

无感 FOC 扩展卡尔曼观测器

状态空间方程引入：

$$\dot{\hat{X}}_t = A\hat{X}_t + Bu_t$$

$$Z_t = HX_t$$

当 T 为 1 时离散化后：

$$\begin{aligned}\hat{X}_k &= A\widehat{X_{k-1}} + Bu_{k-1} \\ Z_k &= HX_k\end{aligned}$$

$$\begin{aligned}\hat{X}_k &= A\hat{X}_{k-1} + Bu_k + W_k \\ Z_k &= HX_k + V_k\end{aligned}$$

其中 W_k 为过程噪音， V_k 为测量噪音；

卡尔曼观测器的作用就是通过递归的思想，找到最准确的 W_k 和 V_k ，使得观测器计算的结果无限接近于实际系统。卡尔曼滤波器是对一系列随机信号的估算方法，所以与其说它属于滤波器，不如称它为最优控制。

卡尔曼观测器模型引入：

表贴式永磁同步电机公式如下

$$\begin{bmatrix} u_\alpha \\ u_\beta \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_s + L_s \frac{d}{dt} & 0 \\ 0 & R_s + L_s \frac{d}{dt} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_\alpha \\ i_\beta \end{bmatrix} + [w_e \psi_f] \begin{bmatrix} -\sin \theta \\ \cos \theta \end{bmatrix}$$

$$\begin{aligned}\frac{di_\alpha}{dt} &= -\frac{R_s}{L_s} i_\alpha + \frac{w_e \psi_f}{L_s} \sin \theta - \frac{u_\alpha}{L_s} \\ \frac{di_\beta}{dt} &= -\frac{R_s}{L_s} i_\beta - \frac{w_e \psi_f}{L_s} \cos \theta - \frac{u_\beta}{L_s}\end{aligned}$$

由于电机控制环路的采样时间非常短，我们可以近似的认为每个时刻的转速不变，进而简化卡尔曼观测器模型。

状态空间方程：

$$\begin{bmatrix} i_\alpha \\ i_\beta \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_\alpha \\ i_\beta \\ w_e \\ \theta \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} \frac{di_\alpha}{dt} \\ \frac{di_\beta}{dt} \\ \frac{dw_e}{dt} \\ \frac{d\theta}{dt} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{R_s}{L_s} & 0 & \frac{\psi_f}{L_s} \sin \theta & 0 \\ 0 & -\frac{R_s}{L_s} & -\frac{\psi_f}{L_s} \cos \theta & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_\alpha \\ i_\beta \\ w_e \\ \theta \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{L_s} & 0 \\ 0 & \frac{1}{L_s} \\ 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_\alpha \\ u_\beta \end{bmatrix}$$

卡尔曼观测器方程：

$$\begin{bmatrix} \frac{di_\alpha}{dt} \\ \frac{di_\beta}{dt} \\ \frac{dw_e}{dt} \\ \frac{d\theta}{dt} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{R_s}{L_s} & 0 & \frac{\psi_f}{L_s} \sin \theta & 0 \\ 0 & -\frac{R_s}{L_s} & -\frac{\psi_f}{L_s} \cos \theta & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_\alpha \\ i_\beta \\ w_e \\ \theta \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{L_s} & 0 \\ 0 & \frac{1}{L_s} \\ 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_\alpha \\ u_\beta \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} W_1 \\ W_2 \\ W_3 \\ W_4 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} i_\alpha \\ i_\beta \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_\alpha \\ i_\beta \\ w_e \\ \theta \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} V_1 \\ V_2 \end{bmatrix}$$

W_k , V_k 满足正态分布：

$$P(W_k) \sim N(0, Q)$$

$$P(V_k) \sim N(0, R)$$

W_k 各项独立, V_k 各项独立

$$Q = \begin{bmatrix} \sigma_{w1}^2 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \sigma_{w2}^2 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & \sigma_{w3}^2 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \sigma_{w4}^2 \end{bmatrix}, \quad R = \begin{bmatrix} \sigma_{v1}^2 & 0 \\ 0 & \sigma_{v2}^2 \end{bmatrix}$$

卡尔曼核心公式 1: 先验估计值 \hat{X}_k^-

先验估计值 \hat{X}_k^- :

$$\hat{X}_k^- = A\hat{X}_{k-1} + Bu_{k-1}$$

$$Z_k = HX_k \Rightarrow X_k = H^- Z_k$$

卡尔曼核心公式 2：最优估计值 \hat{X}_k

后验估计值 \hat{X}_k ：

$$\hat{X}_k = \hat{X}_k^- + G(H^- Z_k - \hat{X}_k^-)$$

其中 $G = K_k H$ ，得到：

$\hat{X}_k = \hat{X}_k^- + K_k H(H^- Z_k - \hat{X}_k^-) = \hat{X}_k^- + K_k (Z_k - H\hat{X}_k^-)$ ， $K_k \in [0, H^-]$ ，其中 K_k 为卡尔曼增益。

当 $K_k = 0$ 时， $\hat{X}_k = \hat{X}_k^-$ ；表示当前测量误差较大，不取采样值，信任先验值；

当 $K_k = H^-$ 时， $\hat{X}_k = H^- Z_k = X_k$ ；表示当前测量精度较高，信任测量值。

卡尔曼核心公式 3：增益 K_k

我们的目标是 $\hat{X}_k = X_k$ ，即：

$$e_k = X_k - \hat{X}_k = 0$$

计算观测误差的协方差矩阵：

$$P = \begin{bmatrix} \sigma_{e1}^2 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & \sigma_{e2}^2 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & \sigma_{e3}^2 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \sigma_{e4}^2 \end{bmatrix}$$

我们的期望是 $e_{k1}, e_{k2}, e_{k3}, e_{k4}$ 尽可能小，也就是对应的方差最小，即协方差矩阵的迹最小：

协方差矩阵 P 的迹： $tr(P) = \sigma_{e1}^2 + \sigma_{e2}^2 + \sigma_{e3}^2 + \sigma_{e4}^2$

推导 $tr(P_k)$ ：

$$\begin{aligned} e_k &= X_k - \hat{X}_k = X_k - [\hat{X}_k^- + K_k H(H^- Z_k - \hat{X}_k^-)] \\ &= X_k - \hat{X}_k^- - K_k Z_k + K_k H\hat{X}_k^- \\ &= X_k - \hat{X}_k^- - K_k HX_k - K_k V_k + K_k H\hat{X}_k^- \\ &= (X_k - \hat{X}_k^-) - K_k H(X_k - \hat{X}_k^-) - K_k V_k \\ &= (I - K_k H)(X_k - \hat{X}_k^-) - K_k V_k \\ &= (I - K_k H)e_k^- - K_k V_k \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
P_k &= \text{cov}(X, Y) = E[(X - E(X))(Y - E(Y))] \\
&= E[(X_k - \hat{X}_k)(X_k - \hat{X}_k)] = E[e_k e_k^T] \\
&= E\left[\left((I - K_k H)e_k^- - K_k V_k\right)\left((I - K_k H)e_k^- - K_k V_k\right)^T\right] \\
&= E\left[\left((I - K_k H)e_k^- - K_k V_k\right)(e_k^{-T}(I - K_k H)^T - V_k^T K_k^T)\right] \\
&= (I - K_k H)E(e_k^- e_k^{-T})(I - K_k H)^T - K_k E(V_k e_k^{-T})(I - K_k H)^T - \\
&\quad (I - K_k H)E(e_k^- V_k^T)K_k^T + K_k E(V_k V_k^T)K_k^T
\end{aligned}$$

由于 V_k 与 e_k^- 相互独立，且 e_k^- 的期望为 0，故：

$$\begin{aligned}
K_k E(V_k e_k^{-T})(I - K_k H)^T &= 0, (I - K_k H)E(e_k^- V_k^T)K_k^T = 0 \\
\Rightarrow P_k &= (I - K_k H)P_k^- (I - K_k H)^T + K_k R K_k^T \\
&= P_k^- - K_k H P_k^- - P_k^- H^T K_k^T + K_k H P_k^- H^T K_k^T + K_k R K_k^T \\
\Rightarrow \text{tr}(P_k) &= \text{tr}(P_k^-) - 2\text{tr}(K_k H P_k^-) + \text{tr}(K_k H P_k^- H^T K_k^T) + \text{tr}(K_k R K_k^T)
\end{aligned}$$

求 $\text{tr}(P_k)$ 的极值，令

$$\frac{d\text{tr}(P_k)}{dK_k} = 0, \Rightarrow -P_k^- H^T + K_k (H P_k^- H^T + R) = 0$$

卡尔曼增益计算公式：

$$K_k = \frac{P_k^- H^T}{(H P_k^- H^T + R)}$$

卡尔曼核心公式 4：误差协方差先验 P_k^-

$$P^- = E[e_k^- e_k^{-T}]$$

$$e_k^- = X_k - \hat{X}_k^-$$

基于状态空间方程及先验估计公式：

$$X_k = A X_{k-1} + B u_{k-1} + W_{k-1}$$

$$\hat{X}_k^- = A \hat{X}_{k-1} + B u_{k-1}$$

$$e_k^- = X_k - \hat{X}_k^- = A(X_{k-1} - \hat{X}_{k-1}) + W_{k-1} = A e_{k-1} + W_{k-1}$$

将 e_k^- 带入先验误差协方差计算公式：

$$\begin{aligned}
P^- &= E[e_k^- e_k^{-T}] = E[(A e_{k-1} + W_{k-1})(A e_{k-1} + W_{k-1})^T] = E[(A e_{k-1} + W_{k-1})(e_{k-1}^T A^T + W_{k-1}^T)] \\
&= E(A e_{k-1} e_{k-1}^T A^T) + E(A e_{k-1} W_{k-1}^T) + E(W_{k-1} e_{k-1}^T A^T) + E(W_{k-1} W_{k-1}^T)
\end{aligned}$$

由于 e_{k-1} 与 W_{k-1} 相互独立，并且 e_{k-1} 的期望值是 0，故：

$$P_k^- = E(A e_{k-1} e_{k-1}^T A^T) + E(W_{k-1} W_{k-1}^T)$$

$$P_k^- = A P_{k-1} A^T + Q$$

卡尔曼核心公式 4：误差协方差 P_k

由于 P_k^- 中存在上次一次的误差协方差 P_{k-1} ，故我们需要计算出 P_{k-1}

$$P_k = P_k^- - K_k H P_k^- - P_k^- H^T K_k^T + K_k H P_k^- H^T K_k^T + K_k R K_k^T$$

将 K_k 带入上式：

$$\begin{aligned} P_k &= P_k^- - K_k H P_k^- - P_k^- H^T K_k^T + K_k H P_k^- H^T K_k^T + K_k R K_k^T \\ &= P_k^- - K_k H P_k^- - P_k^- H^T K_k^T + K_k (H P_k^- H^T + R) K_k^T \\ &= P_k^- - K_k H P_k^- - P_k^- H^T K_k^T + \frac{P_k^- H^T}{(H P_k^- H^T + R)} (H P_k^- H^T + R) K_k^T \\ &= P_k^- - K_k H P_k^- \\ \Rightarrow P_k &= (I - K_k H) P_k^- \end{aligned}$$

卡尔曼五大核心公式：

(1) 预估：

$$\text{先验状态值: } \hat{X}_k^- = A \hat{X}_{k-1} + B u_{k-1}$$

$$\text{先验误差协方差: } P_k^- = A P_{k-1} A^T + Q$$

(2) 校正：

$$\text{卡尔曼增益: } K_k = \frac{P_k^- H^T}{(H P_k^- H^T + R)}$$

$$\text{最优（后验）估计值: } \hat{X}_k = \hat{X}_k^- + K_k (Z_k - H \hat{X}_k^-)$$

$$\text{更新最优协方差: } P_k = (I - K_k H) P_k^-$$

扩展卡尔曼观测器

由于卡尔曼观测器（滤波器）算法都是需要线性、离散的系统模型，但是在实际应用中，所建的系统大多是非线性的，包括无刷和永磁同步电机系统。此时就需要扩展卡尔曼观测器（Extended Kalman Filter, EKF）的理论应用于实际。在使用 EKF 时，首先需要对非线性系统的模型方程进行线性化和离散化处理。

(1) 线性化

1) 一元系统线性化：

$$\text{泰勒展开: } f(x) = f(x_0) + \frac{f'(x_0)}{1!} (x - x_0), x - x_0 \rightarrow 0$$

2) 多元系统线性化：

雅可比矩阵：
$$\begin{bmatrix} \dot{X1} \\ \dot{X2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{\partial f1}{\partial X1} & \frac{\partial f1}{\partial X2} \\ \frac{\partial f2}{\partial X1} & \frac{\partial f2}{\partial X2} \end{bmatrix}_{X=X_0} \begin{bmatrix} X1 \\ X2 \end{bmatrix}$$

扩展卡尔曼观测器建模：

$$\begin{bmatrix} \frac{di_\alpha}{dt} \\ \frac{di_\beta}{dt} \\ \frac{dw_e}{dt} \\ \frac{d\theta}{dt} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{R_s}{L_s} & 0 & \frac{\psi_f}{L_s} \sin \theta & 0 \\ 0 & -\frac{R_s}{L_s} & -\frac{\psi_f}{L_s} \cos \theta & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_\alpha \\ i_\beta \\ w_e \\ \theta \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{L_s} & 0 \\ 0 & \frac{1}{L_s} \\ 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_\alpha \\ u_\beta \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} i_\alpha \\ i_\beta \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_\alpha \\ i_\beta \\ w_e \\ \theta \end{bmatrix}$$

$$\frac{di_\alpha}{dt} = -\frac{R_s}{L_s} i_\alpha + \frac{w_e \psi_f}{L_s} \sin \theta - \frac{u_\alpha}{L_s}$$

$$\frac{di_\beta}{dt} = -\frac{R_s}{L_s} i_\beta - \frac{w_e \psi_f}{L_s} \cos \theta - \frac{u_\beta}{L_s}$$

线性化：

$$\begin{bmatrix} \frac{di_\alpha}{dt} \\ \frac{di_\beta}{dt} \\ \frac{dw_e}{dt} \\ \frac{d\theta}{dt} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -\frac{R_s}{L_s} & 0 & \frac{\psi_f}{L_s} \sin \theta & \frac{w_e \psi_f}{L_s} \cos \theta \\ 0 & -\frac{R_s}{L_s} & -\frac{\psi_f}{L_s} \cos \theta & \frac{w_e \psi_f}{L_s} \sin \theta \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_\alpha \\ i_\beta \\ w_e \\ \theta \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{L_s} & 0 \\ 0 & \frac{1}{L_s} \\ 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_\alpha \\ u_\beta \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} i_\alpha \\ i_\beta \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_\alpha \\ i_\beta \\ w_e \\ \theta \end{bmatrix}$$

前向欧拉法离散：

$$\begin{bmatrix} \hat{i}_{\alpha k} \\ \hat{i}_{\beta k} \\ \hat{w}_{ek} \\ \hat{\theta}_k \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \hat{i}_{\alpha k-1} \\ \hat{i}_{\beta k-1} \\ \hat{w}_{ek-1} \\ \hat{\theta}_{k-1} \end{bmatrix} + T_s \left\{ \begin{bmatrix} -\frac{R_s}{L_s} & 0 & \frac{\psi_f}{L_s} \sin \theta & \frac{w_e \psi_f}{L_s} \cos \theta \\ 0 & -\frac{R_s}{L_s} & -\frac{\psi_f}{L_s} \cos \theta & \frac{w_e \psi_f}{L_s} \sin \theta \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \hat{i}_{\alpha k-1} \\ \hat{i}_{\beta k-1} \\ \hat{w}_{ek-1} \\ \hat{\theta}_{k-1} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \frac{1}{L_s} & 0 \\ 0 & \frac{1}{L_s} \\ 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_{\alpha k-1} \\ u_{\beta k-1} \end{bmatrix} \right\}$$

$$\begin{bmatrix} i_{\alpha k} \\ i_{\beta k} \\ w_{ek} \\ \theta_k \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{\alpha k} \\ i_{\beta k} \\ w_{ek} \\ \theta_k \end{bmatrix}$$

\Rightarrow

$$\begin{bmatrix} \hat{i}_{\alpha k} \\ \hat{i}_{\beta k} \\ \hat{w}_{ek} \\ \hat{\theta}_k \end{bmatrix} = \left[I + T_s \begin{bmatrix} -\frac{R_s}{L_s} & 0 & \frac{\psi_f}{L_s} \sin \theta & \frac{w_e \psi_f}{L_s} \cos \theta \\ 0 & -\frac{R_s}{L_s} & -\frac{\psi_f}{L_s} \cos \theta & \frac{w_e \psi_f}{L_s} \sin \theta \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \right] \begin{bmatrix} \hat{i}_{\alpha k-1} \\ \hat{i}_{\beta k-1} \\ \hat{w}_{ek-1} \\ \hat{\theta}_{k-1} \end{bmatrix} + T_s \begin{bmatrix} \frac{1}{L_s} & 0 \\ 0 & \frac{1}{L_s} \\ 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_{\alpha k-1} \\ u_{\beta k-1} \end{bmatrix}$$

卡尔曼滤波流程：

- (1) 状态变量的先验值： $\hat{X}_k^- = \hat{x}_{k-1} + T_s(F(\hat{x}_{k-1}) + Bu_{k-1})$
- (2) 状态转移矩阵： $\phi = A = I + T_s F(\hat{x}_{k-1})$
- (3) 误差协方差矩阵先验： $P_k^- = \phi P_{k-1} \phi^T + Q$
- (4) 卡尔曼增益系数： $K_k = \frac{P_k^- H^T}{(H P_k^- H^T + R)}$
- (5) 最优估计值： $\hat{x}_k = \hat{X}_k^- + K_k (Z_k - H \hat{X}_k^-)$
- (6) 更新最新估计值的误差协方差矩阵： $P_k = (I - K_k H) \hat{P}_k^-$

其中，Q 矩阵为过程噪声的协方差矩阵，R 矩阵为测量噪声的协方差矩阵，对系统的收敛性有着决定性的影响，选取的不适当可能会导致收敛过慢、抖动过大甚至完全发散。

参考矩阵：

$$Q = \begin{bmatrix} 0.01 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0.01 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 10 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0.01 \end{bmatrix}, R = \begin{bmatrix} 0.1 & 0 \\ 0 & 0.1 \end{bmatrix}$$

转速 We 方差要偏大，且 θ 作为 We 的积分， θ 的方差要比 We 小。