文章编号:1671-4598(2020)12-0053-04 DOI:10.16526/j.cnki.11-4762/tp.2020.12.011 中图分类号:TP24 文献标识码:A

# 基于卡尔曼滤波的两轮平衡姿态检测系统设计

### 贾 勇,陈瞪飞

(新疆工程学院信息工程学院,乌鲁木齐 830023)

摘要:针对传统两轮平衡检测系统易受噪声等环境因素影响,导致测量产生误差的现象,提出基于卡尔曼滤波的两轮平衡系 统设计;选择 SCA610-CA1H1G 型号姿态传感器,以 MEMS 技术为基础设计姿态传感器结构,具备可选择的多种数据输出模 式;选取 36 V电源将 3 个 12 V 12 AH 的铅酸电池利用串联在一起,为系统提供充足电源;设计主控芯片 Pentium II/III/4 系列 CPU,将它的状态信息描述和对外输出;设计基于卡尔曼滤波的去噪流程,构建误差修正模型,通过四元数转旋转矩阵转移到当 前设备坐标系上处理,由此获取姿态矩阵从本体坐标系旋转到另一个坐标系的过程,对测量数值进行归一化处理,可得到无量纲 标量;使用定时采样三阶逼近法,更新四元数,完成姿态检测;由实验结果可知,无论是在 0~15 dB 噪声环境,还是 15~30 dB 噪声环境下,系统监测精准度最高为 92%,为汽车、航天领域提供设备支持。

关键词:卡尔兹曼滤波;两轮平衡;姿态检测;传感器

## Design of Two—wheel Balance Attitude Detection System Based on Kalman Filter

#### Jia Yong, Chen Xiaofei

(Department of Information Engineering, Xinjiang Institute of Engineering, Urumqi 830023, China)

Abstract: Aiming at the phenomenon that the traditional two wheel balance detection system is easy to be affected by environmental factors such as noise, resulting in measurement error, a two wheel balance system design based on Kalman filter is proposed. Sca610-calh1g attitude sensor is selected and the structure of attitude sensor is designed based on MEMS technology. It has a variety of optional data output modes. Three 12 V 12 AH lead-acid batteries were connected in series with 36 V power supply to provide sufficient power for the system. The main control chip Pentium II/III/4 Series CPU is designed, and its state information is described and output. The denoising process based on Kalman filter is designed, and the error correction model is constructed. The quaternion rotation matrix is transferred to the current equipment coordinate system for processing. The process of the attitude matrix rotation from the body coordinate system to another coordinate system is obtained. The measured values are normalized and the dimensionless scalar is obtained. The quaternion is updated and the attitude detection is completed by using the timing sampling third-order approximation method. According to the experimental results, the highest monitoring accuracy of the system is 92% in  $0 \sim 15$  dB noise environment or  $15 \sim 30$  dB noise environment, which provides equipment support for automobile and aerospace fields.

Keywords: Kaltzmann filter; two-wheel balance; attitude detection; sensor

#### 0 引言

两轮平衡系统是一种自然稳定性差、非线性、欠驱动 的系统,以两轮平衡车为例,若想维持车体的稳定性和平 衡度,务必确保车身的重心和车轮的重心一直保持在同一 个轴线上面<sup>[1]</sup>。在车体的平衡控制阶段,姿态传感器需要 把检测所得的车体倾角信号发送到控制器当中,通过相关 计算得到控制量对左右电机进行驱动的控制力矩,进而对 两轮平衡车的右轮的运动速度与方向进行调节,能够让两 轮平衡车车轮沿着倾斜的方向运动,进而达到让两轮平衡 车恢复到直立状态的目的<sup>[2]</sup>。然而,传统的互补滤波融合 算法下的检测控制借助的是传统的惯性传感器,因为惯性 传感器自身具备的固有特性,导致检测过程中,传感器会

**收稿日期:**2020-10-27; 修回日期:2020-11-09。

**作者简介:** 贾 勇(1981-),男,安徽宿州人,硕士,讲师,主要从 事物联网方向的研究。 被温度和噪声等因素进行干扰,使得传感器发生某种程度 的偏移现象,这就会使得车体姿态检测过程很难对真实的 姿态角度进行检测,所以在两轮平衡姿态的检测当中,需 要借助多传感器信号的信息融合,对最佳姿态角度进行检 测<sup>[3]</sup>。在得到传感器检测出的相关数据之后,传统方式是 利用互补滤波算法对传感器检测的数据进行融合,然而这 种算法的置信度的设置比较固定,在动态的条件下,融合 效果差,融合精度低,进而导致检测效果差。

基于此提出以多传感器为基础的多传感器信息融合算 法的两轮平衡姿态检测系统,即为基于卡尔曼滤波的两轮 平衡姿态检测系统。两轮平衡系统被广泛应用在军事、航 天、科研工作等诸多领域,具有非常广阔的发展前景,具 有很大的应用价值与实际价值,是当今社会着重关注的热 点之一所以基于卡尔曼滤波的两轮平衡姿态检测系统的设 计具有十分重要的意义。

#### 1 硬件系统结构设计

硬件部分的总体构成框架包括加速度计、上位机显示

器、姿态采集传感器、PC 通信、电动驱动、换向信息部 分、主控芯片 CPU、电源模块,微控制器模块,左右轮机 等<sup>[4]</sup>。姿态检测系统的核心是数字信号处理器,负责对相 关数据信息进行获取,分析处理与传递。主要构成部件有 陀螺仪,姿态检测系统的主体硬件结构设计如图1所示。



针对上述内容,对硬件各个部分展开详细分析。

#### 1.1 姿态传感器的设计

两轮平衡系统的本质是一个不稳定的多变量系统,姿态检测系统需要借助 SCA610-CA1H1G 型号姿态传感器, 姿态传感器是以 MEMS 技术为基础的,高性能的三维运动姿态测量系统<sup>[5]</sup>。姿态传感器包含着诸多的组件,比如三轴陀螺仪、三轮加速计等一系列的运动传感器。姿态传感器的工作原理是借助内嵌的低功耗的 ARM 处理器进行相关的处理,进而能够获取到进行过温度补偿的三维姿态和方位的相关信息数据<sup>[6]</sup>。之后再借助以四元数为基础的三维算法设计与特定的数据信息等技术四元数、欧拉角等用于对三维姿态方位数据信息进行表示与输出。姿态传感器的应用范围很广泛,比如航模、无人机、机械云平台、虚拟现实、以及两轮平衡系统等诸多方面<sup>[7]</sup>。

基于卡尔曼滤波的两轮平衡姿态检测系统设计当中, 利用加速度计与陀螺仪借助整合型的 6 轴运动处理组件模 块形成新型的姿态传感器电路,对比于传统方式的传感器 的方式,剔除了加速计和陀螺仪间的轴差间形成的误差数 据,此外,在一定程度上也节省了很大的空间姿态传感器 的减速带感测范围是 $\pm 250^{\circ}$ /sec (dps)、 $\pm 500^{\circ}$ /sec (dps)、  $\pm 1000^{\circ}$ /sec (dps)。

姿态传感器的主要构成结构如图 2 所示。



图 2 姿态传感器结构图

由图 2 可知,使用能够对快速、慢速等动作进行精确、 较高的感应。姿态传感器具备诸多特性,主要特性如下: 1)具有多数据输出接口,比如串口式接口,SPI接口, 12C接口等。

2) 功耗很低,通过实际测量得出约为17 mA。

 3) 姿态传感器是复合型滤波和数据的融合,利用了捷 联式惯导技术。

4) 三维姿态方位数据的输出是全角度的,并且没有盲 区的。

5) 开机启动快,进入稳定状态系统消耗时间短,大约 是 0.1 s。

6)数据输出率值很高,最大上限为500 Hz。

7) 功耗很低, 通过实际测量得出约为17 mA。

8)具备可选择的多种数据输出模式,比如欧拉角,旋转矩阵,四元数等<sup>[8]</sup>。

#### 1.2 硬件控制电路设计

电源的稳定性在整个系统中占据非常重要的地位,基 于卡尔曼滤波的两轮平衡姿态检测系统利用的是独立电源 的设计,电源的组成部分的主体是多个相互独立的电源共 同执行供电任务,通过这种设计能够很大程度上减弱因为 每个模块瞬时通过过大电流造成的整个系统的稳定性被破 坏的问题。

电路中电源的设计指标如下所示:

1) 对于直流减速电机供电的电源最适宜选取 36 V 电源。

2) 对于有关外电路的供电最佳选择 5 V 的电源。

3) 系统的总电源由 36 V 铅酸电池充当,把 3 个 12 V 12 AH 的铅酸电池利用串联在一起,保证能够提供 36 V 的 电能能源,经过 DC/DC 转换之后,向各个用电模块供电。

#### 1.3 主控芯片 CPU 设计

主控芯片 Pentium II/III/4 系列 CPU 被称作系统的 "心脏",因此它在整个系统中的地位非常高。CPU 控制芯 片能够将系统的需要与相关可利用的资源进行重新组合、 整合、分配、规划利用<sup>[9]</sup>。CPU 是一种能够编程化的特殊 性质的集成电路,CPU 是可编程化的一种集成电路,属于 处理器的种类之一,它可以把所有组成元件执行小型化的 处理、压缩等存储在电路之中,它是一种集成电路,能够 在一端或者是多端对编码指令进行接收,运行该指令下达 的内容,并将它的状态信息进行描述和对外输出,一系列 的指令信息可以集中存储在系统内部,别名半导体中央处 理器,即 CPU,属于微型计算机的重要组成部件之一。微 处理器的构件通常安装在一个单片或者是同一个构件内部, 然而却不能保证一定分布在同一芯片上,可以分布在不同 芯片上。

#### 2 两轮姿态检测软件设计

#### 2.1 基于卡尔曼滤波去噪

由于硬件采集到的数据是包含噪声的数据,因此,需 将采集数据作为样本数据,采用卡尔曼滤波法去除噪声<sup>[10]</sup>, 去噪流程如图 3 所示。

由图 3 可知,在获取测量角速度信息后,对告饶信号



图 3 基于卡尔曼滤波去噪流程

初步消噪,并使用噪声估计量统计噪声值大小,利用卡尔 曼滤波,判断整个估计过程是否在迭代中进行,如果是, 则直接输出去噪后的数据,否则,重复检测,直到满足条 件为止,为两轮平衡姿态检测提供数据支持<sup>[11]</sup>。

#### 2.2 两轮平衡姿态检测流程设计

对于姿态检测系统,只利用陀螺仪或者是加速仪都不 能够获得到具有价值性并且精确度较高的信息,来确保系 统的整体平衡度<sup>[12]</sup>,两轮平衡姿态检测流程设计如下所示:

步骤一:根据上述卡尔曼滤波检测流程剔除噪声数据 后,设定两轮工作参数;

步骤二:利用状态更新方程依据目前的系统运行情况 以及噪声的方差对下一个状态的将运行状况进行相关的估 计与测量。

步骤三:将检测的结果当作滤波器的输入信息数据, 借助状态更新获得先验状态的预估计状态,进行一些列的 状态估计操作。

步骤四:依据下一时刻系统预计误差,估计前一时刻 系统预计误差,获取卡尔曼增益。

步骤五:构建误差修正模型,由三轴陀螺仪和重力加 速度计组成的系统,需将地理坐标系上重力加速度通过四 元数转旋转矩阵转移到当前设备坐标系上处理,设四元数 方程为:

$$E = w(a_0 + a_1 + a_2 + a_3) \tag{1}$$

公式(1)中, $a_0$ 、 $a_1$ 、 $a_2$ 、 $a_3$ 表示旋转方向;w表示旋转 的角度,对应的姿态矩阵 $Q_b$ 表示从本体坐标系b旋转到坐 标系c的过程,旋转公式为:  $\begin{bmatrix} a_{0}^{2} + a_{1}^{2} + a_{2}^{2} + a_{3}^{2} & 2(a_{1}a_{2} - a_{3}a_{0}) & 2(a_{3}a_{1} + a_{2}a_{0}) \\ 2(a_{1}a_{2} + a_{3}a_{0}) & a_{0}^{2} - a_{1}^{2} + a_{2}^{2} - a_{3}^{2} & 2(a_{2}a_{3} - a_{1}a_{0}) \\ 2(a_{1}a_{3} - a_{2}a_{0}) & 2(a_{2}a_{3} + a_{1}a_{0}) & a_{0}^{2} - a_{1}^{2} + a_{2}^{2} + a_{3}^{2} \end{bmatrix}$  (2)

地理坐标系重力向量为 g,经过旋转后,得到的重力向 量到设备坐标系为:

$$g_{b} = \mathbf{Q}_{b}^{c} \cdot \mathbf{g} =$$

$$\begin{bmatrix} a_{0}^{2} + a_{1}^{2} + a_{2}^{2} + a_{3}^{2} & 2(a_{1}a_{2} - a_{3}a_{0}) & 2(a_{3}a_{1} + a_{2}a_{0}) \\ 2(a_{1}a_{2} + a_{3}a_{0}) & a_{0}^{2} - a_{1}^{2} + a_{2}^{2} - a_{3}^{2} & 2(a_{2}a_{3} - a_{1}a_{0}) \\ 2(a_{1}a_{3} - a_{2}a_{0}) & 2(a_{2}a_{3} + a_{1}a_{0}) & a_{0}^{2} - a_{1}^{2} + a_{2}^{2} + a_{3}^{2} \end{bmatrix} \cdot$$

$$\begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$(3)$$

对测量数值进行归一化处理,可得到无量纲标量。

步骤六:为了提高检测精度,需更新四元数,使用定 时采样三阶逼近法,计算公式为:

$$a(i+1) = \left[I\left(1 - \frac{\Delta\beta^2}{8}\right) + \left(\frac{1}{2} \cdot \frac{\Delta\beta^2}{48}\right)\Theta\right]a(i) \quad (4)$$

公式(4)中, θ为陀螺仪在采样周期内角增量,将该计 算结果代入四元数方程中可确定两轮平衡姿态旋转方向, 由此完成姿态检测。

#### 3 实验研究

为了验证基于卡尔曼滤波的两轮平衡姿态检测系统设 计合理性,进行实验验证分析。

#### 3.1 实验背景与参数设置

以互补滤波检测系统作为实验对比方法,以两轮平衡 小车为实验对象,对两种算法的数据曲线效果,进而反映 姿态检测系统的准确度。车体运动简化模型如图4所示。



图 4 车体运动简化模型

实验的设置环境背景是,将两轮平衡车的车体倾角在 人为控制的前提下,把角度值由0°,逐渐上升到了25°左右 之后,又逐渐下降到0的过程。在这个过程当中,两轮平 衡车的车体的运动状态是由静止变成加速状态,之后变成 慢慢减速至速度为0的静止状态。实验的基本前提是需要 保证在整个实验的过程当中,加速度传感器需要保持相对 平稳状态,尽力控制对加速传感器造成的"抖动"状态, 并且要将它的加速度控制在一个小范围当中,进行相关实 验。加速度计直接测出的数据曲线的效果比较精确,将它 作为空白对照组,作为参照和卡尔曼滤波器与互补滤波器 下的实验结果进行对照分析,进而得出相关的结论。

#### 3.2 实验结果与分析

3.2.1 0~15 dB噪声环境下

在 0~15 dB 噪声环境下,分别采用互补滤波设计的检测系统和基于卡尔曼滤波方法设计的检测系统对旋转角度 检测进行对比分析,结果如表 1 所示。

表1 0~15 dB噪声环境下两种系统旋转角度对比分析 (°)

旋转角度	互补滤波检测系统		基于卡尔曼滤波检测系统	
	检测	误差	检测	误差
10	12	2	11	1
20	25	5	20	0
30	34	4	32	2
40	45	5	41	1
50	61	11	52	2

由表1可知,使用互补滤波设计的检测系统在0~15 dB噪声环境下,检测误差最大为11°,最小为2°;而使用基 于卡尔曼滤波方法设计的检测系统在0~15 dB噪声环境下, 检测误差最大为2°,最小为0°,由此可知,使用基于卡尔 曼滤波方法设计的检测系统检测误差较小。

3.2.2 15~30 dB噪声环境下

15~30 dB噪声环境下,同样使用这两种系统对旋转角 度检测进行对比分析,结果如表2所示。

旋转角度	互补滤波检测系统		基于卡尔曼滤波检测系统	
	检测	误差	检测	误差
10	5	5	12	2
20	32	12	20	0
30	48	18	32	2
40	60	20	43	3
50	90	40	52	2

表 2 15~30 dB噪声环境下两种系统旋转角度对比分析(°)

由表 2 可知,使用互补滤波设计的检测系统在 15~ 30 dB噪声环境下,检测误差最大为 40°,最小为 5°;而使 用基于卡尔曼滤波方法设计的检测系统在 0~15 dB 噪声环 境下,检测误差最大为 3°,最小为 0°,由此可知,使用基 于卡尔曼滤波方法设计的检测系统检测误差较小。

结合上述对比情况,再次将两种系统的检测精准度进 行对比分析,结果如图5所示。



图 5 两种系统检测精准度对比分析

由图 5 可知,在 0~15 dB 噪声环境下,使用基于卡尔 曼滤波方法设计的检测系统,在旋转角度为 10°时,检测精 准度为 85%。在旋转角度为 50°时,检测精准度最高为 92%;在 15~30 dB噪声环境下,使用基于卡尔曼滤波方法 设计的检测系统,在旋转角度为 10°时,检测精准度为 84.5%,在旋转角度为 50°时,检测精准度最高为 90%。

而采用互补滤波系统的检测系统在 0~15 dB 噪声环境 下,旋转角度为 10°时,检测精准度为 18%。在旋转角度为 50°时,检测精准度最高为 51%;在 15~30 dB 噪声环境下, 使用基于卡尔曼滤波方法设计的检测系统,在旋转角度为 10°时,检测精准度为 8%,在旋转角度为 50°时,检测精准 度最高为 31%。

综上所述,基于卡尔曼滤波的两轮平衡姿态检测系统 检测精准度较高。

#### 4 结束语

基于卡尔曼滤波的两轮平衡姿态检测系统能够精准检 测出两轮平衡姿态旋转方向,实验结果表明卡尔曼滤波下 的角度拟合曲线与多传感器融合测量的加速度计测出角度 曲线的角度差值比传统的互补滤波小,拟合效果更好,说 明检测精度较高通过卡尔曼滤波有效地修正了零位误差, 减小了震动干扰的影响,同时实现了对动态倾角的平滑滤 波。除此之外,这种方法与传统的互补滤波方法相比,能 够更加容易借助嵌入式系统达成,提高姿态检测性能的同 时也方便了对两轮自平衡车学习控制算法的深入研究。

#### 参考文献:

- [1] 宋蕙慧,于国星,曲延滨.基于扩展卡尔曼滤波算法的船舶姿态监测预报系统设计 [J].中国惯性技术学报,2018,26 (1): 6-12.
- [2] 钟雨露,周翟和,曾传伟,等.基于四元数卡尔曼滤波的四旋 翼姿态测量系统设计与实现[J].电子测量技术,2020,43
   (1):46-50.
- [3] 王 飞. 基于乘性扩展卡尔曼滤波的微小卫星姿态测量算法 [J]. 电子设计工程, 2018, 26 (12): 55-58.
- [4] 李 杰,杨雁宇,冯凯强,等.一种融合互补滤波和卡尔曼滤 波高精度姿态测量算法 [J].中国惯性技术学报,2018,26 (1):57-61,92.
- [5] 刘春阳, 刘 幸, 杨 曼, 等. 两轮自平衡小车的系统设计与 实现[J]. 测控技术, 2018, 37 (2): 70-74.
- [6] 钟玲玲, 吕 腾. 基于卡尔曼滤波的手势控制系统设计与实现 [J]. 长春大学学报(自然科学版), 2019, 29 (2): 41-44.
- [7] 彭道刚,赵晨洋,戚尔江.基于准模型校准卡尔曼滤波的巡检机器 人运动系统辨识研究[J].电气传动,2020,50(4):74-80.
- [8] 黄 镇,张浩磊,刘 梅,等.一种二阶互补滤波与卡尔曼滤波的 姿态解算方法设计 [J].电子工艺技术,2018,39 (3):168-170.
- [9] 李利亮,牛 睿,邵志杰,等. 基于专用卡尔曼滤波器思想的陀螺 故障诊断 [J]. 控制理论与应用, 2019, 36 (9): 135-142.
- [10] 李小龙,张志华.水电厂无线传感器网络应用技术探讨 [J]. 水电站机电技术,2018,41 (7):59-61.
- [11] 朱生华, 俎海东, 辛士红. 330 MW 汽轮机组轴承振动故障分析与处理 [J]. 内蒙古电力技术, 2018 (4): 75-78.
- [12] 郭 威,吴允平,王廷银. MEMS 四元数卡尔曼滤波算法的电 梯姿态估计 [J]. 计算机系统应用,2020,29 (3): 246-252.