{u} \right)^{T} \Gamma^{u} \right)^{-1} \left(\Gamma^{y} \overline{S}_{u} \right)^{T} \Gamma^{y}$$

$$= \begin{bmatrix} \left(s_{1}^{u} \right)^{-1} & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix}_{1 \times p}$$

$$\Delta u(k) = K_{mpc} \left(R_p(k+1) - \overline{M}_{ss} \widehat{Y}(k) - \overline{S}_d \Delta d(k) \right)$$
$$= \left(S_1^u \right)^{-1} \left(r(k+1) - \widehat{y}(k+1) \right)$$

系统模型

$$Y(k+1) = M_{ss}Y(k) + S_u\Delta u(k) + S_d\Delta d(k) + S_w\Delta w(k)$$

y(k+1) = CY(K+1)

输出序列

基于阶跃响应模型的无约束预测控制系统

$$y(k+1) = r(k+1)$$

 $y(k+2) = r(k+2)$
:

结论: 当外部干扰趋于不变时,系统对非零参考输入信号的跟踪是无静差的。

第3章 无约束预测控制

- 3.1 问题描述
- 3.2 开环优化问题
- 3.3 滚动时域与闭环控制
- 3.4 无约束预测控制性能分析
- 3.5 基于状态空间模型的无约束预测控制

3.5.1 有限时域预测控制

线性稳定SISO系统离散时间状态空间模型

$$x(k) = Ax(k-1) + B_u u(k-1) + B_d d(k-1)$$
$$y(k) = Cx(k)$$

增量模型

$$\Delta x(k) = A\Delta x(k-1) + B_u \Delta u(k-1) + B_d \Delta d(k-1)$$
$$y(k) = C\Delta x(k) + y(k-1)$$

问题描述

Find
$$\min_{\Delta U_m(k)} \left\| \Gamma^y \left(Y_p(k+1|k) - R_p(k+1) \right) \right\|^2 + \left\| \Gamma^u \Delta U_m(k) \right\|^2$$

s.t.

$$Y_{p}(k+1|k) = \overline{S}_{x}\Delta\widehat{x}(k) + Ly(k) + \overline{S}_{u}\Delta U_{m}(k) + \overline{S}_{d}\Delta d(k)$$

其中

$$\Gamma^{y} = \operatorname{diag}(\Gamma_{1}^{y}, \Gamma_{2}^{y}, \cdots, \Gamma_{p}^{y}), \quad \Gamma^{u} = \operatorname{diag}(\Gamma_{1}^{u}, \Gamma_{2}^{u}, \cdots, \Gamma_{m}^{u})$$

$$R_{p}(k+1) = \begin{bmatrix} r(k+1) & r(k+2) & \cdots & r(k+p) \end{bmatrix}^{T}$$

$$\Delta U_{m}(k) = \begin{bmatrix} \Delta u(k) & \Delta u(k+1) & \cdots & \Delta u(k+m-1) \end{bmatrix}^{T}$$

$$\overline{S}_{x} = \begin{bmatrix}
CA \\
CA^{2} + CA \\
\vdots \\
\sum_{i=1}^{p} CA^{i}
\end{bmatrix}$$

$$L = \begin{bmatrix}
L = \begin{bmatrix}
CA \\
CA^{2} + CA \\
\vdots \\
DA = \begin{bmatrix}
CA \\
CA^{2} + CA
\end{bmatrix}$$

$$\overline{S}_{x} = \begin{bmatrix} CA \\ CA^{2} + CA \\ \vdots \\ \sum_{i=1}^{p} CA^{i} \end{bmatrix}$$

$$L = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ \vdots \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$\overline{S}_{d} = \begin{bmatrix} CB_{d} \\ CAB_{d} + CB_{d} \\ \vdots \\ \sum_{i=1}^{p} CA^{i-1}B_{d} \end{bmatrix}$$

$$\overline{S}_{u} = \begin{bmatrix}
CB_{u} & 0 & 0 & \cdots & 0 \\
CAB_{u} & CB_{u} & 0 & \cdots & 0 \\
\vdots & \vdots & \vdots & \cdots & \vdots \\
\sum_{i=1}^{p} CA^{i-1}B_{u} & \sum_{i=1}^{p-1} CA^{i-1}B_{u} & \cdots & \sum_{i=1}^{p-m+1} CA^{i-1}B_{u}
\end{bmatrix}$$

k时刻作用于系统的控制增量:

$$\Delta u(k) = K_{mpc} E_p(k+1)$$

$$= K_{mpc} \left(R_p(k+1) - \overline{S}_x \Delta \hat{x}(k) - Ly(k) - \overline{S}_d \Delta d(k) \right)$$

其中

$$\mathbf{K}_{mpc} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix} \left(\left(\Gamma^{y} \overline{S}_{u} \right)^{T} \Gamma^{y} \overline{S}_{u} + \left(\Gamma^{u} \right)^{T} \Gamma^{u} \right)^{-1} \left(\Gamma^{y} \overline{S}_{u} \right)^{T} \Gamma^{y}$$

可离线计算

无约束预测控制:前馈+基于状态估计的反馈控制

3.5.2 无限时域预测控制

问题描述

Find
$$\min_{\Delta U(k)} \sum_{i=1}^{\infty} \left(\left\| \Gamma^{y} \left(y(k+i \mid k) - r(k+i) \right) \right\|^{2} + \left\| \Gamma^{u} \Delta u(k+i-1) \right\|^{2} \right)$$

s.t.

$$Y_{p}(k+1|k) = \overline{S}_{x}\Delta\widehat{x}(k) + Ly(k) + \overline{S}_{u}\Delta U_{m}(k) + \overline{S}_{d}\Delta d(k)$$

其中 $\Gamma^y = ? \Gamma^u = ? 与i$ 有关吗?

反馈控制律

$$\Delta u(k) = K_{mpc} \left(R_p(k+1) - \overline{S}_x \Delta \widehat{x}(k) - Ly(k) - \overline{S}_d \Delta d(k) \right)$$

其中

$$K_{mpc} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & \cdots & 0 \end{bmatrix} \left(\left(\Gamma^{y} \overline{S}_{u} \right)^{T} \Gamma^{y} \overline{S}_{u} + \left(\Gamma^{u} \right)^{T} \Gamma^{u} \right)^{-1} \left(\Gamma^{y} \overline{S}_{u} \right)^{T} \Gamma^{y}$$

p很大的时候,会导致计算困难。

状态空间增量模型

$$\Delta x(k) = A\Delta x(k-1) + B_u \Delta u(k-1)$$
$$y(k) = C\Delta x(k) + y(k-1)$$

目标函数

$$J = \sum_{i=1}^{\infty} \left(\left\| \Gamma^{y} \left(y(k+i) - r(k+i) \right) \right\|^{2} + \left\| \Gamma^{u} \Delta u(k+i-1) \right\|^{2} \right)$$

$$y(k) - r(k) = y(k-1) - r(k-1) + CA\Delta x(k-1)$$
$$+ CB_{\mu}\Delta u(k-1) - \Delta r(k)$$

构建系统

$$\begin{bmatrix} \Delta x(k) \\ y(k) - r(k) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & 0 \\ CA & I \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta x(k-1) \\ y(k-1) - r(k-1) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} B_u \\ CB_u \end{bmatrix} \Delta u(k-1) - \begin{bmatrix} 0 \\ I \end{bmatrix} \Delta r(k)$$

$$\tilde{x}(k) = \tilde{A}\tilde{x}(k-1) + \tilde{B}_u \Delta u(k-1) - \begin{bmatrix} 0 \\ I \end{bmatrix} \Delta r(k)$$

重新描述优化问题

Find
$$\min_{\Delta U(k)} \sum_{i=1}^{\infty} \left(\left\| \tilde{\Gamma}^{y} \tilde{x}(k+i) \right\|^{2} + \left\| \Gamma^{u} \Delta u(k+i-1) \right\|^{2} \right)$$

s.t.

$$\tilde{x}(k) = \tilde{A}\tilde{x}(k-1) + \tilde{B}_{u}\Delta u(k-1)$$

其中 $\tilde{\Gamma}^y = \text{diag}(0, \Gamma^y)$

无限时域预测控制器设计问题被转化为无限时域线 性最优二次型调节器问题

最优解

$$\Delta u(k) = -K\tilde{x}(k) = -K \begin{bmatrix} \Delta x(k) \\ y(k) - r(k) \end{bmatrix}$$

其中
$$K = \tilde{A}^T \Pi \tilde{B} (\tilde{B}^T \Pi \tilde{B} + \tilde{R})^{-1}$$

Π通过求解以下ARE方程获得

$$\Pi - \tilde{A}\Pi \tilde{A}^{T} + \tilde{A}^{T}\Pi \tilde{B}(\tilde{B}^{T}\Pi \tilde{B} + \tilde{R})^{-1}\tilde{B}\Pi \tilde{A} - \tilde{Q} = 0$$

其中 $\tilde{R} = \Gamma^{uT}\Gamma^{u}, \ \tilde{Q} = \tilde{D}\tilde{D}^{T}, \ \tilde{D} = \Gamma^{y}\Gamma^{yT}$

无穷时域带来的计算问题解决了!

稳定性分析

结论:

1)
$$\tilde{R} = \Gamma^{uT} \Gamma^{u} > 0$$
 $\tilde{R} = 0$ 意味着什么?

Find
$$\min_{\Delta U(k)} \sum_{i=1}^{\infty} \left(\left\| \tilde{\Gamma}^{y} \tilde{x}(k+i) \right\|^{2} + \left\| \Gamma^{u} \Delta u(k+i-1) \right\|^{2} \right)$$

s.t.

$$\tilde{x}(k) = \tilde{A}\tilde{x}(k-1) + \tilde{B}_{\mu}\Delta u(k-1)$$

对控制量的惩罚不可以没有!

稳定性分析

结论:

2) (\tilde{A}, \tilde{B}) 可镇定

可控与可镇定哪个要求更苛刻些?区别?

Find
$$\min_{\Delta U(k)} \sum_{i=1}^{\infty} \left(\left\| \tilde{\Gamma}^{y} \tilde{x}(k+i) \right\|^{2} + \left\| \Gamma^{u} \Delta u(k+i-1) \right\|^{2} \right)$$

s.t.

$$\tilde{x}(k) = \tilde{A}\tilde{x}(k-1) + \tilde{B}_{\mu}\Delta u(k-1)$$

保证闭环系统稳定:控制量的存在性!

稳定性分析

结论:

3) (\tilde{D}, \tilde{A}) 可检测

可观测与可检测哪个要求更苛刻些?区别?

$$\tilde{x}(k) = \tilde{A}\tilde{x}(k-1) + \tilde{B}_{u}\Delta u(k-1)$$

$$y(k) = \tilde{D}^T \tilde{x}(k), \ \tilde{Q} = \tilde{D}\tilde{D}^T$$

$$\sum \left(\left\| \tilde{x}(k) \right\|_{\tilde{Q}}^{2} + \left\| \Delta u(k) \right\|_{\tilde{R}}^{2} \right) = \sum \left(y^{T}(k) y(k) + \Delta u^{T}(k) \tilde{R} \Delta u(k) \right)$$

找到的控制量满足条件!

本章小结

本章主要内容:

- 1) 无约束预测控制器的设计 转化为求解开环优化问题,实施闭环控制
- 2) 稳定性分析
- 当且仅当状态反馈控制器稳定和状态观测器稳定
- 3) 无限时域无约束预测控制

后面章节重点讲解:约束预测控制器设计与分析