

多旋翼飞行器设计与控制 实践

第八讲 滤波器设计实验

全权 副教授 qq_buaa@buaa.edu.cn 自动化科学与电气工程学院 北京航空航天大学





大纲

- 1. 实验原理
- 2. 基础实验
- 3. 分析实验
- 4. 设计实验
- 5. 小结





□测量原理

三轴加速度计固连在多旋翼机体,其三轴与机体坐标系一致。因此,低频的俯仰角和滚转角观测量可以由加速度计测量值近似得到

$$\theta_{\rm m} = \arcsin\left(\frac{a_{x_{\rm b}{\rm m}}}{g}\right)$$
$$\phi_{\rm m} = -\arcsin\left(\frac{a_{y_{\rm b}{\rm m}}}{g\cos\theta_{\rm m}}\right)$$

其中^b
$$\mathbf{a}_{m} = [a_{x_{bm}} \ a_{y_{bm}} \ a_{z_{bm}}]^{T}$$
表示加速度计测量值。







□测量原理

同时还有两点需要注意:

- (1) 为了得到更加精确的角度信息, 需要消除加速度计的慢时变漂移。
- (2) 如果机体振动很大,则 a_{x_bm} , a_{y_bm} 将被噪声严重污染,这样将进一步影响角度 θ_m , ϕ_m 的估计。因此机体的减振很重要。另外姿态变化率 $\dot{\theta}$, $\dot{\phi}$, $\dot{\psi}$ 和角速度^bm有如下关系

$\left[\dot{\phi}\right]$	[1	$\tan\theta\sin\phi$	$\tan\theta\cos\phi$	$\left[\omega_{x_{b}} \right]$	由于多旋翼工作过程中, θ,φ很小可以转变为	$\left[\dot{\phi}\right]$		$\omega_{x_{b}}$
$\dot{\theta}$	= 0	$\cos\phi$	$-\sin\phi$	ω_{y_b}		$\dot{\theta}$	\approx	ω_{y_b}
$\left\lfloor \dot{\psi} \right\rfloor$	$\lfloor 0$	$\sin\phi/\cos\theta$	$\cos\phi/\cos\theta$	$\omega_{z_{b}}$		$\left[\dot{\psi}\right]$		$\mathcal{O}_{z_{\mathrm{b}}}$

由此可知,俯仰角和横滚角可以由加速度计测量得到,漂移小,但噪声大。另一方面,姿态角也可以通过角速度积分得到,噪声小,但是漂移大。





□线性互补滤波

下面我们着重以俯仰角为例,详细推导下线性互补滤波。俯仰角θ的拉氏变换可以表示为



为了估计俯仰角,以上式子的θ需要用传感器信息替代。







□线性互补滤波

下面我们着重以俯仰角为例,详细推导下线性互补滤波。俯仰角θ的拉氏变换可以表示为



为了估计俯仰角,以上式子的 θ 需要用传感器信息替代。

线性互补滤波的标准形式以传递函数方式表示为





□线性互补滤波

下面我们着重以俯仰角为例,详细推导下线性互补滤波。俯仰角θ的拉氏变换可以表示为



为了估计俯仰角,以上式子的θ需要用传感器信息替代。











□卡尔曼滤波

假设离散时间线性系统模型如下:

$$\mathbf{x}_{k} = \mathbf{\Phi}_{k,k-1}\mathbf{x}_{k-1} + \mathbf{u}_{k-1} + \mathbf{\Gamma}_{k,k-1}\mathbf{w}_{k-1}$$
$$\mathbf{z}_{k} = \mathbf{H}_{k}\mathbf{x}_{k} + \mathbf{v}_{k}$$

式中,过程噪声 \mathbf{w}_{k-1} 和观测噪声 \mathbf{v}_k 的统计特性为

自相关系数
$$\mathbf{R}_{ww}$$

互相关系数 \mathbf{R}_{wv}
系统噪声方差阵 $\mathbf{Q}_k \ge \mathbf{0}_{n \times n}$
观测噪声方差阵 $\mathbf{R}_k \ge \mathbf{0}_{m \times m}$ $\mathbf{E}(\mathbf{w}_{k-1}) = \mathbf{0}_{n \times 1}, \mathbf{E}(\mathbf{v}_k) = \mathbf{0}_{m \times 1}, \mathbf{R}_{wv}(k, j) = \mathbf{0}_{n \times m}$
 $\mathbf{R}_{ww}(k, j) = \mathbf{E}(\mathbf{w}_k \mathbf{w}_j^T) = \mathbf{Q}_k \delta_{kj} = \begin{cases} \mathbf{Q}_k, k = j \\ \mathbf{0}_{n \times n}, k \neq j \end{cases}$ 独立不相关
独立不相关Kronecker ô函数
 $\delta_{kj} = \begin{cases} 1, k = j \\ 0, k \neq j \end{cases}$ $\mathbf{R}_{vv}(k, j) = \mathbf{E}(\mathbf{v}_k \mathbf{v}_j^T) = \mathbf{R}_k \delta_{kj} = \begin{cases} \mathbf{R}_k, k = j \\ \mathbf{0}_{m \times m}, k \neq j \end{cases}$ 独立不相关





□卡尔曼滤波

假设线性离散系统模型如下:

$$\mathbf{x}_{k} = \mathbf{\Phi}_{k,k-1}\mathbf{x}_{k-1} + \mathbf{u}_{k-1} + \mathbf{\Gamma}_{k,k-1}\mathbf{w}_{k-1}$$
$$\mathbf{z}_{k} = \mathbf{H}_{k}\mathbf{x}_{k} + \mathbf{v}_{k}$$

初始状态 \mathbf{x}_0 的统计特性为还假设状态的初始值 $\mathbf{x}_0, \mathbf{u}_k = \mathbf{w}_{k-1}, \mathbf{v}_k, k \ge 1$,均不相关, $E(\mathbf{x}_0) = \hat{\mathbf{x}}_0, \operatorname{cov}(\mathbf{x}_0) = \mathbf{P}_0$ 并且噪声向量 $\mathbf{w}_{k-1} = \mathbf{v}_k$ 也不相关,即有:
 $\mathbf{R}_{\mathbf{xw}}(0,k) = E(\mathbf{x}_0 \mathbf{w}_k^T) = \mathbf{0}_{n \times n}$ 其中, \operatorname{cov}(·)表示协方差 $\mathbf{R}_{\mathbf{xv}}(0,k) = E(\mathbf{x}_0 \mathbf{v}_k^T) = \mathbf{0}_{n \times n}$ $\mathbf{R}_{\mathbf{uw}}(k,j) = E(\mathbf{u}_k \mathbf{w}_j^T) = \mathbf{0}_{n \times n}$







□卡尔曼滤波算法总结

 1. 步骤一: 过程模型
 2. 步骤二: 初始状态

 $\mathbf{x}_k = \Phi_{k-1} \mathbf{x}_{k-1} + \mathbf{u}_{k-1} + \Gamma_{k-1} \mathbf{w}_{k-1}, \mathbf{w}_k \sim \mathcal{N}(\mathbf{0}_{n \times 1}, \mathbf{Q}_k)$ $\hat{\mathbf{x}}_0 = E(\mathbf{x}_0)$

 观测模型
 $\mathbf{P}_0 = E[(\mathbf{x}_0 - E(\mathbf{x}_0))(\mathbf{x}_0 - E(\mathbf{x}_0))^T]$

$$\mathbf{z}_{k} = \mathbf{H}_{k}\mathbf{x}_{k} + \mathbf{v}_{k}, \, \mathbf{v}_{k} \sim \mathcal{N}\left(\mathbf{0}_{m \times 1}, \mathbf{R}_{k}\right)$$









□ 卡尔曼滤波算法总结

3. 步骤三: 当k = 0, 取 $P_{0|0} = P_0, \hat{x}_{0|0} = \hat{x}_0$ 4. 步骤四: k = k + 15. 步骤五: 状态估计预测 $x_k = \Phi_{k-1}x_{k-1} + u_{k-1}$ 6. 步骤六: 误差协方差预测 $P_{k|k-1} = \Phi_{k-1}P_{k-1|k-1}\Phi_{k-1}^T + \Gamma_{k-1}Q_{k-1}\Gamma_{k-1}^T$

- 7. 步骤七: 卡尔曼增益矩阵 $\mathbf{K}_{k} = \mathbf{P}_{k|k-1}\mathbf{H}_{k}^{\mathrm{T}} \left(\mathbf{H}_{k}\mathbf{P}_{k|k-1}\mathbf{H}_{k}^{\mathrm{T}} + \mathbf{R}_{k}\right)^{-1}$
- 8. 步骤八: 状态估计更新 $\hat{\mathbf{x}}_{k|k} = \hat{\mathbf{x}}_{k|k-1} + \mathbf{K}_{k} \left(\mathbf{z}_{k} - \hat{\mathbf{z}}_{k|k-1} \right)$ 其中, $\hat{\mathbf{z}}_{k|k-1} = \mathbf{H}_{k} \hat{\mathbf{x}}_{k|k-1}$
- 9. 步骤九:误差协方差更新 $P_{k|k} = (I_n - K_k H_k) P_{k|k-1}$

10. 步骤十: 返回步骤四







□ 卡尔曼滤波

(1) 卡尔曼滤波器在进行滤波器估计的同时还产生了误差协方差阵 P_{klk} 它可以用于表征估计精度, 同时也能用于传感器的健康评估。

(2) 一般来说,采样周期合理情况下,连续系统可观,离散化的系统也会可观。然而有时候采样 周期选择不当,系统可能失去可控性及可观性。因此原则上应该检查离散化系统的可观性。

(3) $\mathbf{H}_{k}\mathbf{P}_{k|k-1}\mathbf{H}_{k}^{\mathrm{T}} + \mathbf{R}_{k}$ 需要是非奇异的,否则 $\mathbf{K}_{k} = \mathbf{P}_{k|k-1}\mathbf{H}_{k}^{\mathrm{T}} \left(\mathbf{H}_{k}\mathbf{P}_{k|k-1}\mathbf{H}_{k}^{\mathrm{T}} + \mathbf{R}_{k}\right)^{-1}$ 无法实现。

(4) 如果 $(\Phi_{k,k-1}, \mathbf{H}_k)$ 不可观,那么卡尔曼滤波器仍然可以运行,只不过不可观的模态没有进行修正,只是递推罢了。极端情况 $\mathbf{H}_k = \mathbf{0}_{m \times n}$,那么 $\mathbf{K}_k = \mathbf{0}_{n \times m}$

$$\hat{\mathbf{x}}_{k|k} = \mathbf{\Phi}_{k,k-1} \hat{\mathbf{x}}_{k-1|k-1} + \mathbf{u}_{k-1}$$
$$\mathbf{P}_{k|k} = \mathbf{\Phi}_{k,k-1} \mathbf{P}_{k-1|k-1} \mathbf{\Phi}_{k,k-1}^{\mathrm{T}} + \mathbf{\Gamma}_{k,k-1} \mathbf{Q}_{k-1} \mathbf{\Gamma}_{k,k-1}^{\mathrm{T}}$$







□扩展卡尔曼滤波

扩展卡尔曼滤波器算法的主要思想是忽略高阶项,对非线性函数进行线 性化近似。通过对非线性函数的泰勒展开式进行一阶线性截断,从而将 非线性问题转化为线性问题。由于线性化过程带来额外误差,扩展卡尔 曼滤波器是一种次优滤波器。





□扩展卡尔曼滤波

考虑非线性离散化模型为:

$$\mathbf{x}_{k} = \mathbf{f} \left(\mathbf{x}_{k-1}, \mathbf{u}_{k-1}, \mathbf{w}_{k-1} \right)$$
$$\mathbf{z}_{k} = \mathbf{h} \left(\mathbf{x}_{k}, \mathbf{v}_{k} \right)$$

式中, W_{k-1} 是系统噪声, V_k 是观测噪声,他们是互不相关的零均值高斯白噪声。 且噪声方差阵分别为 Q_k 和 R_k 。







□扩展卡尔曼滤波









□扩展卡尔曼滤波算法总结

1. 步骤一: 过程模型
$$\mathbf{x}_{k} = \mathbf{f}(\mathbf{x}_{k-1}, \mathbf{u}_{k-1}, \mathbf{w}_{k-1}), \mathbf{w}_{k} \sim \mathcal{N}(\mathbf{0}_{n \times 1}, \mathbf{Q}_{k})$$

观测模型

$$\mathbf{z}_{k} = \mathbf{h}(\mathbf{x}_{k}, \mathbf{v}_{k}), \mathbf{v}_{k} \sim \mathcal{N}(\mathbf{0}_{m \times 1}, \mathbf{R}_{k})$$

2. 步骤二:初始状态

$$\hat{\mathbf{x}}_{0} = \mathbf{E}(\mathbf{x}_{0})$$
$$\mathbf{P}_{0} = \mathbf{E}\left[\left(\mathbf{x}_{0} - \mathbf{E}(\mathbf{x}_{0})\right)\left(\mathbf{x}_{0} - \mathbf{E}(\mathbf{x}_{0})\right)^{\mathrm{T}}\right]$$







□扩展卡尔曼滤波算法总结

- 3. 步骤三: 当k = 0, 取 $P_{0|0} = P_0, \hat{x}_{0|0} = \hat{x}_0$ 4. 步骤四: k = k + 15. 步骤五: 状态估计预测 $\hat{x}_{k|k-1} = f(\hat{x}_{k-1|k-1}, \mathbf{u}_{k-1}, \mathbf{0}_{n\times 1})$ 6. 步骤六: 误差协方差预测 $P_{k|k-1} = \Phi_{k-1}P_{k-1|k-1}\Phi_{k-1}^{T} + \Gamma_{k-1}Q_{k-1}\Gamma_{k-1}^{T}$
- 7. 步骤七:卡尔曼增益矩阵 $\mathbf{K}_{k} = \mathbf{P}_{k|k-1}\mathbf{H}_{k}^{\mathrm{T}} \left(\mathbf{H}_{k}\mathbf{P}_{k|k-1}\mathbf{H}_{k}^{\mathrm{T}} + \mathbf{R}_{k}\right)^{-1}$
- 8. 步骤八: 状态估计更新 $\hat{\mathbf{x}}_{k|k} = \hat{\mathbf{x}}_{k|k-1} + \mathbf{K}_{k} \left(\mathbf{z}_{k} - \hat{\mathbf{z}}_{k|k-1} \right)$ 其中, $\hat{\mathbf{z}}_{k|k-1} = \mathbf{H}_{k} \hat{\mathbf{x}}_{k|k-1}$
- 9. 步骤九:误差协方差更新 $P_{k|k} = (I_n - K_k H_k) P_{k|k-1}$

10. 步骤十: 返回步骤四





以上原理可以详细参考"Quan Quan. Introduction to Multicopter Design and Control. Springer, Singapore, 2017"或者"全权著. 杜光勋, 赵峙尧, 戴训华, 任锦瑞, 邓恒译. 《多旋翼飞行器设计与控制》, 电子 工业出版社, 2018."的第8-9章。





□ 实验目标

■ 已知

- (1) 硬件: Pixhawk自驾仪系统;
- (2) 软件: MATLAB 2017b或以上版本, PSP工具箱, 实验指导包 "e4.1";
 (下载地址: <u>https://rflysim.com/course</u>)
- (3) 在数据方面,若没有硬件,可以直接使用实验指导包"e4.1"中的数据。

■ 目标

利用数据采集模型和Pixhawk自驾仪采集加速度计和陀螺仪数据,按步骤完成互补滤波, 处理所得数据并绘制相关姿态角数据图;与原数据解算的姿态角和Pixhawk自驾仪自带滤波 器解算出的数据进行比较,以理解互补滤波器的优点。







(1) 步骤一:获取加速度计、陀螺仪以

及三个姿态角的数据

1) 硬件连接。将遥控器接收 机和Pixhawk自驾仪连接好。

如右图所示。



图. 硬件系统连接





□ 滤波步骤

(1) 步骤一:获取加速度计、陀螺仪以及三个姿态角的数据 2) 打开数据采集模型。

打开"log_data.slx" 文件,如右图。 该文件使用PSP工具箱的模块搭建,可以 读取加速度、角速度、时间戳和飞控自 带算法解算出的姿态角数据。我们可以 使用遥控器控制开始写入数据以及停止 写入数据,最终将数据存储到Pixhawk自 驾仪的SD中。







- (1) 步骤一: 获取加速度计、陀螺仪以及三个姿态角的数据
 - 3) 编译并下载文件"log_data.slx"到Pixhawk 中。







(1) 步骤一: 获取加速度计、陀螺仪以及三个姿态角的数据

- 4) 采集数据。Pixhawk自驾仪的LED 指示灯变红意味着PX4 软件没有正常工作。因此,在连接好遥控器接收机和Pixhawk 自驾仪后,等待一会,直到自驾仪的指示灯变绿(如果自驾仪的指示灯没有变绿,请重新拔插自驾仪)。准备就绪后,将遥控器CH5 拨到最顶部,开始采集数据。手动转动自驾仪,在数据采集完成后将遥控器CH5 拨到最底部停止写数据到SD卡。
- 5) 读取数据。将SD 卡取出,使用读卡器将文件"e4_A.bin"复制到实验代码目录"e4\e4.1"下。使用 函数

[datapoints, numpoints] = px4_read_binary_file('e4_A.bin')

解码数据,数据保存在"datapoints"中,数据个数保存在"numpoints"中。







□ 滤波步骤

(2)步骤二:设计互补滤波器 5 五补滤波器可参考 "Attitude_cf.m" 文件,如 方表所示。其中, "theta_am"和 "phi_am"分别代表由加速度计计算出的俯仰角和滚转角; theta_cf"和 "phi_cf"分别代表由互补滤波计算 			
1	function [phi_cf, theta_cf] = Attitude_cf(dt, z, phi_cf_k, theta_cf_k, tao)	18 19 20	
2	%函数描述:	20	
3	% 互补滤波姿态结算。		
4	%输入:	22	
5	% dt: 时间间隔,单位: s		

5 % dt:时间间隔,平位: s
6 % z: 三轴角陀螺仪和三轴加速度计测量值, [gx, gy, gz, ax, ay, az]',

7	% 单位: rad/s, m/s2
	% phi cf k, theta cf k: 上一时刻的角度值, 单位: rad
8	% tao: 滤波器系数
9	%输出:
10	% phi_cf, theta_cf: 解算的姿态角,单位: rad
11	
12	gx = z(1); gy = z(2);
13	ax = z(4); ay = z(5); az = z(6);
14	
15	%使用加速度计测量值计算姿态角
16	$\mathbf{g} = \mathbf{sqrt}(\mathbf{ax^*ax} + \mathbf{ay^*ay} + \mathbf{az^*az});$
17	theta_am = asin(ax/g);
18	phi_am = -asin(ay/(g*cos(theta_am)));
19	
20	%互补滤波
21	theta_cf = tao/(tao + dt)*(theta_cf_k + gy*dt) + dt/(tao +
	dt)*theta_am;
22	phi_cf = tao/(tao + dt)*(phi_cf_k + gx*dt) + dt/(tao +
	dt)*phi_am;
23	end





□ 滤波步骤

(3) 步骤三:分析滤波效果

 这里已经采集好了两份传感器数据,其中"e4_A.bin"为手动转动Pixhawk自 驾仪时采集的数据,"logdata.mat"为飞行器在实际飞行过程中采集的数据。
 运行"Attitude_estimator0.m"文件,即可看到使用陀螺仪积分得到的姿态 角对应"gyro"、直接使用加速度计数据计算的姿态角对应"acc"、使用互补 滤波解算的姿态角对应"cf"和PX4自带算法解算的姿态角对应"px4"。





□ 实验步骤



可以得到结论:1)直接 对陀螺仪测量的角速度 进行积分得到的姿态角 有很大的累积误差,并 且还有可能发散:2)根 据来自加速度计的原始 数据, 计算得到的姿态 角不会发散, 但噪声最 大且有明显的尖峰, 尤 其是使用实际飞行中的 数据时:3)使用互补滤 波器估计的姿态角是平 滑的并且没有累积误差。

图. 互补滤波器实验结果







□ 实验目标 ■已知

基础实验采集的数据,实验指导包"e4.2"(下载地址: <u>https://rflysim.com/course</u>);

■ 目标

基于基础实验,将互补滤波器

 $\hat{\theta}(k) = \frac{\tau}{\tau + T_s} (\hat{\theta}(k-1) + T_s \omega_{y_b m}(k)) + \frac{T_s}{\tau + T_s} \theta_m(k)$ 的参数 τ 值进行改变,对所给数据进行滤波,分析滤波器参数对滤波效

果的影响。







□ 实验分析		
新建一个m文件,修改式 $\hat{\theta}(k) = \frac{\tau}{\tau + T_s} (\hat{\theta}(k-1) + T_s \omega_{y_b m}(k)) + \frac{T_s}{\tau + T_s} \theta_m(k)$ 里面的 τ 值,对比不同参数下滤波效果,如右表所示, 在MATLAB中运行"Attitude_cf_tao.m",执行文件得 到 τ 分别为0.01,0.1,1时的滤波效果。	10 11 12 13 14 15 16 17 18 19	theta_cf = zeros(1, n); %互补滤波得到的滚转角(对应theta) phi_cf = zeros(1, n); %互补滤波得到的俯仰角(对应phi) tao = 0.001; for i = 1 : 3 tao = tao*10; for k = 2 : n g = sqrt(ax(k)*ax(k) + ay(k)*ay(k) + az(k)*az(k)); theta_am = asin(ax(k)/g); phi_am = -asin(ay(k)/(g*cos(theta_am)));
%参数tao对滤波效果的影响 clear; load logdata n = length(ax); %采集数据个数 Ts = zeros(1,n); %时间间隔 Ts(1) = 0.004; for k =1:n-1 Ts(k+1) = (timestamp(k + 1) - timestamp(k))*0.000001; end	20 21 22 23 24	<pre>theta_cf(i, k) = tao/(tao + Ts(k))*(theta_cf(i, k - 1) + gy(k)*Ts(k)) + Ts(k)/(tao + Ts(k))*theta_am; phi_cf(i,k) = tao/(tao + Ts(k))*(phi_cf(i, k- 1) + gx(k)*Ts(k)) + Ts(k)/(tao + Ts(k))*phi_am; end end</pre>







□ 分析步骤



图. 参数 *T* 对互补滤波的影响

可以看到参数T越大,对高频噪声的滤波作用越明显。当T很大时

$$\frac{\tau}{\tau+T_s} \approx 1, \frac{T_s}{\tau+T_s} \approx 0$$

互补滤波器变为

$$\begin{cases} \hat{\theta}(k) \approx \hat{\theta}(k-1) + T_s \omega_{y_b m}(k) \\ \hat{\phi}(k) \approx \hat{\phi}(k-1) + T_s \omega_{x_b m}(k) \end{cases}$$

相当于加速度计不起作用,只使用陀螺仪的积分值。因此,要合理选择参数7的值。







(1) 硬件: Pixhawk自驾仪系统;

(2) 软件: MATLAB 2017b或以上版本, PSP工具箱, 实验指导包"e4.3"(下载地址: <u>https://rflysim.com/course</u>);

(3) 在数据方面, 若没有硬件, 可以直接使用实验指导包 "e4.3" 中的数据 "logdata.mat"。

■ 目标

理解卡尔曼滤波原理,并设计卡尔曼滤波器实现滤波器功能。进一步,处理加速度和角速 度数据,并绘制出相关姿态角数据图,与原数据解算的姿态角和Pixhawk自驾仪自带滤波器解 算出的数据作比较,以加深对卡尔曼滤波器的理解。





□ 实验设计

(1) 步骤一:用于姿态估计的卡尔曼滤波器



进一步,考虑陀螺仪的漂移和噪声,滤波器的过程模型可以表示为



其中 $\mathbf{n}_a \in \mathbb{R}^3$ 是噪声。





(2) 步骤二: 卡尔曼滤波器设计

为了在计算机上运行卡尔曼滤波器,使用一阶差分对前述式子进行离散化得

■ 过程模型

$$\begin{bmatrix} \mathbf{b}_{g,k} \\ \mathbf{x}_{k} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{b}_{g,k-1} + \mathbf{w}_{b_{g},k-1}T_{s} \\ (\mathbf{I}_{3} - [{}^{b}\boldsymbol{\omega}_{m,k} - \mathbf{b}_{g,k-1} - \mathbf{w}_{g,k-1}]_{\times}T_{s})\mathbf{x}_{k-1} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{b}_{g,k-1} \\ (\mathbf{I} - [{}^{b}\boldsymbol{\omega}_{m,k} - \mathbf{b}_{g,k-1}]_{\times}T)\mathbf{x}_{k-1} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} \mathbf{w}_{b_{g},k-1}T_{s} \\ [\mathbf{w}_{g,k-1}]_{\times}T_{s})\mathbf{x}_{k-1} \end{bmatrix}$$



^b
$$\mathbf{a}_{m,k} = \begin{bmatrix} \mathbf{0} & -g\mathbf{I}_3 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \mathbf{b}_{g,k} \\ \mathbf{x}_k \end{bmatrix} + \mathbf{n}_{a,k}$$







(2) 步骤二: 卡尔曼滤波器设计

对过程模型使用泰勒级数展开,就可以进一步得到卡尔曼滤波器所需要的信息:

转态转移阵
$$\Phi_{k-1} = \begin{bmatrix} \mathbf{I}_3 & \mathbf{0} \\ -[\mathbf{X}_{k-1}]_{\times}T_s & (\mathbf{I}_3 - [{}^{b}\boldsymbol{\omega}_{m,k} - \mathbf{b}_{g,k-1}]_{\times}T_s) \end{bmatrix}$$

噪声驱动阵
$$\Gamma_{k-1} = \begin{bmatrix} T_s * \mathbf{I}_3 & \mathbf{0} \\ \mathbf{0} & -[\mathbf{x}_{k-1}]_{\times} T_s \end{bmatrix}$$

量测阵 $\mathbf{H}_{k} = [\mathbf{0} - g\mathbf{I}_{3}]$







- (3) 步骤三:卡尔曼滤波步骤
 - 1) 状态估计预测

$$\begin{bmatrix} \mathbf{b}_{g,k} \\ \mathbf{x}_{k} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{b}_{g,k-1} \\ (\mathbf{I}_{3} - [\mathbf{b} \mathbf{\omega}_{m,k} - \mathbf{b}_{g,k-1}]_{\times} T_{s}) \mathbf{x}_{k-1} \end{bmatrix}$$

计算状态转移矩阵和噪声驱动矩阵

$$\boldsymbol{\Phi}_{k-1} = \begin{bmatrix} \mathbf{I}_{3} & \mathbf{0}_{3\times3} \\ -\left[\mathbf{x}_{k-1}\right]_{\times}T_{s} & (\mathbf{I}_{3} - \left[{}^{b}\boldsymbol{\omega}_{m,k} - \mathbf{b}_{g,k-1}\right]_{\times}T_{s}) \end{bmatrix}$$
$$\boldsymbol{\Gamma}_{k-1} = \begin{bmatrix} T_{s}\mathbf{I}_{3} & \mathbf{0}_{3\times3} \\ \mathbf{0}_{3\times3} & -\left[\mathbf{x}_{k-1}\right]_{\times}T_{s} \end{bmatrix}$$

其中, $\omega_{m,k}$ 为当前陀螺仪测量值, X_{k-1} 为上一时刻的状态估计值。







- (3) 步骤三:卡尔曼滤波步骤
- 2) 协方差预测

 $\mathbf{P}_{k|k-1} = \mathbf{\Phi}_{k-1} \mathbf{P}_{k-1|k-1} \mathbf{\Phi}_{k-1}^{\mathrm{T}} + \mathbf{\Gamma}_{k-1} \mathbf{Q}_{k-1} \mathbf{\Gamma}_{k-1}^{\mathrm{T}}$

其中 \mathbf{Q}_{k-1} 为系统噪声方差。

3) 卡尔曼增益矩阵

$$\mathbf{K}_{k} = \mathbf{P}_{k|k-1} \mathbf{H}_{k}^{\mathrm{T}} (\mathbf{H}_{k} \mathbf{P}_{k|k-1} \mathbf{H}_{k}^{\mathrm{T}} + \mathbf{R}_{k})^{-1}$$

其中 \mathbf{R}_k 为观测噪声方差。







- (3) 步骤三:卡尔曼滤波步骤
- 4) 状态更新估计

$$\begin{bmatrix} \mathbf{b}_{g,k} \\ \mathbf{x}_{k} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \mathbf{b}_{g,k-1} \\ \mathbf{x}_{k-1} \end{bmatrix} + \mathbf{K}_{k} \begin{pmatrix} \mathbf{z}_{k} - \mathbf{H}_{k} \begin{bmatrix} \mathbf{b}_{g,k-1} \\ \mathbf{x}_{k-1} \end{bmatrix} \end{pmatrix}$$

其中 \mathbf{Z}_k 为加速度计测量值。

5) 误差协方差更新

$$\mathbf{P}_{k|k} = (\mathbf{I} - \mathbf{K}_k \mathbf{H}_k) \mathbf{P}_{k|k-1}$$







	□ 设计步骤 卡尔曼滤波器实现见文件 "Attitude_ekf.m",其 主要部分如下表	17 18 19 20 21	g = norm(a_m,2); %重力加速度 % w_x_=[0,-(wz-bzg, wy-byg; % wz-bzg, 0,-(wx-bxg); % -(wy-byg), wx-bxg, 0]; w_x_ = [0, -(w_m(3) - x_aposteriori_k(3)), w_m(2) -x_aposteriori_k(2);
1	function [x_aposteriori, P_aposteriori, roll, pitch] =	22 23	$w_m(3) - x_aposteriori_k(3), 0, -(w_m(1) - x_aposteriori_k(1));$ -(w_m(2) - x_aposteriori_k(2)), w_m(1) - x_aposteriori_k(1), 01:
	Attitude_ekf(dt, z, q, r, x_aposteriori_k, P_aposteriori_k)	24	$((-m(2) \times \mu)) = (-m(2)), ((-m(1) \times \mu)) = (-m(1)), (-m(1)) = (-m(1)), (-m(1)) = (-m(1)), (-m(1)) = (-m(1)$
2	%函数描述:	25	$bCn = eye(3, 3) - w_x_*dt;$
3	% 状态估计的拓展卞尔更滤波万法	26	
4	%0 御人: 0/ dt. 更 共 目 扣	27	%预测
5 6	70 ul: 文別 / 円	28	%更新先验状态矩阵
0 7	/0 Z. 例里值 0% α·系统噪声 ™测昌噪声	29	x_apriori = zeros(1, 6);
8	% y anosteriori k·上一时刻的状态估计	30	x_apriori(1:3) = x_aposteriori_k(1:3); %角速度漂移
9	% P aposteriori k: 上一时刻估计协方差	31	x_apriori(4:6) = bCn*x_aposteriori_k(4:6); %加速度归一化值
10	%输出:	$\begin{vmatrix} 32\\ 22 \end{vmatrix}$	0/ [v]v
11	% x aposteriori: 当前时刻的状态估计	30	$\sqrt{0}$ x anosteriori k x = [0 -x anosteriori k(6) x anosteriori k(5).
12	% P_aposteriori: 当前时刻的估计协方差	35	x anosteriori $k(6)$, 0, -x anosteriori $k(4)$:
13	% roll, pitch: 欧拉角, 单位: rad	36	-x aposteriori $k(5)$, x aposteriori $k(4)$, 01:
14		37	%更新状态转移矩阵
15	w_m = z(1:3); %角速度测量值	38	PHI = [eye(3, 3), zeros(3, 3);
16	a_m = z(4:6); %加速度测量值	39	-x_aposteriori_k_x*dt, bCn];







39	GAMMA = [eye(3, 3)*dt, zeros(3, 3); % 噪声驱动阵
40	zeros(3, 3), -x aposteriori k x*dt];
41	
42	Q = [eye(3, 3)*q(1), zeros(3, 3);
43	zeros(3, 3), eye(3, 3)*q(2)];
44	% 预测误差协方差矩阵
45	P_apriori = PHI*P_aposteriori_k*PHI' + GAMMA*Q*GAMMA';
46	%更新
47	R = eye(3, 3)*r(1);
48	$H_k = [zeros(3, 3), -g^*eye(3, 3)];$
49	%卡尔曼增益
50	K_k = (P_apriori*H_k')/(H_k*P_apriori*H_k' + R);
51	% 状态估计矩阵
52	x_aposteriori = x_apriori' + K_k*(a_m - H_k*x_apriori');
53	%估计误差协方差
54	P_aposteriori = (eye(6, 6) - K_k*H_k)*P_apriori;
55	% 计算滚转角和俯仰角,分别对应roll,pitch
56	k = x_aposteriori(4 : 6) /norm(x_aposteriori(4 : 6), 2);
57	
58	roll = atan2(k(2), k(3)); % 滚转角
59	pitch = -asin(k(1)); % 俯仰角
60	end







(1) 步骤一: 算法仿真及验证

运行"e4.3"中文件"Attitude_estimator.m"即可得到如下图所示的滤波结果及对比图。







设计实验^{文件}"Attitude_estimator.m"主函数如下表所示

1clear;2load logdata n = length(ax); % \mathcal{K} 集数据个数3Ts = zeros(1,n); % 时间间隔4Ts(1) =0.004;5for k = 1 : n-17Ts(k+1) = (timestamp(k + 1) - timestamp(k))*0.000001;8end9theta_am = zeros(1, n); % Dr 速度计算的滚转角 (theta)10theta_am = zeros(1, n); % Dr 速度计算的滚转角 (theta)11phi_am = zeros(1, n); % Dr 速度计算的滚转角 (theta)12theta_gm = zeros(1, n); % Dr 速度计算的滚转角 (theta)13phi_gm = zeros(1, n); % Dr 速度(\mathcal{K}) % \mathcal{L} 14theta_cf = zeros(1, n); % \mathcal{L} 港速波得到的滚转角 (theta)15reid = zeros(1, n); % \mathcal{L} 港速波得到的滚转角 (theta)14theta_cf = zeros(1, n); % \mathcal{L} 港速波得到的滚转角 (theta)15reid = zeros(1, n); % \mathcal{L} 港速波得到的滚转角 (theta)	0 X0 (k)*az(k)); m(k))));
2load logdata n = length(ax); % \Re \$\$ \$\$ \$\$ \$\$ \$\$ \$\$ \$\$ \$\$ \$\$ \$\$ \$\$ \$\$ \$\$	X0 (k)*az(k)); m(k))));
3Ts = zeros(1,n); % 时间间隔 Ts(1) =0.004;264Ts(1) =0.004;566for k = 1 : n-1 Ts(k+1) = (timestamp(k+1) - timestamp(k))*0.000001; end7Ts(k+1) = (timestamp(k+1) - timestamp(k))*0.000001; end91010theta_am = zeros(1, n); % m 速度计算的滚转角 (theta) phi_am = zeros(1, n); % m 速度计算的俯仰角 (phi) theta_gm = zeros(1, n); % m 速度计算的俯仰角 (phi) theta_gm = zeros(1, n); % 应 感 就得到的滚转角 (theta)13phi_gm = zeros(1, n); % 应 感 就得到的滚转角 (theta) theta_cf = zeros(1, n); % E 动 透 波 很和分的俯仰角 (phi)14theta_cf = zeros(1, n); % D 重补滤波得到的滚转角 (theta) theta_cf = zeros(1, n); % D 重补滤波得到的滚转角 (theta)15rbit of = mureo(1, n); % D 重补滤波得到的滚转角 (theta) theta_cf = zeros(1, n); % D 重补滤波得到的滚转角 (theta)	(k)*az(k)); m(k))));
4 $Ts(1) =0.004;$ 27for k = 2 : n56for k = 1 : n-128%使用加速度计数据计算欧拉角7 $Ts(k+1) = (timestamp(k+1) - timestamp(k))*0.000001;$ 29g = sqrt(ax(k)*ax(k) + ay(k)*ay(k) + az(k)*ay(k) + az(k)*ay(k	(k)*az(k)); m(k))));
5for $k = 1 : n-1$ 28%使用加速度计数据计算欧拉角7Ts(k+1) = (timestamp(k+1) - timestamp(k))*0.000001;g = sqrt(ax(k)*ax(k) + ay(k)*ay(k) + az(k))*and the second s	(k)*az(k)); m(k))));
6for $k = 1 : n-1$ Ts(k+1) = (timestamp(k + 1) - timestamp(k))*0.000001; end29 $g = sqrt(ax(k)*ax(k) + ay(k)*ay(k) + az(k) + az(k)*ay(k) + az(k) + az(k)*ay(k) + az(k) + az(k)*ay(k) + az(k) + az(k$	(k)*az(k)); m(k))));
7 $Ts(k+1) = (timestamp(k+1) - timestamp(k))*0.000001;$ end30 $theta_am(k) = asin(ax(k)/g);$ $phi_am(k) = -asin(ay(k)/(g*cos(theta_ange))910theta_am = zeros(1, n);phi_am = zeros(1, n);$	m(k))));
 8 end 9 bi_am(k) = -asin(ay(k)/(g*cos(theta_anget)) 10 theta_am = zeros(1, n); %加速度计算的滚转角(theta) 11 phi_am = zeros(1, n); %加速度计算的俯仰角(phi) 12 theta_gm = zeros(1, n); %陀螺仪积分的滚转角(theta) 13 phi_gm = zeros(1, n); %陀螺仪积分的俯仰角(phi) 14 theta_cf = zeros(1, n); % 互补滤波得到的滚转角(theta) 15 phi_gm = xeros(1, n); % 互补滤波得到的滚转角(theta) 	m(k))));
 9 10 theta_am = zeros(1, n); %加速度计算的滚转角(theta) 11 phi_am = zeros(1, n); %加速度计算的俯仰角(phi) 12 theta_gm = zeros(1, n); %陀螺仪积分的滚转角(theta) 13 phi_gm = zeros(1, n); %陀螺仪积分的滚转角(theta) 14 theta_cf = zeros(1, n); % 互补滤波得到的滚转角(theta) 15 phi_af = zeros(1, n); % 工具的俯仰角(phi) 	
10theta_am = zeros(1, n); %加速度计算的滚转角(theta)33theta_gm(k) = theta_gm(k - 1) + gy(k)*'11phi_am = zeros(1, n); %加速度计算的俯仰角(phi)34phi_gm(k) = phi_gm(k - 1) + gx(k)*Ts(k)12theta_gm = zeros(1, n); %陀螺仪积分的滚转角(theta)34 $9hi_gm(k) = phi_gm(k - 1) + gx(k)*Ts(k)$ 13phi_gm = zeros(1, n); %陀螺仪积分的液转角(theta)36 $z = [gx(k), gy(k), gz(k), ax(k), ay(k), az(k), ax(k), ay(k), ax(k),$	
11phi_am = zeros(1, n); %加速度计算的俯仰角 (phi)34phi_gm(k) = phi_gm(k - 1) + gx(k)*Ts(k)12theta_gm = zeros(1, n); %陀螺仪积分的滚转角 (theta)34 $phi_gm(k) = phi_gm(k - 1) + gx(k)*Ts(k)$ 13phi_gm = zeros(1, n); %陀螺仪积分的俯仰角 (phi)36 $z = [gx(k), gy(k), gz(k), ax(k), ay(k), az(k), az(k), ax(k), ay(k), ay(k), ax(k), ay(k), ay(k), ax(k), ay(k), a$	Ts(k);
12 theta_gm = zeros(1, n); % 陀螺仪积分的滚转角(theta) 13 phi_gm = zeros(1, n); % 陀螺仪积分的俯仰角(phi) 14 theta_cf = zeros(1, n); % 互补滤波得到的滚转角(theta) 15 phi_ef = zeros(1, n); % 互补滤波得到的滚转角(theta)	<);
13 phi_gm = zeros(1, n); % 陀螺仪积分的俯仰角 (phi) 14 theta_cf = zeros(1, n); % 互补滤波得到的滚转角 (theta) 15 phi_ef = zeros(1, n); % 互补滤波得到的滚转角 (theta) 15 phi_ef = zeros(1, n); % 互补滤波得到的滚转角 (theta)	
14 theta_cf = zeros(1, n); %互补滤波得到的滚转角(theta) 15 phi of = zeros(1, n); %互补滤波得到的滚转角(theta) 15 phi of = zeros(1, n); %互补滤波得到的滚转角(theta)	k)];
15 Inh; of - rouge(1 n), 0/ 万礼法法没到的侦伽岛nh; (nh;)	's(k), z', phi_cf(k - 1),
15 [pm_ci - zeros(1, n); % 互补愿波得到的/府仲角pm (pm) [] [theta_cf(k - 1), tao);	
16 phi_ekf = zeros(1, n); 38 [x_aposteriori(1 : 6, k), P_aposteriori(1	: 6, 1 : 6, k), phi_ekf(k),
17 $ $ theta_ekf = zeros(1, n); theta_ekf(k)] = Attitude_ekf(Ts(k), z', w,	v, x_aposteriori(1 : 6, k - 1),
18 39 P_aposteriori(1 : 6, 1 : 6, k - 1));	
19 $ tao = 0.3;$ 40 end	
20 $ w = [0.08, 0.01];$ %系统噪声 $ 41 t = timestamp*0.000001;$	
21 v = 50; %测量噪声 42 rad2deg = 180/pi;	







□ 实验步骤

(2) 步骤二:硬件在环仿真模型

根据互补滤波和卡尔曼滤波算法, 设计Simuink 模型"ekf_cf.slx"模型, 如右图。该模型同时运行互补滤波算法 和卡尔曼滤波算法,并将得到的结果存 储在SD卡中。









□ 实验步骤

(3) 步骤三:硬件连接

按照右图连接遥控器接 收机和Pixhawk自驾仪。











(4) 步骤四:代码编译及下载

将处理器在环仿真模型编译并下载文件到Pixhawk自驾仪中。这样就可以在Pixhawk 自驾仪中运行本实验所设计的滤波程序。

(5) 步骤五:采集数据

Pixhawk自驾仪的LED指示灯变红意味着PX4 软件没有正常工作。因此,在连接好 遥控器接收机和Pixhawk自驾仪后,等待一会直到自驾仪的指示灯变绿(如果自驾仪的 指示灯没有变绿,请重新拔插自驾仪)。准备就绪后,将遥控器CH5拨到最顶部(程序 变量ch5>1500,最远离使用者的档位),手动晃动自驾仪,数据采集完成后将遥控器 CH5拨到最底部(最靠近使用者的档位)停止写数据到SD卡。







□ 实验步骤

(6) 步骤六: 读取数据

将SD 卡取出,使用读卡器读文件"ekfl_A.bin" 复制到实验代码目录"e4\e4.3"下。

(7) 步骤七: 绘制数据图形

运行 "plot_filter.m" 文件, 即可得到右图。

可以看到前半部分缓慢旋转飞控,互补滤波,卡尔 曼滤波以及PX4自带的滤波算法效果相近;当后半阶段 快速旋转自驾仪还带有抖动时,互补滤波效果明显要 差一点,而卡尔曼滤波和PX4 自带滤波算法效果相近。







小结

(1)为得到准确的姿态角数据,使用互补滤波算法对陀螺仪和加速度计的数据进行融合。 这种算法相当于对陀螺仪数据做高通滤波,而对加速度计数据做低通滤波。这样可以有效 消除陀螺仪和加速度计的测量噪声,将两者数据进行互补。

(2) 互补滤波算法中对陀螺仪和加速度计数据的使用是通过参数τ来控制的,改变τ值大小会 影响互补滤波效果。当τ值很大时,加速度计所起的作用很小,主要使用陀螺仪的值,而 当τ值很小时,陀螺仪所起的作用很小,主要使用加速度计的值。

(3)设计出卡尔曼滤波器,建立过程模型和观测模型。实验结果表明,卡尔曼滤波器的滤波效果要比互补滤波好,另一方面与Pixhawk自驾仪中自带的滤波算法比较接近。

如有疑问,请到https://rflysim.com查询更多信息。







- 本课程的所有课件、视频和源码将会发布在官方网站: <u>https://rflysim.com/zh</u>
- 更详细的内容可以参考我们的教材:全权,戴训华,王帅著.《多旋翼飞行器设计 与控制实践》.北京:电子工业出版社.2020
- · 扫二维码关注可靠飞行控制研究组公众号 buaarfly (文章、资讯等)
- · 多旋翼控制实践课程交流QQ群: 951534390 (答疑、资料分享等)
- 如果遇到任何问题,也可以在我们的Github页面查找答案或提问

https://github.com/RflySim/RflyExpCode/issues

• 针对无人机/无人车的视觉/集群/AI等顶层控制算法的快速开发与 · 验证, RflySim同时推出了高级版平台和课程,请访问我们的网站了解更多

https://rflysim.com/zh/4_Pro/Advanced.html

• 我们的官方联系邮箱是: <u>rflysim@163.com</u>









感谢控制组同学



王帅



宁俊清

为本节课程准备做出的贡献





谢谢!

