文章编号:1671-4598(2022)10-0162-06 DOI:10.16526/j.cnki.11-4762/tp.2022.10.025 中图分类号:TB535 文献标识码:A

基于移动群智感知的多旋翼无人机噪声控制技术

扬 倩,王艳娥,梁 艳,司海峰

(西安思源学院理工学院,西安 710038)

摘要:由于多旋翼无人机产生噪声的位置点较多,难以感知具体的噪声位置,导致噪声控制效果不理想,因此提出基于移动 群智感知的多旋翼无人机噪声控制技术;分析多旋翼无人机噪声信号在无人机蒙皮结构、加筋板结构、典型壁板结构内的布局形 式,获取无人机板状结构的振动特性,求解同步开关阻尼、短路开关阻尼、电感开关阻尼、外加电压源开关阻尼的数值表达式; 根据开关阻尼计算结果和移动群智感知原则,对多旋翼无人机的噪声位置进行精准定位;按照感知任务分配表达式,计算调度性 能指标的具体数值,完成基于移动群智感知的多旋翼无人机噪声控制任务调度;实验结果表明,在移动群智感知算法作用下,无 人机噪声信号在各个方向上的波动幅值均得到较好控制,与模糊逻辑控制方法相比,能够较好维持多旋翼无人机的稳定运动 能力。

关键词:移动群智感知;多旋翼无人机;噪声信号;任务调度;开关阻尼;波动幅值

Noise Control Technology of Multi-rotor UAV Based on Mobile Swarm Intelligence Perception

YANG Qian, WANG Yane, LIANG Yan, SI Haifeng

(School of Polytecnic, Xi'an Siyuan University, Xi'an 710038, China)

Abstract: The noise control effect of multi rotor UAV is not ideal because there are many noise location points of multi-rotor UAV, and it is difficult to perceive the specific noise location. Therefore, the noise control technology of multi-rotor UAV based on mobile swarm intelligence perception is proposed. By Analyzing the layout of the noise signal of the multi-rotor UAV in the UAV skin structure, stiffened plate structure and typical wall structure, the vibration characteristics of the UAV plate structure are obtained, and the numerical expressions of synchronous switch damping, short-circuit switch damping, inductive switch damping and external voltage source switch damping are solved. According to the calculation results of switching damping and the principle of mobile swarm intelligence perception, the noise position of multi-rotor UAV is accurately located. According to the allocation expression of the perceptual task, the specific values of the scheduling performance index are calculated to complete the noise control task scheduling of multi-rotor UAV based on the mobile swarm intelligence perception. The experimental results show that, under the action of the mobile swarm intelligence sensing algorithm, the fluctuation amplitude of UAV noise signal in all directions is well controlled, and compared with fuzzy logic control method, it can better maintain the stable movement ability of multi-rotor UAV.

Keywords: mobile swarm intelligence perception; multi-rotor UAV; noise signal; task scheduling; switching damping; fluctuation amplitude

0 引言

移动群智感知是一种新型的数据信息感知作用机制, 它利用广泛存在的智能传感设备对采集到的感知数据进行 处理。移动群智感知系统具有部署成本低、运行速率快、 感知准确性高、覆盖面积大等多项应用优势。常规的移动 群智感知系统同时包含数据采集者、任务发布者、网络服 务平台三类结构¹¹。其中,数据采集者负责接收已发布的 任务指令,并根据服务需求收集待处理感知数据,以供服 务平台主机的调取与利用;任务发布者负责在网络服务平 台中发布执行任务,并可以按照具体实践情况,修改已发 布任务的执行进程^[2];网络服务平台作为数据采集者与任 务发布者之间的过渡结构,负责对感知数据进行处理,并 可以借助传输信道,将这些信息文件反馈给执行主机。

多旋翼无人机是具有三个或三个以上独立旋翼轴的无 人驾驶型直升机飞行器,依靠轴电动机的转动带动独立旋 翼进行旋转,从而产生向上的升推力。由于旋翼轴间距始 终固定,所以改变旋翼之间的相对转速水平,就可以改变 轴向推进力的数值大小,进而调节无人机飞行器的实际运 行轨迹^[3]。在多旋翼无人机运动过程中,蒙皮结构、加筋 板结构、典型壁板结构内部噪声信号的布局形式总是保持

收稿日期:2022-06-15; 修回日期:2022-07-14。

基金项目:陕西省教育科学"十三五"规划 2020 年度课题(SGH20Y1435)。

作者简介:杨 倩(1985-),女,陕西杨凌人,硕士,讲师,主要从事信息系统与智能计算方向的研究。

引用格式:杨 倩,王艳娥,梁 艳,等.基于移动群智感知的多旋翼无人机噪声控制技术[J].计算机测量与控制,2022,30(10):162-167.

不断变化的状态,易使噪声信号波动幅值持续增大,对多 旋翼无人机的稳定运动能力造成影响。传统模糊逻辑控制 方法采用一种模型概率的非线性映射处理方法实时筛选模 型子集,剔除无用模型,增加有用模型的权重,并通过模 糊推理机制自动调整过程噪声水平,以此实现噪声控制。 但是在该方法应用后,多旋翼无人机噪声幅值依旧保持在 较高水平,实际应用效果并不好^[4]。为解决上述问题,以 移动群智感知作用机制为基础,设计一种新型的多旋翼无 人机噪声控制方法。

1 噪声信号布局分析

由于多旋翼无人机噪声信号的传输行为规律性不明显, 为了更好地获取噪声信号位置,还应分析信号参量在蒙皮 结构、加筋板结构、典型壁板结构内的布局形式。

1.1 无人机蒙皮结构

多旋翼无人机蒙皮结构(如图1所示)是一块完整的 薄板,其外表面为独立绝缘层(图1中的虚线框架),因此 不具备传导噪声信号的能力,故而噪声信号传导行为只发 生在蒙皮结构内表面(图1中的实线框架)^[5]。考虑到移动 群智感知机制对噪声信号传输行为的影响,规定由左至右 的方向为信号传输正方向,且整个无人机蒙皮结构内部不 存在噪声信号的负向传输行为。



图 1 蒙皮结构内的噪声信号布局

若多旋翼无人机的行进运动方向发生改变,则X、Y、 Z 三个空间坐标轴的定义方向也会随着出现变化,为避免噪 声信号在蒙皮结构内的传输方向发生改变,默认在运动过 程中,只有独立绝缘层的存在方向会出现变化,而内表面 存在方向始终保持不变^[6]。

1.2 无人机加筋板结构

如图 2 所示,多旋翼无人机加筋板结构包含完整的蒙 皮结构和两根平行筋条,可以在维持噪声信号正向传输行 为的同时,避免噪声波幅值出现明显增大的变化,一方面 为无人机飞行器提供一个相对稳定的运动环境,另一方面 也可以将蒙皮结构内暂存的噪声信号提取出来,使得主机 元件可对这些信号参量进行按需分配与处理^[7-8]。

在实际传输过程中,加筋板结构内噪声信号传输正方向与X坐标轴、Y坐标轴、Z坐标轴之间的夹角数值完全 相等。

1.3 无人机典型壁板结构

如图 3 所示,多旋翼无人机典型壁板结构采取平行筋



图 2 加筋板结构内的噪声信号布局

条并列连接的方式,可以将整个蒙皮结构分割成多个完全 独立的空间,从而使得噪声信号在传输过程中的波长值水 平能够得到有效控制^[9]。典型壁板结构内部的噪声信号始 终保持首尾交替相连的传输形式,随着信号传输时间的延迟,其波动幅值水平则呈现出不断下降的变化状态。



图 3 典型壁板结构内的噪声信号布局

为实现对多旋翼无人机噪声信号的准确控制,信号参量在典型壁板结构第一个独立空间与最后一个独立空间内的传输方向必须保持一致^[10]。

在分析多旋翼无人机噪声信号在无人机蒙皮结构、加 筋板结构、典型壁板结构内的布局形式为基础上,提取无 人机板状结构的振动特性,以期为后续的噪声控制奠定坚 实的基础。

1.4 板状结构振动特性

板状结构作为多旋翼无人机的核心组成装置,具有过 滤噪声信号的作用。在电感元件的作用下,入射噪声信号 波段会经过多次折射,当直接反射输出量与结构元件自身 的信号感应能力相匹配时,板状结构对于噪声信号的吸收 能力最强,输出噪声信号也就不会对多旋翼无人机的稳定 飞行能力造成影响^[11-12]。详细的多旋翼无人机噪声信号传 播原理如图 4 所示。

在移动群智感知机制的作用下,可将板状结构振动特 性表达式定义为:

$$P = R \cdot \left(1 - \frac{\frac{U^2}{I}}{\frac{1}{\tilde{y}} + \frac{1}{\tilde{p}} + \frac{1}{\tilde{i}}} \right)$$
(1)



图 4 多旋翼无人机噪声信号传播示意图

式中,U表示无人机压电感知元件的负载电压,I表示负载 电流, \tilde{y} 表示噪声信号的入射行为向量, \tilde{p} 表示输出行为向 量, \tilde{i} 表示反射行为向量。为计算方便,在分析板状结构振 动特性时,默认入射噪声信号、输出噪声信号的传输方向 保持一致。

2 多旋翼无人机噪声控制原理

为实现对多旋翼无人机噪声信号的有效控制,需要根 据板状结构的振动特性,研究同步开关阻尼、短路开关阻 尼、电感开关阻尼、外加电压源开关阻尼的定义表达式, 以此为后续的控制任务调度奠定坚实的基础。

2.1 同步开关阻尼

多旋翼无人机噪声信号的传输能力会因同步开关阻尼 行为的变化而发生改变,故而求解同步开关阻尼表达式, 能够确定噪声信号在单位波动区间内的幅值水平,从而实 现对噪声波动行为的有效控制。同步开关阻尼以同步控制 思想作为切入点,可以根据多旋翼无人机噪声信号的波动 特征,判断板状结构振动特性的合理性^[13]。若将多旋翼无 人机板状结构振动特性视为已知条件,则可认为改变同步 开关阻尼条件既可以控制噪声信号的传输频率,也能够有 效压缩波动幅值。

无人机噪声信号同步开关阻尼定义式为:

$$a_1 = \frac{\sqrt{\lambda_1 \mathbf{s}_1 + \kappa_1 \mathbf{d}_1}}{\sum_{i=1}^{+\infty} l_i \cdot P}$$
(2)

其中: λ₁ 表示噪声信号的振动系数, s₁ 表示振幅基向 量, κ₁ 表示噪声信号的波动系数, d₁ 表示波动传输基向量, *ι* 表示波幅参量的初始赋值, *l*, 表示基于系数 *ι* 的噪声信号波 动特征。对于多旋翼无人机噪声信号而言, 同步开关阻尼 表达式的计算数值受到板状结构振动特性的直接影响。

2.2 短路开关阻尼

受到移动群智感知机制的影响,在多旋翼无人机行进 过程中,噪声信号传输耗能与电能累积量始终保持持平, 因此通过局部短路的方式,促使电能累积量持续增大,可 以提高噪声信号的传输耗能水平,从而使得主机元件能够 准确掌握噪声信号传输行为,并对其进行针对性控制。与 同步开关阻尼思想相比,根据短路开关阻尼表达式所制定 的噪声控制方法目的性更强,因此其实际控制效果也就更 为明显^[14-15]。用λ₂表示局部短路系数,s₂表示噪声信号的具 备感应特征, f 表示短路情况下的噪声信号累积系数, θ 表示 直流噪声信号与短路噪声信号的传输交角, $\cos\theta$ 表示角 θ 的 余弦值。

无人机噪声信号短路开关阻尼定义式为:

$$a_2 = \frac{a_1}{\left(\lambda_2 s_2 + \frac{1}{f} \cos\theta\right)} \tag{3}$$

由于多旋翼无人机的行进速率始终保持变化状态,所 以传输交角数值也不能保持稳定,但其变化范围始终保持 在(15°,105°)的数值区间内。

2.3 电感开关阻尼

电感开关阻尼是指在无人机压电感知电路完全闭合情 况下,感应电容元件对噪声信号传输行为所造成的抑制性 影响作用。与同步开关阻尼、短路开关阻尼作用不同,电 感开关阻尼更关注电容元件之间的电量配比关系,对于多 旋翼无人机噪声而言,这种控制方法的约束作用能力更为 直接^[16-17]。用 s₃ 表示噪声信号管控系数,ΔT 表示多旋翼无 人机噪声信号波的单位传输时长, h 表示电量信号分辨特征, ν 表示单个噪声信号传输波长,μ 表示电量配比系数。在上 述物理量的支持下,联立公式(3),得到无人机噪声信号 电感开关阻尼表达式:

$$a_{3} = a_{2} \frac{\dot{h} |\Delta T|}{\mu} \cdot \sqrt{\nu s_{3}}$$

$$\tag{4}$$

受到无人机板状结构振动特性的影响,电感开关阻尼 表达式的计算取值始终小于同步开关阻尼与短路开关阻尼。

2.4 外加电压源开关阻尼

外加电压源为多旋翼无人机噪声信号提供了传输保障, 但由于移动群智感知机制的应用目的在于控制噪声信号传 输行为,故而外加电压源开关阻尼表达式的计算数值必须 小于"0"^[18-19]。用 s₄ 表示外加电压源作用系数, k 表示噪声 信号参量的传输波动特征, g 表示噪声信号的波长均值, 9 表 示电压量指征。

无人机噪声信号外加电压源开关阻尼定义式为:

$$a_4 = a_3 \lg \left(\frac{\frac{s_4}{k}}{\frac{s}{g} \left(\frac{1+\vartheta}{1-\vartheta} \right)^2} \right)$$
(5)

为控制外加电压源开关阻尼表达式取值为负,要求 s₄ 系数的取值也必须小于"0"。

根据同步开关阻尼、短路开关阻尼、电感开关阻尼与 外加电压源开关阻尼计算结果,构建多旋翼无人机噪声控 制模型,该模型的具体描述如下:

 $W = K_{\rm P}(w_1a_1 - w_2a_2) + K_{\rm I}w_3a_3 + K_{\rm D}w_4a_4 \qquad (6)$

其中: $K_{\rm P}$ 、 $K_{\rm L}$ 、 $K_{\rm D}$ 分别表示 PID 控制器不同的参数, w_1 、 w_2 、 w_3 、 w_4 分别表示同步开关阻尼、短路开关阻尼、电 感开关阻尼与外加电压源开关阻尼权重。

3 基于移动群智感知的噪声控制任务调度

为实现对多旋翼无人机噪声的有效控制,应综合考虑 同步开关阻尼、短路开关阻尼、电感开关阻尼与外加电压 源开关阻尼计算结果,生成多旋翼无人机噪声控制任务, 利用移动群智感知对噪声控制任务进行调度,保证噪声控 制质量与效率。移动群智感知算法的作用下,无人机噪声 控制任务的调度处理由群节点定义、感知任务分配、调度 性能指标计算三个环节共同组成,本节将针对上述内容展 开研究。

3.1 群节点定义

在移动群智感知机制中,群节点部署形式与待调度任 务指令的排列形式完全一致,一般来说,除去输入节点 "0"、输出节点"e"之外,整个树状群节点组织(如图5所 示)至少还需包含三个层级连接结构。"0"输入节点与第 一层节点群组相连,前者负责接收主机元件输出的调度任 务执行指令,后者负责分类储存这些数据信息参量;第一 层节点群组与第二层节点群组相连,两者共同组成了树状 群节点组织的中间过渡结构^[20-21];第三层节点群组的个数 值是第二层节点群组的二倍,两者相结合能够准确描述出 任务调度指令所处的实际执行状态;"e"输出节点存在于树 状群节点组织的最末端,可以根据移动群智感知机制的作 用形式,对任务调度指令数据进行重排处理。



图 5 移动群智感知节点部署

 α 表示过渡节点个数的初始值, n 表示系数 α 的最大取 值, q_o 表示 "0"输入节点编码系数, q_e 表示 "e"输出节点 编码系数, χ_0 表示系数 q_o 的译码特征, χ_e 表示系数 q_e 的译码 特征。联立上述物理量,得到移动群智感知机制的群节点 定义条件 W 如下:

$$W = \sum_{a=1}^{n} (q_e^2 - q_o^2) \cdot \chi_e \cdot \chi_0$$
(7)

为保证树状群节点组织的稳定性,要求系数 n 的取值必须大于已连接层级结构的个数值。

3.2 感知任务分配

移动群智感知任务的作用目标是完成待调度任务数据 的优化处理,在已知树状群节点组织定义形式的情况下, 应用主机可以根据感知任务分配条件,定义任务数据信息 的后续传输行为^[22]。简单来说,感知任务分配原则具有一 定的约束性作用能力,既可以调节主机元件对于待调度任 务数据的处理能力,也能够避免数据信息参量在树状群节 点组织大量累计。对于多旋翼无人机噪声控制任务而言, 只有确定感知任务分配表达式,才可以发挥出移动群智感 知算法的实际应用能力^[23]。用 \hat{E}_1 、 \hat{E}_2 表示两个不相等的移 动群智感知任务定义项, δ_1 表示基于系数 \hat{E}_1 的任务数据分 配系数,δ₂ 表示基于系数*Ê*₂ 的任务数据分配系数,β表示多 旋翼无人机噪声控制任务信息查询系数,联立公式(7), 得到感知任务分配表达式如下:

$$Q = (\hat{E}_{1}^{2} - \hat{E}_{2}^{2})W\sqrt{\frac{(|\beta| - 1)}{(1 - \delta_{1}\delta_{2})}}$$
(8)

在移动群智感知机制的认知中,只有扩大感知任务分 配条件对于数据信息参量的容纳能力,才能实现对多旋翼 无人机噪声信号传输行为的有效控制。

3.3 调度性能指标

对于多旋翼无人机噪声信号而言,任务调度思想的主要目的就是约束移动群智感知机制的作用能力,由于噪声 信号的传输行为与存储形式并不唯一,故而在定义调度性 能指标时,要求所选取数据的信息参量必须具有较强的容 错性^[24-25]。用 ϵ 、 γ 分别表示两个随机选取的调度任务规划向 量,且 $\epsilon \neq \gamma$ 的不等式条件恒成立, u_{ϵ} 表示基于向量 ε 的噪 声信号感知系数, u_{γ} 表示基于向量 γ 的噪声信号感知系数, φ 表示基于移动群智感知的噪声信号容错参量, φ 表示既定的 调度任务数据规划残差值,联立公式(8),可将调度性能 指标求解表达式定义为:

$$R = \varphi^2 \cdot \frac{u_{\epsilon}(\varphi - 1) + u_{\gamma}(\varphi + 1)}{Q}$$
(9)

若将多旋翼无人机噪声信号作为唯一的参考变量,则 可认为在移动群智感知机制的作用下,联合感知任务分配 条件,对调度性能指标进行提取处理,就可以准确定义任 务数据信息的实际传输形式,从而避免对单一噪声信号进 行重复标记。

通过上述过程实现多旋翼无人机控制任务调度,保证 多旋翼无人机噪声控制效果,提升多旋翼无人机工作质量 与效率。

4 实例分析

4.1 器材选用

选择 Phantom 4 Pro V2.0 型多旋翼无人机飞行器作为 实验对象。飞行器实物图与实际飞行图如图 6 与图 7 所示。



图 6 飞行器实物图

将 MicW——i437L 传声器放置在所选取的无人机飞行器之上,调节各项飞行示数,使得无人机保持相对稳定的运行状态。表1 反映了实验过程中的相关实验参量的设置数值。



图 7 实际飞行图

表1 实验参数设置

实验参量	设置情况	
无人机型号	Phantom 4 Pro V2.0 型多旋翼无人机	
额定电压	38.5 V	
额定电流	13.1 A	
航程	26 000 km	
电池续航时间	14 h	
飞行速度	600 km/h	
连续飞行时间	35 min	

出于公平性考虑,基于移动群智感知的多旋翼无人机 噪声控制技术、模糊逻辑控制方法参量指标数值始终保持 一致。

4.2 飞行轨迹规划

通过遥控器设备调节多旋翼无人机的飞行高度,忽略 外界风力等干扰性因素的影响,认定无人机飞行器在噪声 监测过程中始终保持绝对稳定的运动状态。在飞行场地上 选取一个节点作为测量基站,以基站节点为源点,选取固 定空间区域作为噪声信号接收区,记录当多旋翼无人机路 过该区域时,其噪声波动幅值分别在 X 轴、Y 轴、Z 轴方 向上的数值变化情况,如图 8 所示。



图 8 多旋翼无人机的飞行轨迹

由于外部噪声干扰行为的作用方向并不固定,所以测 量所得噪声信号波动幅值在 X 轴、Y 轴、Z 轴方向上都会 出现变化。

4.3 测试案例

存在外部噪声干扰的情况下,基站节点所检测到的无 人机噪声信号波动幅值可以用来描述多旋翼无人机飞行器 的运动稳定性。一般来说,基站节点所检测到的无人机噪 声信号波动幅值越小,就表示多旋翼无人机飞行器的运动 稳定性越强;反之,若基站节点所检测到的无人机噪声信 号波动幅值相对较大,则表示多旋翼无人机飞行器的运动 稳定性也就较弱。

首先,令基站主机按照实验组控制方法检测无人机噪 声信号幅值;然后,再令基站主机按照模糊逻辑控制控制 方法检测无人机噪声信号幅值;最后,对比实验组、模糊 逻辑控制检测数值,总结实验规律。

非干扰情况下的无人机噪声信号幅值如图 9 所示。



图 9 非干扰情况下的无人机噪声信号幅值

分析图 9 可知,非干扰情况下无人机噪声信号幅值在 X 轴方向上的均值水平最高、在 Z 轴方向上的均值水平最低,但明显 Z 轴方向上噪声信号幅值的数值变化态势更为 平稳。

不同方法的无人机噪声信号幅值的实验数值如表 2 所示。

表 2 无人机噪声信号幅值的实验数值

实验时间	移动群智感知方法的无人机噪声信号幅值/dB			
/min	X 轴	Y 轴	<i>Z</i> 轴	
10	82.1	48.6	27.8	
20	85.2	69.3	29.4	
30	77.4	52.7	30.2	
40	90.5	50.8	30.2	
50	73.9	50.1	30.2	
	模糊逻辑方法的无人机噪声信号幅值/dB			
实验时间	模糊逻辑方	法的无人机噪声信	号幅值/dB	
实验时间 /min	模糊逻辑方 X 轴	法的无人机噪声信 Y 轴	·号幅值/dB 乙轴	
<u>实验</u> 时间 /min 10	模糊逻辑方 X轴 105.7	法的无人机噪声信 Y轴 73.5	F号幅值/dB 乙轴 63.2	
<u>实验时间</u> /min 10 20	模糊逻辑方 X轴 105.7 109.1	法的无人机噪声信 Y轴 73.5 91.7	号幅值/dB 乙轴 63.2 65.9	
<u>实验时间</u> /min 10 20 30	模糊逻辑方 X轴 105.7 109.1 102.3	法的无人机噪声信 Y 轴 73.5 91.7 86.4	5 号幅值/dB	
实验时间 /min 10 20 30 40	模糊逻辑方 X轴 105.7 109.1 102.3 160.6	法的无人机噪声信 <u>Y</u> 轴 73.5 91.7 86.4 81.0	F号幅值/dB 乙轴 63.2 65.9 66.1 66.4	

实验组:在实验过程中,移动群智感知方法应用后, 无人机噪声信号幅值的变化态势始终与非干扰情况下的信 号幅值变化态势保持一致,但很明显移动群智感知方法的 均值水平更低。实验组 X 轴最大值 90.5 dB、Y 轴最大值 69.3 dB、Z 轴最大值 30.2 dB,远小于非干扰情况下的 X 轴最大值 108.3 dB、Y 轴最大值 88.2 dB、Z 轴最大值 51.8 dB。

模糊逻辑方法应用后的无人机噪声信号幅值的变化态势 也与非干扰情况下的信号幅值变化态势保持一致,但其均值 水平却相对较高。模糊逻辑方法的 X 轴最大值 160.6 dB、Y 轴最大值 91.7 dB、Z 轴最大值 66.4 dB,高于非干扰情况 下的 X 轴最大值 108.3 dB、Y 轴最大值 88.2 dB、Z 轴最大 值 51.8 dB,更远高于实验组数值水平。

综上可知,本次实验结论为:

1) 模糊逻辑控制方法并不能有效控制无人机噪声信号 幅值在 X 轴、Y 轴、Z 轴方向上的数值水平,在维持多旋 翼无人机稳定运动方面的实际应用能力相对较弱;

2)移动群智感知方法在有效控制无人机噪声信号幅值 方面的应用能力较强,可以保证 X 轴、Y 轴、Z 轴方向上 噪声信号波动幅值始终处于较低水平,符合保障多旋翼无 人机稳定运动的实际应用需求。

5 结束语

与模糊逻辑控制方法相比,新型多旋翼无人机噪声控 制方法在移动群智感知机制的基础上,通过改变调度性能 指标取值的方式,并根据板状结构振动特性,确定同步开 关阻尼、短路开关阻尼、电感开关阻尼、外加电压源开关 阻尼的计算表达式,又以蒙皮结构、加筋板结构、典型壁 板结构为例,规划了噪声信号的实时布局形式。在实际应 用方面,这种新型控制方法可以保证无人机噪声信号波动 幅值在各个传输方向上始终处于相对较低的数值状态,对 于维持多旋翼无人机的稳定运动能力起到较强的促进性 作用。

参考文献:

- [1] 杨 朔,吴 帆,陈贵海.移动群智感知网络中信息量最大化的用户选择方法研究 [J].计算机学报,2020,43 (3):409-422.
- [2] 赵国生,张 慧,王 健.基于 Tangle 网络的移动群智感知数 据安全交付模型 [J].电子与信息学报,2020,42(4):965 -971.
- [3] 伍咏成,陈自力,苏立军,等. 基于模糊 LADRC 的倾转四旋翼 无人机纵向姿态控制 [J]. 飞行力学,2020,38 (3):28-33.
- [4] 赵楚楚,王子微,丁冠华,等.基于模糊逻辑的改进自适应 IMM 跟踪算法 [J]. 信号处理, 2021, 37 (5): 724-734.
- [5] 张云飞,林德福,郑 多,等. 多目标时空同步协同攻击无人 机任务分配与轨迹优化 [J]. 兵工学报,2021,42 (7):1482 -1495.
- [6] 张绍荣,张闻宇,李 云,等. 基于 FAST 角点和 FREAK 描述符改进的无人机景象匹配算法 [J]. 电子测量与仪器学报, 2020,34 (4): 102-110.
- [7] 郭佳晖, 袁汉钦, 蒋滨安. 基于 PI 自适应卡尔曼滤波的无人机 姿态解算算法 [J]. 传感技术学报, 2020, 33 (1): 103-106.
- [8] 郭新年,周恒瑞,赵正敏,等.基于通用切比雪夫滤波器的有 源噪声控制研究 [J].振动与冲击,2020,39 (1):223-231,273.

- [9] 温智炜,苏世良,李霁舟.以可控式薄板振动为次级声源的有 源噪声控制实验研究[J].机械科学与技术,2020,39(7): 992-999.
- [10] 郭永峰,董强,娄晓娟,等.周期信号和非高斯噪声联合激励下 Brusselator 系统的动力学行为 [J].应用力学学报,2020, 37 (3): 1266-1271, 1405.
- [11] 安 朝,谢长川,孟 杨,等. 多体组合式无人机飞行力学稳 定性分析及增稳控制研究 [J]. 工程力学,2021,38 (11): 248-256.
- [12] 蔡安江,刘凯峰,郭师虹,等.基于四元数衍生无迹卡尔曼滤 波的二段式多旋翼无人机姿态估计算法 [J]. 控制理论与应 用,2020,37 (2):365-373.
- [13] 吴立志,崔彦琛,朱红伟,等.基于离散粒子群算法多旋翼无 人机任务分配研究 [J].消防科学与技术,2020,39 (5): 662-665.
- [14] 赵建霞,段海滨,赵彦杰,等.基于鸽群层级交互的有人/无人机集群一致性控制[J].上海交通大学学报,2020,54
 (9):973-980.
- [15] 谢文光,吴 康,阎 芳,等.一种面向多无人机协同编队控制的改进深度神经网络方法 [J].西北工业大学学报,2020, 38 (2): 295-302.
- [16] 池文浩,高 强,吉月辉.基于自适应动态规划的四旋翼无人 机分布式最优协调控制 [J].科学技术与工程,2020,20 (31):12890-12896.
- [17] 安 朝,谢长川,孟 杨,等. 多体组合式无人机飞行力学稳 定性分析及增稳控制研究 [J]. 工程力学,2021,38 (11): 248-256.
- [18] 杨川力,宁 芊,陈炳才,等. 基于 GAPSO-TS 的多基地无 人机航路-时间协同规划 [J]. 火力与指挥控制,2021,46 (9):20-26.
- [19] 邹瑛珂,李祖明,刘晓宏,等. 基于 VMD 分解的 MFCC+ GFCC 无人机噪音混合特征提取方法 [J]. 中国测试, 2021, 47 (11): 141-146.
- [20] 陈志明,刘龙武,刘 瑞,等.基于自适应积分反步法的四旋 翼无人机抗干扰轨迹跟踪控制[J].中国惯性技术学报, 2020,28(6):819-828.
- [21] 孟庆霄,刘 宁,邵星灵,等.具有自适应增益调节的四旋翼 无人机姿态期望补偿 RISE 控制 [J].电光与控制,2020,27 (5):25-29.
- [22]董 琦,梁月乾,赵彦杰.基于自适应有限时间干扰观测器的 无人机集群编队控制方法 [J].中国科学:技术科学,2020, 50 (4):423-438.
- [23]何吕龙,张佳强,侯岳奇,等.有向通信拓扑和时延条件下的 无人机集群时变编队控制[J].北京航空航天大学学报, 2020,46(2):314-323.
- [24] 闫党辉,章卫国,陈 航,等.具有时延和干扰约束的多无人机滑模一致性编队控制研究 [J].西北工业大学学报,2020, 38 (2):420-426.
- [25] 左来锋,姚利娜. 基于未知输入观测器的四旋翼无人机故障诊断与模型参考容错控制 [J]. 南京航空航天大学学报,2020,52 (6):889-896.