

[随机最优控制理论] 思考与练习题

9.1 对于 Example 3.2 中的系统, 令

$$J_0 = (x_N - 1)^2 + \frac{1}{2} \sum_{k=0}^{N-1} r u_k^2$$

分别取 $r = \frac{1}{4}, 4, 8$, 比较所得到的极值场。

9.2 考虑标量随机双线性系统

$$x_{k+1} = x_k u_k + u_k^2 + w_k$$

性能指标为

$$J_0 = x_N^2 + \sum_{k=0}^{N-1} |x_k u_k|$$

式中 $N = 2$ 。控制约束为 $u_k = \pm 1$, 状态 x_k 在 $\{-1, 0, 1, 2\}$ 上取值。过程噪声 w_k 的概率密度函数为

$$f_{w_k}(w) = \begin{cases} 1, & p = 0.5 \\ 0, & p = 0.25 \\ -1, & p = 0.5 \end{cases}$$

- (a) 求最小化 $E(J_0)$ 的状态反馈控制律;
- (b) 假设采用 (a) 中得到的控制律, 求给定 $x_0 = 1$ 下 x_2 的条件概率密度函数;
- (c) 假设 x_0 在每个允许值上以概率 $1/8$ 取值, 求采用 (a) 中控制下的平均代价函数;
- (d) 求取控制律以最大化 x_2 取值为 1 或 2 的概率。

9.3 考虑牛顿系统

$$\ddot{x} = u + w$$

其中过程噪声 $w(t) \sim \mathcal{N}(0, q)$, 且 $x(0) \sim N(\bar{x}_0, p_0)$ 。令

$$J(0) = \frac{1}{2} x^2(T) + \frac{1}{2} \int_0^T r u^2 dt$$

式中 $T = 2$ 。

(a) 写出 HJB 方程, 消去 $u(t)$;

(b) 假设

$$\bar{J}^*(x, t) = \frac{1}{2}s_1(t)x^2(t) + s_2(t)x(t)\dot{x}(t) + \frac{1}{2}s_3(t)\dot{x}^2(t) + \frac{1}{2}\int_t^T qs_3(\tau)d\tau$$

其中 s_1, s_2, s_3 为某些函数。运用 HJB 方程, 建立这些 s_i 的耦合标量方程, 同时给出这些方程的边界条件, 并将最优控制表示为 s_i 的线性状态反馈。

9.4 已知系统模型为

$$\dot{x} = u + w$$

$$z = x + v$$

其中 $w \sim \mathcal{N}(0, q')$, $v \sim \mathcal{N}(0, r')$, 性能指标为

$$J = \frac{1}{2}s(T)x^2 + \frac{1}{2}\int_0^T (qx^2 + ru^2) dt$$

针对以下情况分别确定最优反馈增益和最优代价函数的解析表达式:

(a) 完整状态信息;

(b) 非完全状态信息。此时还需求出稳态时输出 $z(t)$ 到控制 $u(t)$ 的传递函数, 并画出最优稳态调节器的框图。

9.5 在 Example 3.1 的模型中加入测量

$$z = hx + v$$

其中 $v(t) \sim \mathcal{N}(0, r')$ 为量测白噪声, 且与 $w(t), x(0)$ 不相关。

(a) 写出 LQG 调节器的完整方程组;

(b) 求 $S(t)$ 和误差协方差 $P(t)$ 的解析解。

9.6 设

$$\dot{x} = ax + bu + gw$$

$$z = hx + v$$

其中 $w(t) \sim \mathcal{N}(0, q')$ 和 $v(t) \sim \mathcal{N}(0, r')$ 为白噪声, 且与 $x(0) \sim \mathcal{N}(\bar{x}_0, p_0)$ 互不相关。设

$$J(0) = \frac{1}{2}\int_0^T (qx^2 + ru^2) dt$$

(a) 求稳态反馈增益 K_∞ ;

(b) 求稳态卡尔曼增益 L_∞ ，并建立维纳滤波器

$$\dot{\hat{x}} = (a - L_\infty h)\hat{x} + bu + L_\infty z$$

中 z 到 \hat{x} 的传递函数；然后结合 (a) 和 (b) 的结果，假设增益 K_∞ 和 L_∞ 在所有时间一直适用，给出次优调节器；

(c) 求稳态调节器下 z 到 u 的传递函数，并画出闭环系统的框图；

(d) 求相关次优误差协方差 $p(t)$ ；

(e) 求次优状态均方值 $X(t)$ 。

9.7 考虑如下牛顿系统：

$$\ddot{y} = u + w$$

$$z = y + v$$

其中 $w(t) \sim \mathcal{N}(0, \sigma^2)$ 和 $v(t) \sim \mathcal{N}(0, \rho^2)$ 为不相关白噪声。取如下无穷时域性能指标：

$$J = \frac{1}{2} \int_0^\infty [q(y^2 + \dot{y}^2) + ru^2] dt$$

(a) 设状态为 $\mathbf{x} = [y, \dot{y}]^T$ ，确定最优反馈增益 K ；

(b) 画出闭环模型极点 $(A - BK)$ 随 $\frac{q}{r}$ 从 0 变化到 ∞ 的草图，确定系统的闭环阻尼比和自然频率；

(c) 根据信噪比 $\Lambda = \frac{\sigma}{\rho}$ 确定稳态卡尔曼增益；

(d) 求维纳滤波器的传递函数 $H(s) = \frac{\hat{X}(s)}{Z(s)}$ ；

(e) 假设使用维纳滤波器估计所有 t 时刻的状态，确定得到的次优调节器中观测 z 到控制 u 的传递函数；

(f) 观测器多项式为 $|sI - A + LH|$ ，画出观测器极点图，确定观测器阻尼比和自然频率（用 Λ 表示）；

(g) 求次优误差协方差和均方状态解析表达式。

9.8 设系统的状态方程为

$$\dot{x} = u + v$$

量测方程为

$$z = x + v$$

其中噪声 $v(t)$ 谱密度为

$$\Phi_z(\omega) = \frac{2\sigma^2}{\omega^2 + 1}$$

试求解控制 $u(t)$ 以最小化

$$J = \frac{1}{2}x^2(T) + \frac{1}{2} \int_0^T (qx^2 + u^2) dt$$

同时

- (a) 确定最优稳态反馈和观测器增益, 以及稳态调节器下 $z(t)$ 到 $u(t)$ 的传递函数;
- (b) 画出稳态闭环模型以及维纳滤波器极点对 σ^2 和 q 的根轨迹;
- (c) 如果对所有 t 时刻使用稳态调节器, 求出均方状态 $X(t)$ 。

9.9 推导 5.3 节中离散时间 LQG 控制方程。

9.10 如果使用反馈形式

$$\mathbf{u}_k = -\mathbf{K}_k \hat{\mathbf{x}}_{k|k-1}$$

其中 $\hat{\mathbf{x}}_{k|k-1}$ 为 \mathbf{x}_k 的一步预测, 推导离散时间 LQG 控制方程。(在控制输入有延迟的采样系统中可能使用这种反馈)

9.11 考虑标量系统

$$x_{k+1} = x_k + u_k$$

$$z_k = x_k + v_k$$

其中, $x_0 \sim \mathcal{N}(\bar{x}_0, p_0)$, $v_k \sim \mathcal{N}(0, r')$ 为白噪声, 且两者不相关。取

$$J = \frac{1}{2}x_N^2 + \frac{1}{2} \sum_{k=0}^{N-1} ru_k^2$$

- (a) 写出 LQG 控制方程;
- (b) 求解 Kalman 滤波和控制增益。

9.12 对于标量系统

$$x_{k+1} = ax_k + bu_k + gw_k$$

$$z_k = hx_k + v_k$$

其中 $w_k \sim \mathcal{N}(0, q')$ 和 $v_k \sim \mathcal{N}(0, r')$ 为不相关白噪声。考虑无穷时域性能指标

$$J = \frac{1}{2} \sum_{k=0}^{\infty} (qx_k^2 + ru_k^2)$$

- (a) 求最优反馈增益 K_∞ ;
- (b) 确定稳态卡尔曼增益 L_∞ , 并给出维纳滤波器下 z_k 到 \hat{x}_k 的传递函数;
- (e) 假设使用维纳滤波器估计所有 k 时刻的状态, 求次优调节器中 z_k 到 u_k 的传递函数。