

## DR\_CAN 卡尔曼滤波器笔记

<https://space.bilibili.com/230105574/channel/collectiondetail?sid=1814741>

笔记作者：钒焯

## 说明

致敬 DR\_CAN 博士！

笔记是本人根据 B 站 DR\_CAN 博士视频编写，每个公式都是用 Mathtype 逐个编辑的，基本为逐字稿。

笔记仅供参考和查阅，可作为参考文本和 DR\_CAN 博士视频一起学习，读者朋友也可以此为笔记模板进行补充，形成自己的笔记，方便后续使用。

如有错误，欢迎指正，邮箱:1805439208@qq.com

更多内容输出，请关注公众号“钒焠”二维码，同 B 站“钒焠”：



# 卡尔曼滤波器

## 引言：

卡尔曼滤波器出现的背景：处理不确定性。

系统不确定性体现：

- 1、不存在完美的数学模型；
- 2、系统的扰动不可控，也很难建模；
- 3、测量传感器存在误差。

## 引入部分：

Eg: 假设测一枚硬币，第 1 个人测量结果为  $z_1$ ，第 2 人测量结果为  $z_2$ ，.....，第 k 个人测量结果为  $z_k$ ，第 k+1 个人的测量结果为  $z_{k+1}$ 。估计硬币的真实值是多少？

估计硬币的真实值：取平均值。

定义： $\hat{x}_k$  为第 k 的估计值。按照取平均值的方法，定义第 k 次平均值如下：

$$\hat{x}_k = \frac{z_1 + z_2 + \dots + z_k}{k} = \frac{1}{k} \sum_{i=1}^k z_i \quad (1)$$

根据式（1）进行处理：

$$\begin{aligned} \hat{x}_k &= \frac{z_1 + z_2 + \dots + z_k}{k} \\ &= \frac{k-1}{k-1} \frac{z_1 + z_2 + \dots + z_k}{k} \\ &= \frac{k-1}{k} \frac{z_1 + z_2 + \dots + z_k}{k-1} \\ &= \frac{k-1}{k} \left( \frac{z_1 + z_2 + \dots + z_{k-1}}{k-1} + \frac{z_k}{k-1} \right) \\ &= \frac{k-1}{k} \left( \hat{x}_{k-1} + \frac{z_k}{k-1} \right) \\ &= \hat{x}_{k-1} - \frac{\hat{x}_{k-1}}{k} + \frac{z_k}{k} \\ &= \hat{x}_{k-1} + \frac{1}{k} (z_k - \hat{x}_{k-1}) \end{aligned} \quad (2)$$

得：

$$\hat{x}_k = \hat{x}_{k-1} + \frac{1}{k} (z_k - \hat{x}_{k-1}) \quad (3)$$

根据（3）可知：

- 1) 当  $k \rightarrow 1$ ， $\hat{x}_k = z_k$ 。说明测量结果起到较大作用。

2) 当  $k \rightarrow \infty$ ,  $\hat{x}_k = \hat{x}_{k-1}$ 。说明测量结果已不重要。

对式 (3) 进行总结：令  $K_k = \frac{1}{k}$ , 得

$$\hat{x}_k = \hat{x}_{k-1} + K_k (z_k - \hat{x}_{k-1}) \quad (4)$$

解释公式 (4):

当前估计值  $\hat{x}_k$  = 上次估计值  $\hat{x}_{k-1}$  + 卡尔曼增益  $K_k$  \*(当前测量值  $z_k$  - 上次估计值  $\hat{x}_{k-1}$ )

$K_k$ : 卡尔曼增益。

公式体现了：递推思想，当前估计值只和上一次估计值及当前测量值相关。

### 基本卡尔曼滤波器：

基本公式：

$$\hat{x}_k = \hat{x}_{k-1} + K_k (z_k - \hat{x}_{k-1}) \quad (5)$$

定义：

估计误差：  $e_{EST}$

测量误差：  $e_{MEA}$

卡尔曼增益  $K_k$  (核心公式) 为：

$$K_k = \frac{e_{EST_{k-1}}}{e_{EST_{k-1}} + e_{MEA_k}} \quad (6)$$

分析 k 时刻：

1)  $e_{EST_{k-1}} \gg e_{MEA_k}$  :  $K_k \approx 1$ ,  $\hat{x}_k \approx z_k$ 。

2)  $e_{MEA_k} \gg e_{EST_{k-1}}$  :  $K_k \approx 0$ ,  $\hat{x}_k \approx \hat{x}_{k-1}$ 。

实现步骤：

Step1: 计算卡尔曼增益  $K_k = \frac{e_{EST_{k-1}}}{e_{EST_{k-1}} + e_{MEA_k}}$  ;

Step2: 计算  $\hat{x}_k = \hat{x}_{k-1} + K_k (z_k - \hat{x}_{k-1})$ ;

Step3: 更新  $e_{EST_k} = (1 - K_k)e_{EST_{k-1}}$ 。(后面详细推导)

假定所测量真实为 50，测量误差为 3，测量实际结果（47~53）。初始设定估计值 40，估计误差为 5。

表 1 卡尔曼滤波典型计算案例

k	zk	eMEAk	x^k	Kk	eESTk	平均值
0	0	0	40	0	5	0
1	51	3	46.875	0.625	1.875	51
2	48	3	47.30769	0.384615	1.153846	49.5
3	52	3	48.61111	0.277778	0.833333	50.33333
4	49	3	48.69565	0.217391	0.652174	50
5	50	3	48.92857	0.178571	0.535714	50
6	53	3	49.54545	0.151515	0.454545	50.5
7	52	3	49.86842	0.131579	0.394737	50.71429
8	47	3	49.53488	0.116279	0.348837	50.25
9	52	3	49.79167	0.104167	0.3125	50.44444
10	49	3	49.71698	0.09434	0.283019	50.3
11	51	3	49.82759	0.086207	0.258621	50.36364
12	53	3	50.07937	0.079365	0.238095	50.58333
13	47	3	49.85294	0.073529	0.220588	50.30769
14	49	3	49.79452	0.068493	0.205479	50.21429
15	48	3	49.67949	0.064103	0.192308	50.06667
16	52	3	49.81928	0.060241	0.180723	50.1875
17	47	3	49.65909	0.056818	0.170455	50
18	53	3	49.83871	0.053763	0.16129	50.16667
19	51	3	49.89796	0.05102	0.153061	50.21053
20	47	3	49.75728	0.048544	0.145631	50.05

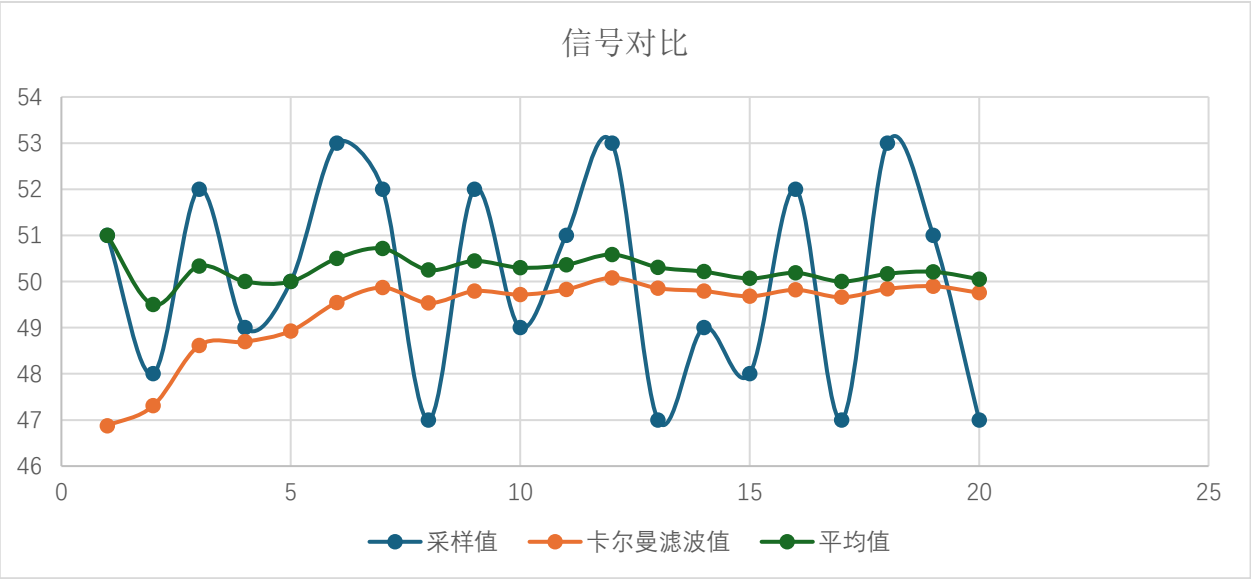


图 1 各曲线对比说明图

数据融合 Date fusion，标准差 Standard Deviation，协方差矩阵，状态空间方程，观测器。

引入部分：

Eg: 假设有两个称（cheng），称 30g 物体，结果分别为：  $z_1 = 30g$ ，  $z_2 = 32g$ ，其标准差分别为  $\sigma_1 = 2g$ ，  $\sigma_2 = 4g$ 。

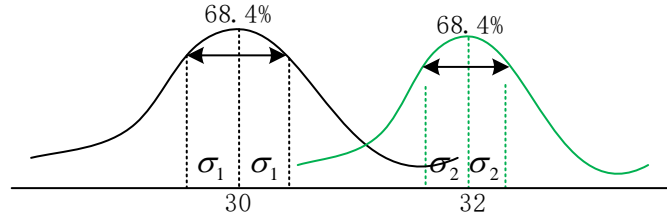


图 2 正态分布示意图

估计其真实值：  $\hat{z}$ 。

$$\hat{z} = z_1 + K(z_2 - z_1) \quad (7)$$

其中，  $K$  为卡尔曼增益。  $K \in [0,1]$ 。

分析：

1) 当  $K=0$ ，  $\hat{z} = z_1$ ；

2) 当  $K=1$ ，  $\hat{z} = z_2$

求解  $K$ ，使得  $\sigma_{\hat{z}}$  最小，即方差  $\text{Var}(\hat{z})$  最小。

$$\begin{aligned} \sigma_{\hat{z}} &= \text{Var}[z_1 + K(z_2 - z_1)] \\ &= \text{Var}[z_1 - Kz_1 + Kz_2] \\ &= \text{Var}[z_1(1-K) + Kz_2] \end{aligned} \quad (8)$$

由于  $z_1$ 、 $z_2$  相互独立。

$$\begin{aligned} \sigma_{\hat{z}}^2 &= \text{Var}[z_1(1-K) + Kz_2] \\ &= \text{Var}[z_1(1-K)] + \text{Var}(Kz_2) \\ &= (1-K)^2 \text{Var}(z_1) + K^2 \text{Var}(z_2) \\ &= (1-K)^2 \sigma_1^2 + K^2 \sigma_2^2 \end{aligned} \quad (9)$$

求  $\sigma_{\hat{z}}$  的最小值，对上式求导计算极小值。

$$\begin{aligned}
\frac{d\sigma_z}{dk} &= \frac{d\left[(1-K)^2\sigma_1^2 + K^2\sigma_2^2\right]}{dk} = 0 \\
&\Rightarrow -2(1-K)\sigma_1^2 + 2K\sigma_2^2 = 0 \\
&\Rightarrow K(\sigma_1^2 + \sigma_2^2) = \sigma_1^2 \\
&\Rightarrow K = \frac{\sigma_1^2}{(\sigma_1^2 + \sigma_2^2)}
\end{aligned}
\tag{10}$$

其标准差分别为  $\sigma_1 = 2g$  ,  $\sigma_2 = 4g$  。 即

$$K = \frac{\sigma_1^2}{(\sigma_1^2 + \sigma_2^2)} = \frac{2^2}{2^2 + 4^2} = 0.2 \tag{11}$$

因此:

$$\begin{aligned}
\hat{z} &= z_1 + K(z_2 - z_1) \\
\hat{z} &= 30 + 0.2(32 - 30) \\
\hat{z} &= 30.4
\end{aligned}
\tag{12}$$

$$\begin{aligned}
\sigma_z^2 &= (1-K)^2\sigma_1^2 + K^2\sigma_2^2 \\
\sigma_z^2 &= (1-0.2)^2 \times 2^2 + 0.2^2 \times 4^2 \\
\sigma_z^2 &= (1-0.2)^2 \times 2^2 + 0.2^2 \times 4^2 = 3.2 \\
\sigma_z &= 1.79
\end{aligned}
\tag{13}$$

## 协方差矩阵 Covariance matrix

方差的计算:

$$\begin{aligned}
\bar{x} &= \frac{1}{k} \sum_{i=1}^k x_i \\
\sigma_{xx}^2 &= \frac{1}{k} \sum_{i=1}^k (x_i - \bar{x})^2
\end{aligned}
\tag{14}$$

协方差的计算:

$$\begin{aligned}
\bar{x} &= \frac{1}{k} \sum_{i=1}^k x_i, \bar{y} = \frac{1}{k} \sum_{i=1}^k y_i \\
\sigma_{xy}^2 &= \sigma_{yx}^2 = \frac{1}{k} \sum_{i=1}^k (x_i - \bar{x})(y_i - \bar{y})
\end{aligned}
\tag{15}$$

表 2 方差典型计算

定义	x	y	z
球员	身高	体重	年龄
瓦尔迪	179	74	33
奥巴梅扬	187	80	31

萨拉赫	175	71	28
平均值	180.33333	75	30.666667
方差	24.888889	14	4.2222222

表 3 协方差典型计算

协方差	x	y	z
x	$x^2$	xy	xz
y	yx	$y^2$	yz
z	zx	zy	$z^2$

协方差	x	y	z
x	24.888889	18.666667	4.4444444
y	18.666667	14	3.3333333
z	4.4444444	3.3333333	4.2222222

Eg2:  
如下系统:

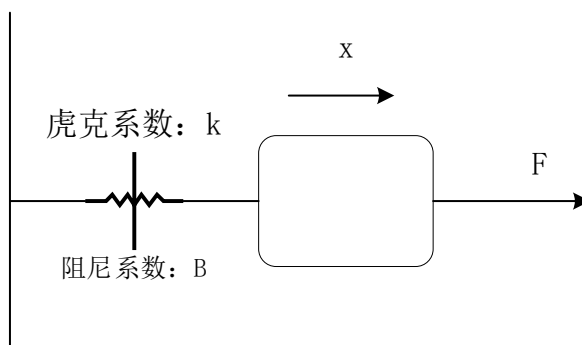


图 3 弹簧阻尼系统受力分析

系统微分方程:

$$F - kx - B\dot{x} = m\ddot{x} \quad (16)$$

取状态量  $\begin{cases} x_1 = x \\ x_2 = \dot{x} \end{cases}$ , 则系统状态空间方程: 关键每一行为一阶微分方程。

$$\begin{aligned}
 F - kx - B\dot{x} &= m\ddot{x} \Rightarrow \ddot{x} = -\frac{k}{m}x - \frac{B}{m}\dot{x} + \frac{F}{m} \\
 \begin{cases} x_1 = x \\ x_2 = \dot{x} \end{cases} \\
 \begin{cases} \dot{x}_1 = \dot{x} = x_2 \\ \dot{x}_2 = \ddot{x} = -\frac{k}{m}x - \frac{B}{m}\dot{x} + \frac{F}{m} \end{cases} &\Rightarrow \\
 \begin{bmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{k}{m} & -\frac{B}{m} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{m} \end{bmatrix} F
 \end{aligned} \quad (17)$$



测量量定义：

$z_1$ ：所测量的位置量；

$z_2$ ：所测量的速度量；

$$\begin{cases} z_1 = x = x_1 \\ z_2 = \dot{x} = x_2 \end{cases} \quad (18)$$

化成一般形式：

$$\begin{aligned} \begin{cases} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{cases} &= \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{k}{m} & -\frac{B}{m} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{m} \end{bmatrix} F \Rightarrow \dot{X}(t) = AX(t) + BU(t) \\ \begin{bmatrix} z_1 \\ z_2 \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix} \Rightarrow Z(t) = HX(t) \end{aligned} \quad (19)$$

离散化：

$$\begin{cases} X_k = AX_{k-1} + BU_k \\ Z_k = HX_k \end{cases} \quad (20)$$

考虑系统不确定性：即系统包含过程噪声  $w_{k-1}$  和测量噪声  $v_k$ 。

$$\begin{cases} \dot{X}_k = AX_{k-1} + BU_k + w_{k-1} \\ Z_k = HX_k + v_k \end{cases} \quad (21)$$

**问题：**如何通过计算结果  $X_k$  和测量  $Z_k$  估计相对更为准确的结果： $\hat{X}_k$ 。

**解决方案：**计算结果  $X_k$  和测量  $Z_k$  曲线融合 Fusion。

**卡尔曼滤波器，卡尔曼增益、因数详细推导：**

状态空间方程：

$$\begin{cases} \dot{X}_k = AX_{k-1} + BU_k + w_{k-1} \\ Z_k = HX_k + v_k \end{cases} \quad (22)$$

$w_{k-1}$ ：过程噪声。概率分布为  $p(w) \sim (0, Q)$ ，其中，0 为期望， $Q$  为  $w$  的协方差矩阵。

$$Q = E[w \cdot w^T] \quad (23)$$

$E$ ：表示期望。

Eg: 若

$$\begin{aligned}
w &= \begin{bmatrix} w_1 \\ w_2 \end{bmatrix} \Rightarrow w^T = [w_1 \quad w_2] \\
Q &= E[w \cdot w^T] \Rightarrow \\
Q &= E \left[ \begin{bmatrix} w_1 \\ w_2 \end{bmatrix} \cdot [w_1 \quad w_2] \right] = E \begin{bmatrix} w_1^2 & w_1 w_2 \\ w_2 w_1 & w_2^2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} E(w_1^2) & E(w_1 w_2) \\ E(w_2 w_1) & E(w_2^2) \end{bmatrix} \\
Q &= \begin{bmatrix} \sigma_{w_1}^2 & \sigma_{w_1} \sigma_{w_2} \\ \sigma_{w_2} \sigma_{w_1} & \sigma_{w_2}^2 \end{bmatrix}
\end{aligned} \tag{24}$$

协方差矩阵:

$$Q = \begin{bmatrix} \sigma_{w_1}^2 & \sigma_{w_1} \sigma_{w_2} \\ \sigma_{w_2} \sigma_{w_1} & \sigma_{w_2}^2 \end{bmatrix} \tag{25}$$

方差公式:

$$VAR(X) = E(X^2) - E^2(X) \tag{26}$$

解释: X 方差 = X<sup>2</sup> 的期望 - X 期望的平方

$w_{k-1}$ : 过程噪声。概率分布为  $P(w) \sim (0, Q)$ , 其中, 0 为期望,  $Q$  协方差矩阵。即:

$$Q = E(w w^T) \tag{27}$$

$$\begin{aligned}
E(w) &= 0 \Rightarrow E^2(w) = 0 \Rightarrow \\
VAR(X) &= E(X^2)
\end{aligned} \tag{28}$$

$v_k$ : 测量噪声。概率分布为  $p(v) \sim (0, R)$ , 其中, 0 为期望,  $R$  为  $v$  的协方差矩阵。即:

$$R = E(v v^T) \tag{29}$$

根据公式:

$$\begin{cases} \dot{X}_k = A X_{k-1} + B U_k + w_{k-1} \\ Z_k = H X_k + v_k \end{cases} \tag{30}$$

已知量为:

$$\begin{cases} \dot{X}_k = A X_{k-1} + B U_k \\ Z_k = H X_k \end{cases} \tag{31}$$

但因为缺少  $w_{k-1}$ ：过程噪声； $v_k$ ：测量噪声。将上式定义为下式：

$$\begin{cases} \hat{X}_k^- = AX_{k-1} + BU_k \\ H^- Z_k = H^- H X_k \end{cases} \Rightarrow \begin{cases} \hat{X}_k^- = AX_{k-1} + BU_k \\ X_{meas} = H^- Z_k \end{cases} \quad (32)$$

$\hat{X}_k^-$  定义为  $X$  先验估计值，认为是算出来的结果；

$X_{meas}$  定义为  $X$  的测量值，认为是测量出来的结果。

但因为缺少噪声项，上面两者都是不准确的，因此有卡尔曼滤波器。

如何将两个不准确的结果转化为较为准确的结果，引出：Data Fusion（曲线融合）。

定义： $\hat{X}_k$  为  $X$  的后验估计值，或最终结果值。

$$\hat{x}_k = \hat{x}_k^- + G(H^- z_k - \hat{x}_k^-) \quad (33)$$

分析可知：

1)  $G=0$  时， $\hat{x}_k = \hat{x}_k^-$ ；说明相信算出来的结果。

2)  $G=1$  时， $\hat{x}_k = H^- z_k$ ；说明相信测出来的结果。

一般通用表达式：

$$G = K_k H \quad (34)$$

所以

$$\begin{aligned} \hat{x}_k &= \hat{x}_k^- + K_k H (H^- z_k - \hat{x}_k^-) \Rightarrow \\ \hat{x}_k &= \hat{x}_k^- + K_k (z_k - H \hat{x}_k^-) \end{aligned} \quad (35)$$

更一般公式为：

$$\hat{x}_k = \hat{x}_k^- + K_k (z_k - H \hat{x}_k^-) \quad (36)$$

此时： $K_k \in [0, H^-]$ ，可知：

1)  $K_k=0$  时， $\hat{x}_k = \hat{x}_k^-$ ；说明相信算出来的结果。

2)  $K_k=1$  时， $\hat{x}_k = H^- z_k$ ；说明相信测出来的结果。

下面问题转换为寻找合适的  $K_k$ ，使得最终结果的误差最小，即估计值  $\hat{x}_k$  趋近于实际值  $x_k$ 。

而  $K_k$  与检测误差相关。

定义检测误差  $e_k$

$$e_k = x_k - \hat{x}_k \quad (37)$$

$e_k$ : 检测误差。概率分布为  $p(e_k) \sim (0, P)$ , 其中, 0 为期望,  $P$  为  $e_k$  的协方差矩阵。即:

$$P = E[e \cdot e^T] \quad (38)$$

如果有两项, 则

$$P = \begin{bmatrix} \sigma_{e_1}^2 & \sigma_{e_1} \sigma_{e_2} \\ \sigma_{e_2} \sigma_{e_1} & \sigma_{e_2}^2 \end{bmatrix} \quad (39)$$

说明: 如果估计值与实际误差最小, 即误差的方差最小, 即越接近于期望值 0。

问题转化为  $P$  的迹 ( $\text{tr}(P)$ ) 最小, 即协方差矩阵的对角线相加后的值最小:

$$\text{tr}(P) = \sigma_{e_1}^2 + \sigma_{e_2}^2 \quad (40)$$

则:

$$\begin{aligned} P &= E[e \cdot e^T] \\ P &= E[(x_k - \hat{x}_k) \cdot (x_k - \hat{x}_k)^T] \end{aligned} \quad (41)$$

由式 (34): 带入协方差矩阵计算:

$$\begin{aligned} \hat{x}_k &= \hat{x}_k^- + K_k (z_k - H\hat{x}_k^-) \Rightarrow \\ x_k - \hat{x}_k &= x_k - [\hat{x}_k^- + K_k (z_k - H\hat{x}_k^-)] \\ x_k - \hat{x}_k &= x_k - \hat{x}_k^- - K_k z_k + K_k H\hat{x}_k^- \end{aligned} \quad (42)$$

因为

$$\begin{cases} \dot{X}_k = AX_{k-1} + BU_k + w_{k-1} \\ Z_k = HX_k + v_k \end{cases} \quad (43)$$

所以

$$\begin{aligned} x_k - \hat{x}_k &= x_k - \hat{x}_k^- - K_k z_k + K_k H\hat{x}_k^- \\ &= x_k - \hat{x}_k^- - K_k (Hx_k + v_k) + K_k H\hat{x}_k^- \\ &= x_k - \hat{x}_k^- - K_k Hx_k - K_k v_k + K_k H\hat{x}_k^- \\ &= (x_k - \hat{x}_k^-) - K_k H(x_k - \hat{x}_k^-) - K_k v_k \\ &= (I - K_k H)(x_k - \hat{x}_k^-) - K_k v_k \end{aligned} \quad (44)$$

定义先验误差  $e_k^-$ :

$$e_k^- = (x_k - \hat{x}_k^-) \quad (45)$$

由式 (39) 和式 (42) (43) 得

$$\begin{aligned}
 P &= E[e \cdot e^T] \\
 P &= E[(x_k - \hat{x}_k) \cdot (x_k - \hat{x}_k)^T] \\
 P &= E\left[\left[(I - K_k H)e_k^- - K_k v_k\right] \cdot \left[(I - K_k H)e_k^- - K_k v_k\right]^T\right]
 \end{aligned} \tag{46}$$

矩阵计算的一般公式：

$$\begin{aligned}
 (AB)^T &= B^T A^T \\
 (A + B)^T &= A^T + B^T
 \end{aligned} \tag{47}$$

所以：

$$\begin{aligned}
 &\left[(I - K_k H)e_k^- - K_k v_k\right]^T \\
 &= \left[(I - K_k H)e_k^-\right]^T - (K_k v_k)^T \\
 &= e_k^{-T} (I - K_k H)^T - v_k^T K_k^T
 \end{aligned} \tag{48}$$

因此：

$$\begin{aligned}
 P_k &= E[e \cdot e^T] \\
 P_k &= E[(x_k - \hat{x}_k) \cdot (x_k - \hat{x}_k)^T] \\
 P_k &= E\left[\left[(I - K_k H)e_k^- - K_k v_k\right] \cdot \left[(I - K_k H)e_k^- - K_k v_k\right]^T\right] \\
 P_k &= E\left[\left[(I - K_k H)e_k^- - K_k v_k\right] \cdot \left[e_k^{-T} (I - K_k H)^T - v_k^T K_k^T\right]\right] \\
 P_k &= E\left[\left[(I - K_k H)e_k^- e_k^{-T} (I - K_k H)^T - (I - K_k H)e_k^- v_k^T K_k^T - K_k v_k e_k^{-T} (I - K_k H)^T + K_k v_k v_k^T K_k^T\right]\right] \\
 P_k &= E\left[\left[(I - K_k H)e_k^- e_k^{-T} (I - K_k H)^T\right] - E\left[(I - K_k H)e_k^- v_k^T K_k^T\right] \right. \\
 &\quad \left. - E\left[K_k v_k e_k^{-T} (I - K_k H)^T\right] + E\left[K_k v_k v_k^T K_k^T\right]\right]
 \end{aligned} \tag{49}$$

因为  $E(AB) = E(A)E(B)$  (若 A、B 事件独立)

所以：

$$\begin{aligned}
 &E\left[(I - K_k H)e_k^- v_k^T K_k^T\right] \\
 &= (I - K_k H)E\left(e_k^- v_k^T\right)K_k^T \\
 &= (I - K_k H)E\left(e_k^-\right)E\left(v_k^T\right)K_k^T
 \end{aligned} \tag{50}$$

因为  $E(e_k^-) = 0, E(v_k^T) = 0$ 。

所以

$$\begin{aligned}
P_k &= E\left[(I - K_k H) e_k^- e_k^{-T} (I - K_k H)^T\right] - E\left[(I - K_k H) e_k^- v_k^T K_k^T\right] \\
&\quad - E\left[K_k v_k e_k^{-T} (I - K_k H)^T\right] + E\left[K_k v_k v_k^T K_k^T\right] \\
P_k &= E\left[(I - K_k H) e_k^- e_k^{-T} (I - K_k H)^T\right] + E\left[K_k v_k v_k^T K_k^T\right] \\
P_k &= (I - K_k H) E\left[e_k^- e_k^{-T}\right] (I - K_k H)^T + K_k E\left[v_k v_k^T\right] K_k^T
\end{aligned} \tag{51}$$

定义  $P_k^-$  为先验误差的协方差:

$$P_k^- = E\left(e_k^- e_k^{-T}\right) \tag{52}$$

因为  $E\left[v_k v_k^T\right] = R$ 。所以误差的协方差矩阵  $P_k$  为:

$$\begin{aligned}
P_k &= (I - K_k H) E\left[e_k^- e_k^{-T}\right] (I - K_k H)^T + K_k E\left[v_k v_k^T\right] K_k^T \\
P_k &= (I - K_k H) P_k^- (I - K_k H)^T + K_k R K_k^T \\
P_k &= (P_k^- - K_k H P_k^-) (I^T - H^T K_k^T) + K_k R K_k^T \\
P_k &= P_k^- - K_k H P_k^- - P_k^- H^T K_k^T + K_k H P_k^- H^T K_k^T + K_k R K_k^T
\end{aligned} \tag{53}$$

上式中:

$$\begin{aligned}
(P_k^- H^T K_k^T)^T &= P_k^{-T} (H^T K_k^T)^T \\
&= P_k^{-T} (K_k^T)^T (H^T)^T = P_k^{-T} K_k H \\
&= K_k H P_k^{-T}
\end{aligned} \tag{54}$$

回归到问题:  $P_k$  的迹 ( $\text{tr}(P)$ ) 最小, 即误差的协方差矩阵的对角线相加后的值最小:

$$\text{tr}(P) = \sigma_{e_1}^2 + \sigma_{e_2}^2 \tag{55}$$

下面求  $\text{tr}(P)$

$$\begin{aligned}
\text{tr}(P_k) &= \text{tr}(P_k^- - K_k H P_k^- - P_k^- H^T K_k^T + K_k H P_k^- H^T K_k^T + K_k R K_k^T) \\
&= \text{tr}(P_k^-) + \text{tr}(-K_k H P_k^- - P_k^- H^T K_k^T) + \text{tr}(K_k H P_k^- H^T K_k^T + K_k R K_k^T) \\
&\because \text{tr}(X) = \text{tr}(X^T), K_k H P_k^- = (P_k^- H^T K_k^T)^T \\
&\therefore \text{tr}(-K_k H P_k^- - P_k^- H^T K_k^T) = -2\text{tr}(K_k H P_k^-) \\
&\therefore \text{tr}(P_k) = \text{tr}(P_k^-) - 2\text{tr}(K_k H P_k^-) + \text{tr}(K_k H P_k^- H^T K_k^T) + \text{tr}(K_k R K_k^T)
\end{aligned} \tag{56}$$

$P_k$  的迹 ( $\text{tr}(P)$ ) 最小, 因此对  $P_k$  求导:

基本公式：①

$$\frac{d[tr(AB)]}{dA} = B^T \quad (57)$$

证明上式：①

$$\begin{aligned} A &= \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} \\ a_{21} & a_{22} \end{bmatrix} B = \begin{bmatrix} b_{11} & b_{12} \\ b_{21} & b_{22} \end{bmatrix} \\ (AB) &= \begin{bmatrix} a_{11}b_{11} + a_{12}b_{21} & \\ & a_{21}b_{12} + a_{22}b_{22} \end{bmatrix} \\ tr(AB) &= a_{11}b_{11} + a_{12}b_{21} + a_{21}b_{12} + a_{22}b_{22} \\ \frac{d[tr(AB)]}{dA} &= \begin{bmatrix} \frac{\partial[tr(AB)]}{\partial a_{11}} & \frac{\partial[tr(AB)]}{\partial a_{12}} \\ \frac{\partial[tr(AB)]}{\partial a_{21}} & \frac{\partial[tr(AB)]}{\partial a_{22}} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} b_{11} & b_{21} \\ b_{12} & b_{22} \end{bmatrix} = B^T \end{aligned} \quad (58)$$

基本公式：②

$$\frac{d[tr(ABA^T)]}{dA} = 2AB \quad (59)$$

也可按照①中方法证明。

$$\frac{d(tr(P_k))}{dK_k} = 0 \quad (60)$$

因此：

$$\begin{aligned}
\frac{d[tr(P_k)]}{dK_k} &= \frac{[tr(P_k^-) - 2tr(K_k HP_k^-) + tr(K_k HP_k^- H^T K_k^T) + tr(K_k R K_k^T)]}{dK_k} \\
\frac{d[tr(P_k)]}{dK_k} &= 0 - 2(HP_k^-)^T + 2(K_k HP_k^- H^T) + 2K_k R \\
0 - 2(HP_k^-)^T + 2(K_k HP_k^- H^T) + 2K_k R &= 0 \Rightarrow \\
-(HP_k^-)^T + (K_k HP_k^- H^T) + K_k R &= 0 \\
-P_k^{-T} H^T + K_k (HP_k^- H^T + R) &= 0 \\
K_k (HP_k^- H^T + R) &= P_k^{-T} H^T \\
\because (P_k^{-T} = P_k^-) & \\
K_k = \frac{P_k^{-T} H^T}{(HP_k^- H^T + R)} &= \frac{P_k^- H^T}{(HP_k^- H^T + R)}
\end{aligned} \tag{61}$$

卡尔曼滤波器：  
状态空间方程：

$$\begin{cases} x_k = Ax_{k-1} + Bu_{k-1} + w_{k-1} \\ z_k = Hx_k + v_k \end{cases} \tag{62}$$

$w_{k-1}$ ：过程噪声。概率分布为  $p(w) \sim (0, Q)$ ，其中， $0$  为期望， $Q$  协方差矩阵。

$v_k$ ：测量噪声。概率分布为  $p(v) \sim (0, R)$ ，其中， $0$  为期望， $R$  为  $v$  的协方差矩阵。

先验估计①：

$$\hat{x}_k^- = A\hat{x}_{k-1} + Bu_{k-1} \tag{63}$$

后验估计②：

$$\hat{x}_k = \hat{x}_k^- + K_k (z_k - H\hat{x}_k^-) \tag{64}$$

卡尔曼增益③：

$$K_k = \frac{P_k^- H^T}{(HP_k^- H^T + R)} \tag{65}$$

计算  $P_k^-$ ：

$$P_k^- = E[e_k^- \cdot e_k^{-T}] \tag{66}$$



$$\begin{aligned}
e_k^- &= x_k - \hat{x}_k^- \\
&= (Ax_{k-1} + Bu_{k-1} + w_{k-1}) - (A\hat{x}_{k-1} + Bu_{k-1}) \\
&= A(x_{k-1} - \hat{x}_{k-1}) + w_{k-1} \\
&= Ae_{k-1} + w_{k-1}
\end{aligned} \tag{67}$$

$$\begin{aligned}
P_k^- &= E[e_k^- \cdot e_k^{-T}] \\
&= E[(Ae_{k-1} + w_{k-1})(Ae_{k-1} + w_{k-1})^T] \\
&= E[(Ae_{k-1} + w_{k-1})(Ae_{k-1})^T + w_{k-1}^T] \\
&= E[(Ae_{k-1} + w_{k-1})(e_{k-1}^T A^T + w_{k-1}^T)] \\
&= E[Ae_{k-1}e_{k-1}^T A^T + Ae_{k-1}w_{k-1}^T + w_{k-1}e_{k-1}^T A^T + w_{k-1}w_{k-1}^T] \\
&= E[Ae_{k-1}e_{k-1}^T A^T] + E[Ae_{k-1}w_{k-1}^T] + E[w_{k-1}e_{k-1}^T A^T] + E[w_{k-1}w_{k-1}^T]
\end{aligned} \tag{68}$$

$w_{k-1}$ : 期望为 0,  $e_{k-1}$ : 期望为 0,

$$\begin{aligned}
E[Ae_{k-1}w_{k-1}^T] &= AE[e_{k-1}]E[w_{k-1}^T] = 0 \\
E[w_{k-1}e_{k-1}^T A^T] &= E[w_{k-1}]A^T E[e_{k-1}^T] = 0
\end{aligned} \tag{69}$$

所以:

$$\begin{aligned}
P_k^- &= E[e_k^- \cdot e_k^{-T}] \\
&= E[(Ae_{k-1} + w_{k-1})(Ae_{k-1} + w_{k-1})^T] \\
&= E[(Ae_{k-1} + w_{k-1})(Ae_{k-1})^T + w_{k-1}^T] \\
&= E[(Ae_{k-1} + w_{k-1})(e_{k-1}^T A^T + w_{k-1}^T)] \\
&= E[Ae_{k-1}e_{k-1}^T A^T + Ae_{k-1}w_{k-1}^T + w_{k-1}e_{k-1}^T A^T + w_{k-1}w_{k-1}^T] \\
&= E[Ae_{k-1}e_{k-1}^T A^T] + E[Ae_{k-1}w_{k-1}^T] + E[w_{k-1}e_{k-1}^T A^T] + E[w_{k-1}w_{k-1}^T] \\
&= E[Ae_{k-1}e_{k-1}^T A^T] + E[w_{k-1}w_{k-1}^T] \\
&= AE[e_{k-1}e_{k-1}^T]A^T + E[w_{k-1}w_{k-1}^T] \quad (E[e_{k-1}e_{k-1}^T] = P_{k-1}, E[w_{k-1}w_{k-1}^T] = Q) \\
&= AP_{k-1}A^T + Q
\end{aligned} \tag{70}$$

$$\begin{aligned}
P_k &= P_k^- - K_k H P_k^- - P_k^- H^T K_k^T + K_k H P_k^- H^T K_k^T + K_k R K_k^T \\
&= P_k^- - K_k H P_k^- - P_k^- H^T K_k^T + K_k (H P_k^- H^T + R) K_k^T \\
&= P_k^- - K_k H P_k^- - P_k^- H^T K_k^T + \frac{P_k^- H^T}{(H P_k^- H^T + R)} (H P_k^- H^T + R) K_k^T \\
&= P_k^- - K_k H P_k^- - P_k^- H^T K_k^T + P_k^- H^T K_k^T \\
&= P_k^- - K_k H P_k^- \\
\Rightarrow P_k &= (I - K_k H) P_k^-
\end{aligned}
\tag{71}$$

卡尔曼滤波完整公式：

表 4 卡尔曼滤波完整公式

线性系统	$\begin{cases} x_k = Ax_{k-1} + Bu_{k-1} + w_{k-1} \\ z_k = Hx_k + v_k \end{cases}$		概率分布	$P(w) \sim (0, Q), \quad p(v) \sim (0, R)$	
卡尔曼滤波					
预测			矫正		
初始值	$\hat{x}_0、P_0$	○	卡尔曼增益	$K_k = \frac{P_k^- H^T}{(HP_k^- H^T + R)}$	③
先验值： 计算结果	$\hat{x}_k^- = A\hat{x}_{k-1} + Bu_{k-1}$	①	后验估计	$\hat{x}_k = \hat{x}_k^- + K_k \left( z_k - H\hat{x}_k^- \right)$	④
先验误差协方差	$P_k^- = AP_{k-1}A^T + Q$	②	跟新误差协方差	$P_k = (I - K_k H)P_k^-$	⑤

Eg:

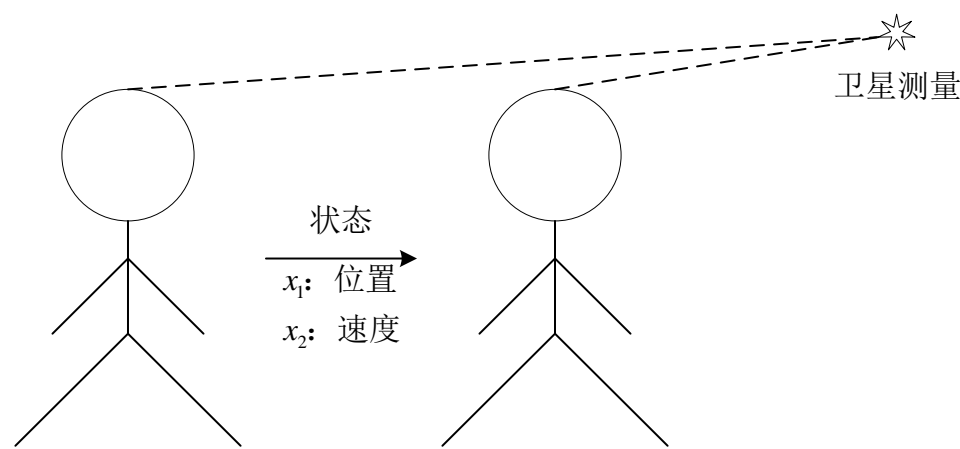


图 4 状态估计结果

状态:  $x_1$ : 位置  
 $x_2$ : 速度

采样时间为  $\Delta T$  , 即  $k-1$  和  $k$  之间的时间差。

速度:

$$x_{2,k} = x_{2,k-1} \quad (72)$$

位置:

$$x_{1,k} = x_{1,k-1} + \Delta T x_{2,k-1} \quad (73)$$

如果  $\Delta T = 1$  。

$$x_{1,k} = x_{1,k-1} + x_{2,k-1} \quad (74)$$

考虑系统的不确定性:

$$x_{1,k} = x_{1,k-1} + x_{2,k-1} + w_{1,k-1} \quad (75)$$

$w$  为过程噪声 (process Noise):  $p(w) \sim N(0, Q)$ , 式中  $0$ : 为期望,  $Q$  为协方差矩阵。

卫星测量状态:  $z_1$ : 位置  
 $z_2$ : 速度

$v$  为过程噪声 (process Noise):  $p(v) \sim N(0, Q)$ , 式中  $0$ : 为期望,  $R$  为协方差矩阵。

考虑测量噪声:

$$\begin{aligned} z_{1,k} &= x_{1,k} + v_{1,k} \\ z_{2,k} &= x_{2,k} + v_{2,k} \end{aligned} \quad (76)$$

系统矩阵:

$$\begin{aligned} \begin{cases} \begin{bmatrix} x_{1,k} \\ x_{2,k} \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_{1,k-1} \\ x_{2,k-1} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} w_{1,k-1} \\ w_{1,k-1} \end{bmatrix} \\ \begin{bmatrix} z_{1,k} \\ z_{2,k} \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_{1,k} \\ x_{2,k} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} v_{1,k} \\ v_{1,k} \end{bmatrix} \end{cases} \\ \Rightarrow \begin{cases} X_k = AX_{k-1} + w_{k-1} \\ Z_k = HZ_k + v_k \end{cases} \end{aligned} \quad (77)$$

通过数据融合 (卡尔曼滤波) 得到最优值:  $\hat{X}_k$ 。

实验详见 EXCLE。

**扩展卡尔曼滤波 (Extended Kalman Filter, EKF)**

回顾线性系统：Revisit Linear System

表 5 卡尔曼滤波

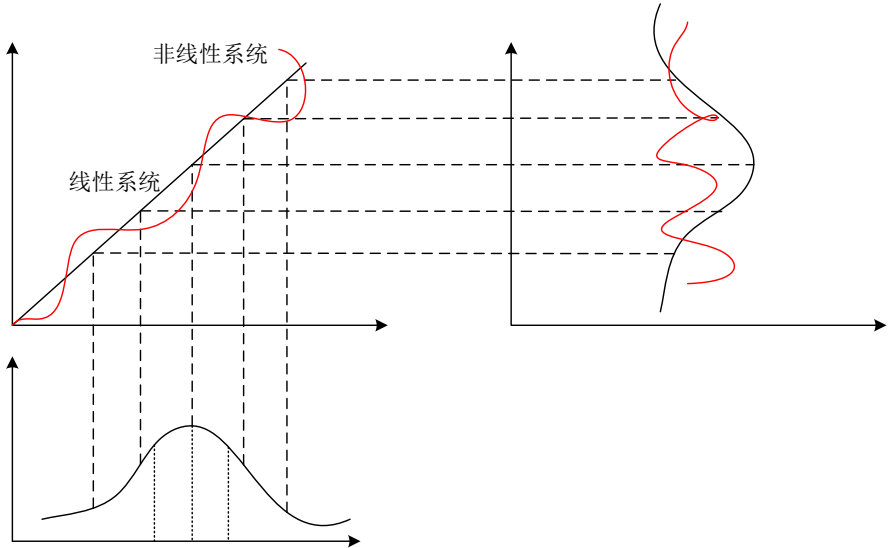
线性系统 状态空间	$\begin{cases} x_k = Ax_{k-1} + Bu_{k-1} + w_{k-1} \\ z_k = Hx_k + v_k \end{cases}$	过程噪声 概率分布	$P(w) \sim (0, Q), \quad p(v) \sim (0, R)$		
卡尔曼滤波递推步骤					
预测部分			矫正部分		
初始值	$\hat{x}_0、P_0$	○	卡尔曼增益	$K_k = \frac{P_k^- H^T}{(HP_k^- H^T + R)}$	③
先验估计 计算结果	$\hat{x}_k^- = A\hat{x}_{k-1} + Bu_{k-1}$	①	后验估计 最终结果	$\hat{x}_k = \hat{x}_k^- + K_k(z_k - H\hat{x}_k^-)$	④
先验误差 协方差	$P_k^- = AP_{k-1}A^T + Q$	②	更新误差 协方差	$P_k = (I - K_k H)P_k^-$	⑤

非线性系统：

$$\begin{cases} x_k = f(x_{k-1}, u_{k-1}, w_{k-1}) \\ z_k = h(x_k, v_k) \end{cases} \tag{78}$$

$f, h$  为非线性表达形式。误差都符合正态分布。

但正态分布的随机变量通过非线性系统后，就不再是正态分布的形式。



因此需要线性化：linearization。

线性化工具：泰勒级数（Taylor series），高维需要雅可比矩阵。

$$f(x) = f(x_0) + \frac{\partial f}{\partial x}(x - x_0) \quad (79)$$

$$f(x) = f(x_0) + k(x - x_0)$$

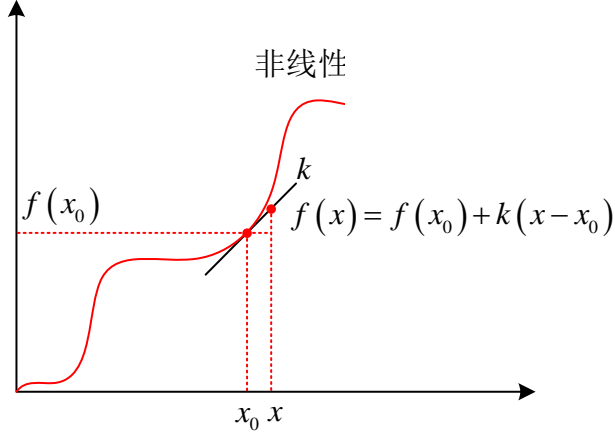


图 5 非线性的线性化处理

$x_0$  为：线性化点 Operating Point。

因为系统有误差。无法在真实点线性化。处理方法： $f(x_k)$  在  $\hat{x}_{k-1}$  处线性化。因此：

$$\begin{cases} x_k = f(x_{k-1}, u_{k-1}, w_{k-1}) \\ z_k = h(x_k, v_k) \end{cases} \quad (80)$$

可转化为：

$$x_k = f(\hat{x}_{k-1}, u_{k-1}, w_{k-1}) + A(x_k - \hat{x}_{k-1}) + W_k w_{k-1} \quad (81)$$

误差  $w_{k-1}$  为 0。  $f(\hat{x}_{k-1}, u_{k-1}, 0) = \tilde{x}_R$ 。

$$x_k = \tilde{x}_R + A(x_k - \hat{x}_{k-1}) + W_k w_{k-1} \quad (82)$$

其中：A 为雅各比矩阵。

$$A = \left. \frac{\partial f}{\partial x} \right|_{\hat{x}_{k-1}, u_{k-1}} \quad (83)$$

求矩阵 A； Eg

$$\begin{cases} f_1 = x_1 + \sin x_2 \\ f_2 = x_1^2 \end{cases}$$

$$A = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \frac{\partial f_1}{\partial x_2} \\ \frac{\partial f_2}{\partial x_1} & \frac{\partial f_2}{\partial x_2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 & \cos x_2 \\ 2x_1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \hat{x}_{1k-1} \\ \hat{x}_{2k-1} \end{bmatrix} \quad (84)$$

$$A = \begin{bmatrix} 1 & \cos(\hat{x}_{2k-1}) \\ 2\hat{x}_{1k-1} & 0 \end{bmatrix}$$

同理：

$$W_k = \frac{\partial f}{\partial w} \bigg|_{\hat{x}_{k-1}, u_{k-1}} \quad (85)$$

$z_k = h(x_k, v_k)$  在  $\tilde{x}_k$  处线性化

$$z_k = h(\tilde{x}_k, v_k) + H(x_k - \tilde{x}_k) + Vv_k \quad (v_k = 0, \tilde{z}_k = h(\tilde{x}_k, 0)) \quad (86)$$

$$H = \frac{\partial h}{\partial x} \bigg|_{\hat{x}_k}$$

$$V = \frac{\partial h}{\partial v} \bigg|_{\hat{x}_k} \quad (87)$$

因此：

$$\begin{cases} x_k = \tilde{x}_k + A(x_k - \hat{x}_{k-1}) + Ww_{k-1} \\ z_k = \tilde{z}_k + H(x_k - \tilde{x}_k) + Vv_k \end{cases} \quad (88)$$

概率分布：

$$P(w) \sim N(0, Q), \text{ 转化为 } P(Ww_k) \sim N(0, WQW^T)$$

Eg:

$$\text{期望: } E(ax) = aE(x) = 0$$

$$\text{方差: } Var(ax) = a^2 Var(x)$$

同理：

$$p(v) \sim N(0, R), \text{ 转化为 } P(Vv_k) \sim N(0, VRV^T)$$

非线性卡尔曼滤波：

表 6 非线性卡尔曼滤波

线性系统 状态空间	$\begin{cases} x_k = Ax_{k-1} + Bu_{k-1} + w_{k-1} \\ z_k = Hx_k + v_k \end{cases}$	过程噪声 概率分布	$P(w) \sim (0, Q), \quad p(v) \sim (0, R)$
--------------	---	--------------	--

扩展卡尔曼滤波递推步骤					
预测部分			矫正部分		
初始值	$\hat{x}_0, P_0$	○	卡尔曼增益	$K_k = \frac{P_k^- H^T}{(H P_k^- H^T + V R V^T)}$	③
先验估计计算结果	$\hat{x}_k^- = f(\hat{x}_{k-1}, u_{k-1}, 0)$	①	后验估计最终结果	$\hat{x}_k = \hat{x}_k^- + K_k (z_k - h(\hat{x}_k^-, 0))$	④
先验误差协方差	$P_k^- = A P_{k-1} A^T + W Q W^T$	②	更新误差协方差	$P_k = (I - K_k H) P_k^-$	⑤

逐字稿笔记编写不易，如您有所帮助，可否打赏作者喝瓶水。

