## 这是标题

陈烁龙 2022 年 5 月 6 日

# 目录

1	数值模拟														3		
2	Kalı	Kalman 滤波公式															4
	2.1	运动方	程														4
	2.2	观测方	程														4
	2.3	Kalmar	n 滤	波													5
		2.3.1	<u>— j</u>	步预	测												5
		2.3.2	二步	步更	新												5
插图																	
	1	模拟效	果			•											3

## 表格

### 摘要

SLAM 中估计的手段一般有两种:基于滤波的方式和基于非线性优化的方式。本文基于卡尔曼滤波的方式,给出了对一个位姿轨迹的估计滤波过程。

关键词:卡尔曼滤波, PCL, 模拟

### 1 数值模拟

一般, 我们 SLAM 后端优化都使用的是非线性优化, 我们认为其优化的结果由于传统滤波的方式。所以本次我们使用的卡尔曼滤波主要是用于位姿预测, 以加快特征的匹配<sup>1</sup>。

为了实验的进行,我们首先要模拟出一组数据。我们知道,即使对位姿图进行了 BA 优化,但是仍然会出现累积误差<sup>2</sup>。基于此经验,我们会首先设计一条无误差的标准位姿轨迹。每一帧我们计算标准轨迹位姿变化量:

$$\xi_i^{update} \leftarrow \begin{cases} R_i^{update} = R_Z(\frac{\pi}{180}) R_Y(\frac{\pi}{180}) R_X(\frac{\pi}{180}) \\ t_i^{update} = \begin{pmatrix} 0.0 & 0.0 & 1.0 \end{pmatrix}^T \end{cases}$$

对于标准轨迹, 我们直接对其进行更新:

$$\xi_i^{truth} = \xi_i^{update} \xi_{i-1}^{truth}$$

而对于观测轨迹, 我们会在标准轨迹位姿变化量的基础上增加误差, 得到附有误差的位姿变化量, 而后在对观测值进行更新:

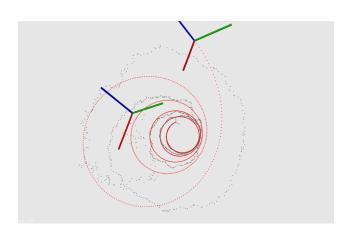
$$\xi_i^{error} \leftarrow \begin{cases} R_i^{error} = R_Z(N_R)R_Y(N_R)R_X(N_R) \\ t_i^{error} = \begin{pmatrix} N_t & N_t & N_t \end{pmatrix}^T \\ \xi_i^{obs} = \xi_i^{error} \xi_i^{update} \xi_{i-1}^{obs} \end{cases}$$

其中  $N_R$ 、 $N_t$  为服从在正太分布的 0 均值随机变量, 我们事先假定了其标准差。当然, 也可在

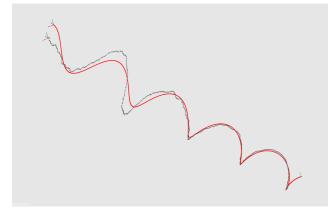
代码中显式指定其值。

$$\begin{cases} N_R \sim N(0, \sigma_R = \frac{\pi}{1800}) \\ N_t \sim N(0, \sigma_t = 0.01) \end{cases}$$

图 1 为本次我们模拟出来的位姿轨迹图。其中红色的位姿轨迹为实 (理想) 的位姿轨迹,而黑色的则为我们引入累积误差的轨迹,为我们所"观测到的"位姿轨迹。可以看到,随着附带误差的新估计位姿变化量的到来,我们所观测的位姿轨迹逐渐偏离真实的位姿轨迹。这正是我们所需要的。



(a) 效果图 1



(b) 效果图 2

图 1: 模拟效果

<sup>&</sup>lt;sup>1</sup>当预测了下一帧的位姿后,我们可以推算出当前地图 点在下一帧影响上可能出现的位置。

<sup>2</sup>这也是为什么有回环检测的原因。

### 2 Kalman 滤波公式

#### 2.1 运动方程

首先我们得取定我们所研究系统的运动方程。不是一般性,我们假设我们到估计的位姿是均匀变化的,同时考虑模型的系统误差,我们有:

$$\ddot{\xi}(t) = \begin{pmatrix} \ddot{\xi}_R(t) \\ \ddot{\xi}_t(t) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} e_R(t) \\ e_t(t) \end{pmatrix}$$

其中  $\ddot{\xi}(t)$  为 SE3 对应的李代数对时间的二次导数,是一个有六个元素的列向量<sup>3</sup>。e(t) 为白噪声,满足:

$$\begin{cases} E(e(t)) = 0 \\ Cov(e(t), e(\tau)) = D_e(t)\delta(t - \tau) \\ D_e(t) = \begin{pmatrix} D_{e_R}(t) & \mathbf{0}_{3\times 3} \\ \mathbf{0}_{3\times 3} & D_{e_t}(t) \end{pmatrix} \end{cases}$$

其中  $\delta(t-\tau)$  为狄拉克- $\delta$  函数。我们设我们的状态参量为:

$$X(t) = \begin{pmatrix} X_1(t) & X_2(t) \end{pmatrix}^T = \begin{pmatrix} \xi(t) & \dot{\xi}(t) \end{pmatrix}^T$$

则有:

$$\begin{pmatrix} \dot{\xi}(t) \\ \xi\ddot{(}t) \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} \mathbf{0_{6\times 6}} & \mathbf{1_{6\times 6}} \\ \mathbf{0_{6\times 6}} & \mathbf{0_{6\times 6}} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \xi(t) \\ \dot{\xi}(t) \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} \mathbf{0_{6\times 6}} \\ \mathbf{1_{6\times 6}} \end{pmatrix} e(t)$$

我们将其记为:

$$X(t) = A(t)X(t) + C(t)e(t)$$

通过解这个微分方程,并将其离散化,我们可以 得到:

$$X(t_k) = \Phi(t_k, t_{k-1})X(t_{k-1}) + w(t_{k-1})$$

其中  $\Phi(t_k,\tau)$  为状态转移矩阵:

$$\Phi(t_k, \tau) = \begin{pmatrix} \mathbf{1}_{6 \times 6} & (t_k - \tau) \mathbf{1}_{6 \times 6} \\ \mathbf{0}_{6 \times 6} & \mathbf{1}_{6 \times 6} \end{pmatrix}$$

而  $w(t_{k-1})$  为噪声项 (系统噪声):

$$w(t_{k-1}) = \int_{t_{k-1}}^{t_k} \Phi(t_k, \tau) C(\tau) D_e(\tau) d\tau$$

其方差为:

$$D_{w}(t_{k-1}) = \int_{t_{k-1}}^{t_{k}} \Phi(t_{k}, \tau) C(\tau) D_{e}(\tau) C(\tau)^{T} \Phi(t_{k}, \tau)^{T} d\tau$$

易知:

$$\Phi(t_k, \tau)C(\tau) = \begin{pmatrix} (t_k - \tau)\mathbf{1}_{3\times3} & \mathbf{0}_{3\times3} \\ \mathbf{0}_{3\times3} & (t_k - \tau)\mathbf{1}_{3\times3} \\ \mathbf{1}_{3\times3} & \mathbf{0}_{3\times3} \\ \mathbf{0}_{3\times3} & \mathbf{1}_{3\times3} \end{pmatrix}$$

所以被积分的矩阵为:

$$\begin{pmatrix} (t_k - \tau)^2 D_{e_R} & \mathbf{0_{3 \times 3}} & (t_k - \tau) D_{e_R} & \mathbf{0_{3 \times 3}} \\ \mathbf{0_{3 \times 3}} & (t_k - \tau)^2 D_{e_t} & \mathbf{0_{3 \times 3}} & (t_k - \tau) D_{e_t} \\ (t_k - \tau) D_{e_R} & \mathbf{0_{3 \times 3}} & D_{e_R} & \mathbf{0_{3 \times 3}} \\ \mathbf{0_{3 \times 3}} & (t_k - \tau) D_{e_t} & \mathbf{0_{3 \times 3}} & D_{e_t} \end{pmatrix}$$

积分求解可得方差矩阵为:

$$\begin{pmatrix} \frac{(\Delta t)^3 D_{e_R}}{3} & \mathbf{0_{3 \times 3}} & \frac{(\Delta t)^2 D_{e_R}}{2} & \mathbf{0_{3 \times 3}} \\ \mathbf{0_{3 \times 3}} & \frac{(\Delta t)^3 D_{e_t}}{3} & \mathbf{0_{3 \times 3}} & \frac{(\Delta t)^2 D_{e_t}}{2} \\ \frac{(\Delta t)^2 D_{e_R}}{2} & \mathbf{0_{3 \times 3}} & \Delta t D_{e_R} & \mathbf{0_{3 \times 3}} \\ \mathbf{0_{3 \times 3}} & \frac{(\Delta t)^2 D_{e_t}}{2} & \mathbf{0_{3 \times 3}} & \Delta t D_{e_t} \end{pmatrix}$$

其中  $\Delta t = t_k - t_{k-1}$ 。

#### 2.2 观测方程

相较于运动方程。我们的观测方程就变得比较简单了,因为我们所观测的参量中的一部分正 是我们所估计的参数。所以,我们有:

$$Z(t_k) = \begin{pmatrix} \mathbf{0_{6\times6}} & \mathbf{1_{6\times6}} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} X_1(t_k) \\ X_2(t_k) \end{pmatrix} + \Delta(t_k)$$

我们将其记为:

$$Z(t_k) = H(t_k)X(t_k) + \Delta(t_k)$$

其中,  $\Delta(t)$  为白噪声, 满足:

$$Cov(\Delta(t), \Delta(\tau)) = D_{\Delta}(t)\delta(t - \tau)$$

<sup>3</sup>其中三维与旋转有关,三维与平移有关。

#### 2.3 Kalman 滤波

基于上文, 我们有如下的公式:

#### 2.3.1 一步预测

$$\begin{cases} \hat{X}(t_k, t_{k-1}) = \Phi(t_k, t_{k-1}) \hat{X}(t_{k-1}) \\ D_{\hat{X}}(t_k, t_{k-1}) = \Phi(t_k, t_{k-1}) D_{\hat{X}}(t_{k-1}) \Phi(t_k, t_{k-1})^T \\ + D_w(t_{k-1}) \end{cases}$$

我们基于上一时刻  $t_{k-1}$  的状态量  $\hat{X}(t_{k-1})$ ,通过  $t_{k-1}$  到  $t_k$  的状态转移矩阵  $\Phi(t_k, t_{k-1})$ ,预测当前 时刻  $t_k$  的状态量  $\hat{X}(t_k, t_{k-1})$ ,并对给出当前预 测状态的方差矩阵  $D_{\hat{X}}(t_k, t_{k-1})$ 。

#### 2.3.2 二步更新

$$\begin{cases} K(t_k) = D_{\hat{X}}(t_k, t_{k-1})H(t_k)^T \\ (H(t_k)D_{\hat{X}}(t_k, t_{k-1})H(t_k)^T + D_{\Delta}(t_k))^{-1} \\ \hat{X}(t_k) = \hat{X}(t_k, t_{k-1}) \\ + K(t_k)(Z(t_k) - H(t_k)\hat{X}(t_{k-1})) \\ D_{\hat{X}}(t_k) = (I - H(t_k)K(t_k))D_{\hat{X}}(t_k, t_{k-1}) \end{cases}$$

我们基于当前预测状态的方差矩阵  $D_{\hat{X}}(t_k, t_{k-1})$  和观测矩阵  $H(t_k)$ 、观测方差矩阵  $D_{\Delta}(t_k)$ ,计算卡尔曼增益  $K(t_k)$ ,而后更新  $t_k$  时刻的状态量  $\hat{X}(t_k)$  和方差矩阵  $D_{\hat{X}}(t_k)$ 。