

16 滤波器稳定性分析

16.1 确定性系统的可控性、可观性、稳定性和状态观测器

(1) 可控性

确定性时变系统
$$\begin{cases} \mathbf{X}_k = \Phi_{k/k-1} \mathbf{X}_{k-1} + \Gamma_{k/k-1} \mathbf{u}_{k-1} \\ \mathbf{Z}_k = \mathbf{H}_k \mathbf{X}_k \end{cases}$$

在 j 时刻完全可控是指：存在一个正整数 N 和有界输入序列 $\{\mathbf{u}_j, \mathbf{u}_{j+1}, \dots, \mathbf{u}_{j+N-1}\}$ ，使得系统从任意状态 \mathbf{X}_j 出发可转变为 $\mathbf{X}_{j+N} = \mathbf{0}$

判定方法：可控性矩阵行满秩(秩判据)

$$\mathbf{C}(j, j+N) = [\Gamma_{j+N/j+N-1} \mid \Phi_{j+N/j+N-1} \Gamma_{j+N-1/j+N-2} \mid \dots \mid \Phi_{j+N/j+1} \Gamma_{j+1/j}]$$

\iff 格莱姆矩阵判据

$$\mathbf{A}(j, j+N) = \mathbf{C}(j, j+N) \mathbf{C}^T(j, j+N) = \sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{k+N/i+1} \Gamma_{i+1/i} \Gamma_{i+1/i}^T \Phi_{k+N/i+1}^T > 0$$

(可达? 一致可控? 一搜)

38

\hookrightarrow 0 控制量状态

在惯导中不必证明filter稳定性再去用
讲授这一节只为了丰富理论

\rightarrow 举例理解，马路上某时刻行驶的车，
经过一段时间，车速控制为0

16 滤波器稳定性分析

(2) 可观性

在 j 时刻完全可观是指：存在一个正整数 N ，使得由量测序列 $\{\mathbf{Z}_j, \mathbf{Z}_{j+1}, \dots, \mathbf{Z}_{j+N}\}$ 可以唯一确定状态 \mathbf{X}_j (或 \mathbf{X}_{j+N})

判定方法：可观性矩阵列满秩
$$\mathbf{O}(j, j+N) = \begin{bmatrix} \mathbf{H}_j \\ \mathbf{H}_{j+1} \Phi_{j+1/j} \\ \vdots \\ \mathbf{H}_{j+N} \Phi_{j+N/j} \end{bmatrix}$$

$$\iff \boldsymbol{\theta}(j, j+N) = \mathbf{O}^T(j, j+N) \mathbf{O}(j, j+N) = \sum_{i=j}^{j+N} \Phi_{i/j}^T \mathbf{H}_i^T \mathbf{H}_i \Phi_{i/j} > 0$$

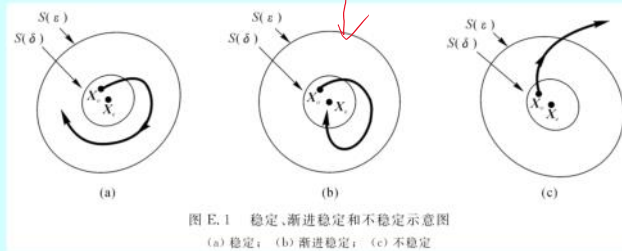
39

16 滤波器稳定性分析

(3) 稳定性

在经典控制论中稳定性定义为：系统在初始扰动的影响下，不论引起的初始偏差多大，当扰动撤除后，其动态过程会逐渐衰减恢复至零（零为平衡工作点）。

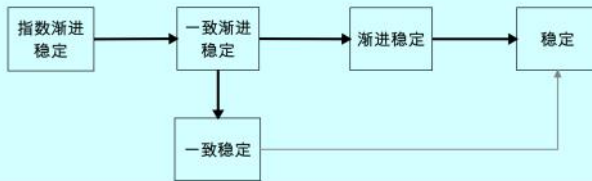
现代控制论中李雅普诺夫稳定性定义见下图（稳定、一致稳定、渐进稳定、一致渐进稳定、大范围稳定等概念）。



40

16 滤波器稳定性分析

各种稳定性之间的关系



稳定性分析与控制输入无关，因而对于线性齐次系统⁴

$$X_k = \Phi_{k/k-1} X_{k-1}$$

应用李雅普诺夫直接法进行渐进稳定性判别，其在平衡点 $X_e = 0$ 处大范围渐进稳定的充要条件是：对于给定任意对称矩阵 $B_k > 0$ ，存在实对称矩阵 $A_k > 0$ ，满足矩阵方程⁴

$$\Phi_{k/k-1}^T A_k \Phi_{k/k-1} - A_{k-1} = -B_{k-1}$$

并且二次型函数⁴

$$v(X_k, k) = X_k^T A_k X_k$$

为系统的李雅普诺夫能量函数。⁴

16 滤波器稳定性分析

(间接法判断稳定性) 系统一致渐进稳定等价于: 存在常数 $c_1 > 0, c_2 > 0$, 使得对所有的 $k \geq l \geq 0$, 满足:

$$\|\Phi_{k,l}\| \leq c_2 e^{-c_1(l-k)}$$

上式蕴含的含义解释如下: 假设 X_0^1 和 X_0^2 为系统的两个不同初值, 与它们对应的状态解分别为

$$X_k^1 = \Phi_{k,0} X_0^1 \quad \text{和} \quad X_k^2 = \Phi_{k,0} X_0^2$$

两者之差为

$$X_k^1 - X_k^2 = \Phi_{k,0} (X_0^1 - X_0^2)$$

且有

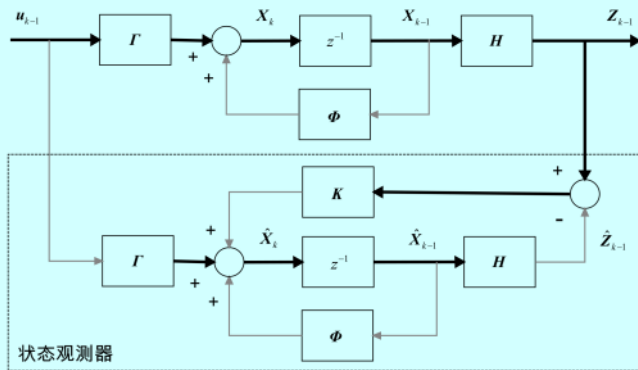
$$\|X_k^1 - X_k^2\| = \|\Phi_{k,0} (X_0^1 - X_0^2)\| \leq \|\Phi_{k,0}\| \|X_0^1 - X_0^2\| \leq c_2 e^{-c_1 k} \|X_0^1 - X_0^2\| \xrightarrow{k \rightarrow \infty} 0$$

可见, 如果系统一致渐进稳定, 则状态 X_k^1 和 X_k^2 之间的差别将随时间增长而逐渐消失, 即状态解渐进不受初值的影响。

42

16 滤波器稳定性分析

(4) 状态观测器



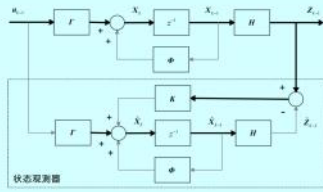
线性定常系统状态观测器结构图

43

16 滤波器稳定性分析

状态观测器的状态方程

$$\begin{aligned}\hat{X}_k &= \Phi \hat{X}_{k-1} + \Gamma u_{k-1} + K(Z_{k-1} - \hat{Z}_{k-1}) \\ &= \Phi \hat{X}_{k-1} + \Gamma u_{k-1} + K(Z_{k-1} - H\hat{X}_{k-1}) \\ &= (\Phi - KH)\hat{X}_{k-1} + \Gamma u_{k-1} + KZ_{k-1}\end{aligned}$$



观测器的状态误差

$$\begin{aligned}\delta X_k &= X_k - \hat{X}_k = (\Phi X_{k-1} + \Gamma u_{k-1}) - [(\Phi - KH)\hat{X}_{k-1} + \Gamma u_{k-1} + KZ_{k-1}] \\ &= (\Phi X_{k-1} + \Gamma u_{k-1}) - [(\Phi - KH)\hat{X}_{k-1} + \Gamma u_{k-1} + KH X_{k-1}] \\ &= (\Phi - KH)(X_{k-1} - \hat{X}_{k-1}) = (\Phi - KH)\delta X_{k-1}\end{aligned}$$

观测器稳定的必要条件是系统观部分渐进稳定；充分条件是系统完全可观。

44

以上均为现控内容，针对确定性系统

16 滤波器稳定性分析

16.2 随机系统的随机可控性和随机可观性

$$\text{随机系统模型} \begin{cases} X_k = \Phi_{k/k-1} X_{k-1} + \Gamma_{k-1} W_{k-1} \\ Z_k = H_k X_k + V_k \end{cases} \quad \begin{cases} E[W_k] = 0, & E[W_k W_j^T] = Q_k \delta_{kj} \\ E[V_k] = 0, & E[V_k V_j^T] = R_k \delta_{kj} \\ E[W_k V_j^T] = 0 \end{cases}$$

(1) 随机可控性

在 j 时刻是完全随机可控定义为：

$$A(j, j+N) = \sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{j+N/i+1} \Gamma_{i+1} \Gamma_{i+1}^T \Phi_{j+N/i+1}^T > 0$$

$$A(j, j+N) = \sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{j+N/i+1} \Gamma_{i+1} Q_{i+1} \Gamma_{i+1}^T \Phi_{j+N/i+1}^T > 0 \quad \text{正定}$$

完全随机可控含义：

$$X_{j+N} = \Phi_{j+N/j} X_j + \sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{j+N/i+1} \Gamma_{i+1} W_{i+1} \rightarrow \text{了转到 } j+N$$

$$E[(X_{j+N} - \Phi_{j+N/j} X_j)(X_{j+N} - \Phi_{j+N/j} X_j)^T] \rightarrow \text{两个状态的误差组合的方差} > 0 \rightarrow \text{说明这个线性组合为随机变量}$$

$$\begin{aligned}&= E\left[\left(\sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{j+N/i+1} \Gamma_{i+1} W_{i+1}\right)\left(\sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{j+N/i+1} \Gamma_{i+1} W_{i+1}\right)^T\right] \quad \text{噪声} \\ &= \sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{j+N/i+1} \Gamma_{i+1} Q_{i+1} \Gamma_{i+1}^T \Phi_{j+N/i+1}^T = A(j, j+N)\end{aligned}$$

从任意给定的状态 X_j 出发， $X_{j+N} = 0$ 的概率为正。

45

其在空间中可以任意取值

以 X_j 出发，在 X_{j+N} 时刻是取任何值的概率都存在

16 滤波器稳定性分析

(2) 随机可观性

在 j 时刻是完全随机可观定义为：

$$\Theta(j, j+N) = \sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{i/j}^T H_i^T H_i \Phi_{i/j} > 0$$

$$\Theta(j, j+N) = \sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{i/j}^T H_i^T R_i^{-1} H_i \Phi_{i/j} > 0$$

完全随机可观含义：

$$\text{令 } X_j^* = \Theta^{-1}(j, j+N) \sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{i/j}^T H_i^T R_i^{-1} Z_i \rightarrow \text{依赖于量测的线性组合}$$

$$\begin{aligned}\text{则有 } E[X_j^*] &= \Theta^{-1}(j, j+N) \sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{i/j}^T H_i^T R_i^{-1} E[Z_i] \\ &= \Theta^{-1}(j, j+N) \sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{i/j}^T H_i^T R_i^{-1} E[H_i X_i] \\ &= \Theta^{-1}(j, j+N) \sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{i/j}^T H_i^T R_i^{-1} H_i E\left[\Phi_{i/j} X_j + \sum_{m=j+1}^i \Phi_{i/m} \Gamma_{m-1} W_{m-1}\right] \\ &= \Theta^{-1}(j, j+N) \sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{i/j}^T H_i^T R_i^{-1} H_i \Phi_{i/j} E[X_j] = E[X_j]\end{aligned}$$

由式(*)构造的 X_j^* 是 j 时刻状态 X_j 的线性无偏估计。

46

举例理解： X_j 对不管车的速度为何值，在 X_{j+N} 时，车的速度可以控制到任意值

→ kalman 滤波就是通过量测来控制
所以 kalman 滤波系统应是随机可控
可用于理论分析

由式(*)构造的 \hat{X}_j^* 是 j 时刻状态 X_j 的线性无偏估计。

46

↳ 通过一段时间的序列的统计信息能够无偏估计出 X_j

16 滤波器稳定性分析

16.3 滤波器的稳定性分析

确定性系统的状态观测

$$\begin{aligned}\hat{X}_k &= \Phi \hat{X}_{k-1} + \Gamma u_{k-1} + K(Z_{k-1} - \hat{Z}_{k-1}) \\ &= \Phi \hat{X}_{k-1} + \Gamma u_{k-1} + K(Z_{k-1} - H \hat{X}_{k-1}) \\ &= (\Phi - KH) \hat{X}_{k-1} + \Gamma u_{k-1} + KZ_{k-1}\end{aligned}$$

$$\begin{cases} X_k = \Phi_{k/k-1} X_{k-1} + \Gamma_{k-1} W_{k-1} \\ Z_k = H_k X_k + V_k \end{cases} \quad \text{估计} \quad \begin{cases} \hat{X}_k = (I - K_k H_k) \Phi_{k/k-1} \hat{X}_{k-1} + K_k Z_k \\ \hat{X}_k = G_{k/k-1} \hat{X}_{k-1} + K_k Z_k \end{cases}$$

滤波器系统稳定的含义（李雅普诺夫意义下的渐进稳定）：对于任意给定的两个初始状态 \hat{X}_0^1, \hat{X}_0^2 ，如果总有

$$\lim_{k \rightarrow \infty} \|\hat{X}_k^1 - \hat{X}_k^2\| = 0$$

滤波器稳定的三个充分条件（原系统满足任何一个即可）：

- 1) 系统一致完全随机可控并且一致完全随机可观；
- 2) 系统推广形式随机可控并且一致完全随机可观；
- 3) 对于定常系统，系统完全随机可稳定并且完全随机可检测。

47

16 滤波器稳定性分析

推广形式可控是指： *可控性, P > 0 即可*

$$\bar{A}(j, j+N) = \Phi_{j+N/j} P_j \Phi_{j+N/j}^T + \sum_{i=j}^{j+N-1} \Phi_{j+N/i+1} \Gamma_{i+1/i} Q_i \Gamma_{i+1/i}^T \Phi_{j+N/i+1}^T > 0$$

完全随机可稳定是指：系统经过可控性分解为可控部分和不可控部分，并且不可控部分是稳定的。

完全随机可检测是指：系统经过可观性分解为可观部分和不可观部分，并且不可观部分是稳定的。

充分条件是判断滤波器稳定的上界条件（过于严格），即若满足充分条件，则可肯定滤波器是稳定的；若不满足充分条件，则还不能判断滤波器是否稳定。其应用范围十分有限。

48

16 滤波器稳定性分析

举例

考虑线性定常系统 $\begin{cases} X_k = \phi X_{k-1} + W_k \\ Z_k = X_k + V_k \end{cases}$, 其中: W_k 和 V_k 均为零均值白噪声、方差分别为 $Q \geq 0$ 和 $R > 0$, 且两者间不相关。试分析滤波稳定性。

解: 根据 Kalman 滤波方程, 得

$$\hat{X}_{k|k-1} = \phi \hat{X}_{k-1} \quad (1)$$

$$P_{k|k-1} = \phi^2 P_{k-1} + Q \quad (2)$$

$$K_k = \frac{P_{k|k-1}}{P_{k|k-1} + R} = \frac{\phi^2 P_{k-1} + Q}{\phi^2 P_{k-1} + Q + R} \quad (3)$$

$$\hat{X}_k = \hat{X}_{k|k-1} + K_k (Z_k - \hat{X}_{k|k-1}) = (1 - K_k) \hat{X}_{k|k-1} + K_k Z_k \quad (4)$$

$$P_k = (1 - K_k) P_{k|k-1} = \left(1 - \frac{P_{k|k-1}}{P_{k|k-1} + R}\right) P_{k|k-1} = R K_k \quad (5)$$

易知系统随机可观。

- 1) 若 $Q > 0$, 系统随机可控, 按条件 1) 滤波稳定;
- 2) 若 $Q = 0, P_0 > 0$, 系统推广随机可控, 按条件 2) 滤波稳定;
- 3) 若 $Q = 0, P_0 = 0, |\phi| < 1$, 如按可控性分解, 状态方程可以看作只含一个不可控的子系统, 但它是稳定的, 按条件 3) 滤波稳定; 由式 (3) 得 $K_k = 0$, 量测修正作用消失, 但 $|\phi| < 1$, 不论状态取何初值, 状态都会收敛至 0。
- 4) 若 $Q = 0, P_0 = 0, |\phi| \geq 1$, 不满足三个条件中的任何一个, 不能判断滤波器稳定。由式 (3) 得 $K_k = 0$, 量测的修正作用消失, 事实上, 这时系统状态方程相当于确定性方程, 状态依赖于初始值, 由 $\hat{X}_k = \phi \hat{X}_{k-1}$ 可见, 当 $|\phi| \geq 1$ 时状态估计是不稳定的。

$0 = [H] = [1]$
↑ 维数