Journal of Vibration, Measurement & Diagnosis

DOI: 10. 16450/j. cnki. issn. 1004-6801. 2020. 06. 019

# 基于压电作动器的舰载机柜主动减振试验研究

秦一凡1, 陆 洋1, 马逊军2, 王风娇1

(1. 南京航空航天大学航空学院 南京,210016)(2. 武汉第二船舶设计研究所 武汉,430205)

**摘要** 安装有精密电子设备的舰载机柜具有很高的减振要求,尝试采用主动控制方法实现舰载机柜的多频振动控制。首先,基于叠堆压电作动器,建立了一套模型机柜主动减振试验系统;其次,进一步考虑舰载机柜的减振需求, 采用多频并联结构自适应控制策略,进行了三频单入单出和四人四出的振动主动控制试验,并研究了控制系统对 外扰激励和控制通道变化的自适应能力。试验结果表明:控制系统能够有效抑制被控点的低频线谱振动,单入单 出情况下目标位置振动水平降低 85%,四人四出状态下各被控点的振动控制效果均达到 60%;叠堆压电作动器响 应具有频带宽和响应速度快的特性,使系统对外扰激励及控制通道的变化具有较强的跟踪控制能力,具有一定的 多频控制能力和较强的自适应性。

关键词 舰载机柜;压电作动器;振动主动控制;并联结构自适应滤波 中图分类号 U665.2;TP271.8

### 引 言

舰载机柜是舰船测控系统的重要组成部分, 内部装载的精密电子仪器设备是舰船执行各项任 务的核心部件,必须保证连续可靠工作。然而在 舰船航行中,结构振动容易导致机柜内电子仪器 信号连接设备松脱或产生疲劳损坏,从而影响电 子设备的正常使用,甚至导致严重事故<sup>[1]</sup>。因此, 舰载机柜的振动控制是船舶工程领域中不可忽视 的问题之一。

对于舰载机柜而言,周期性旋转机械设备(如柴 油发动机、排水泵等)引发的多频振动是其主要振 源。在船舶工程领域,加装被动隔振器是常用的机 柜减振方法<sup>[2]</sup>。吴毅萍<sup>[3]</sup>提出了设备质量、质心位 置和各隔振器承载量的简易测定方法。易敦培<sup>[4]</sup>通 过试验,研究了舰载机柜减振系统的垂向、横向支撑 减振器间的匹配性能。尽管被动隔振器具有良好的 中高频段宽频减振效果,但针对低频线谱振动往往 难以取得令人满意的控制效果。从安装有被动隔振 器的某型舰船舰载机柜的实测垂向振动数据可看 出,舰载机柜在低频段存在典型的多频线谱振动,该 机柜在 19.8,100.0 和 200.0 Hz 处均有较强的振动 成分。

作为一种主动振动控制方法,结构响应主动控制(active control of structural response,简称 AC-SR)技术具有低频抑振效果好、对系统和结构参数的不确定性适应性强等优势,能够有效弥补被动隔振在低频减振上的短板<sup>[5-7]</sup>。为进一步提高舰载机柜的减振效果,有必要开展机柜振动主动控制技术研究。

在 ACSR 工程应用中,作动器是影响振动控制 效果的关键因素之一。在舰船振动主动控制工程应 用中,常用的作动器是电磁惯性作动器,通常用于动 力系统的主动隔振<sup>[8]</sup>,虽然其多频振动控制效果良 好,但此类作动器体积大、质量大,并不适合于总质 量较小的舰载机柜减振。近年来,智能材料的兴起 为振动主动控制提供了一条新途径<sup>[9-10]</sup>。其中,压 电作动器由于具有质量体积小、控制频带宽及响应 速度快等优势,在舰载机柜的主动抑振应用方面具 有良好的应用前景。

为了研究振动主动控制技术在舰载机柜振动 控制中的可行性,笔者采用叠堆压电作动器,针对 由周期性旋转设备引起的舰载机柜多频振动控制 问题,开展了振动主动控制试验研究。首先,基于 叠堆压电作动器,建立了模拟舰载机柜振动环境 的试验系统;其次,针对舰载机柜的多频振动特性,结合多频并联结构自适应控制策略,通过模型 机柜试验,验证了主动控制对舰载机柜振动的控 制效果。

# 1 试验方案

为了模拟舰载机柜的振动环境,笔者设计的试 验方案如图1所示。该试验系统主要由能够模拟舰 载机柜振动的模型机柜及振动测量与控制系统两部 分组成。由叠堆压电作动器构成的作动系统与模型 机柜底固定在钢板上。机柜底部钢板放置于两块固 定基座上,通过电磁激振器激励钢板使模型机柜产 生多频振动。长方体金属盒表示测控设备模型,安 装于模型机柜承载托板上。4个加速度传感器均匀 布置于托板上,以监测其整体振动情况,并用于振动 控制反馈。图2和图3分别给出了传感器和作动器 布置示意图。



Fig. 1 Schematic of experiment system

舰载机柜 ACSR 试验系统的工作原理框图如 图 4 所示。信号发生器产生外扰激振信号,通过功 率放大器后驱动电磁激振器激振机柜产生多频振 动;通过加速度传感器监测控制点的振动响应,经信 号调理仪进行低通滤波后进入 A/D;数字信号处理 器(digital signal processor,简称 DSP)控制器依据 主动控制律计算出实时控制信号,通过 D/A 输出至 驱动电源,驱动叠堆压电作动器的输出力在控制点 处的响应与外扰激振力引起的振动相抵消,从而达 到"以振制振"的目的。



- 图 2 承载托板上设备模型和传感器布置示意图(单位: mm)
- Fig. 2 Schematic diagram of sensor layout on bearing pallet(unit:mm)



图 3 底部钢板上作动器布置示意图(单位:mm)

Fig. 3 Schematic diagram of actuator layout on bottom plate(unit:mm)



图 4 舰载机柜多频 ACSR 试验系统框图

Fig. 4 Block diagram of multi-frequency ACSR test system for shipboard cabinets

# 2 试验硬件

#### 2.1 基于叠堆压电作动器的作动系统

叠堆压电作动器利用压电陶瓷的逆压电效

应,将电能输入转换为机械能输出。作动器力输 出方向与压电应变常数 d<sub>33</sub> 方向一致,并通过串 联机械结构使得叠堆压电作动器在低压驱动下 即具有较大输出力。笔者采用 120VS25 低压机 械封装式叠堆压电陶瓷作动器,其主要参数如 表 1所示。

表 1 120VS25 型叠堆压电作动器参数 Tab. 1 Parameters of 120VS25 stack piezoelectric actuator

	-
参数	数值
标称行程/µm	114
轴向刚度/( N・μm <sup>-1</sup> )	65
最大推力/N	7 300
1 阶谐振频率/kHz	7
直径×长度/(mm×mm)	15  imes 127
驱动电压/V	$0 \sim 120$

作动系统由 4 部分组成,包括支撑结构、直 线轴承、连接螺栓和叠堆压电作动器,如图 5 所 示。通过支撑结构将叠堆压电作动器安装于机 柜结构的底部,使作动器的轴向力直接作用于模 型机柜。与此同时,底部支撑结构上沿周向均匀 布置了 3 根竖直钢杆,与直线轴承配合安装,以 避免横向弯矩直接作用于压电作动器而导致作 动器损坏。



图 5 作动系统安装示意图与实物图

Fig. 5 Schematic diagram and physical diagram of actuation system installation

#### 2.2 模型机柜及主要仪器设备

试验采用 WEBBER DS-6624 型铁质机柜模拟 典型舰载机柜,其净重为 94 kg,长、宽、高分别为 596,596 和 1 170 mm。其中,测控设备模型的长、 宽、高分别为 200,116 和 55 mm。通过加标准砝码 使其配重达到 15.4 kg。

表 2 给出了试验使用的主要仪器型号及其性能 参数。

表 2 主要仪器的型号与参数

Tab. 2 Data of the instruments

仪器型号	参数	数据
激振器功放	最大输出功率/W	1 400
(Sinocera HEA-500G)	输入电压/V	$\pm 5$
激振器	最大激振力/N	500
(Sinocera HEA-500)	振幅范围/mm	$\pm 10$
加速度传感器	灵敏度/(mV・ $g^{-1}$ )	102.9
(PCB 333B30)	量程/ $g$	10
信号调理仪	可编程增益	1, 10, 100, 1 000
(Centuryl CM3508B)	低通滤波范围/Hz	$1.5 \sim 10\ 000$
信号发生器	通道数	2
(DG 1000Z)	输出频率范围/MHz	$0\sim 25$
DSP 嵌入式控制	主频/MHz	300
系统	AD7656 分辨率/bits	16
(TI C6747)	DA5668 分辨率/bits	16

# 3 多频并联结构自适应控制策略

在前期研究所提出的多频并联结构时域自适应 控制方法<sup>[11]</sup>基础上,基于 Fx-LMS 算法,给出了本 研究所采用的多频振动主动控制算法,单入单出系 统控制原理如图 6 所示。



图 6 多频并联结构自适应控制原理框图



图 6 中: x(k) 为与舰体激励信号相关的参考信 号; P(z) 为初级通道传递函数; d(k) 为期望信号, 包含 M 个目标频谱;  $W_m(z)$  为第 m 个通道的自适 应滤波器; S(z) 为次级通道传递函数,包括 D/A、 驱动电源、叠堆压电作动器及其与加速度传感器之 间的物理传递通道等环节;  $\hat{S}(z)$  为次级通道滤波 器,是对 S(z) 的估计;  $B_m(z)$  为 IIR 型无延时带通 滤波器,只允许通过一定范围内的频率分量;  $x'_{m}(k)$  为滤波 x 信号; y'(k) 为主动控制信号驱动下,作动系统在被控点处产生的振动响应; e(k) 为误差信号。当自适应过程收敛时, y'(k) 能很好地复现 d(k) 的信号轨迹,此时 e(k) 最小,即实现了振动控制的效果。

由于舰载机柜振动频率较低且误差信号频谱间 隔较小,若直接采用 Fx-LMS 算法调整滤波器的权 系数向量,会在误差信号 e(n) 中调制出多个不相关 成分。并联结构的基本思想是利用无延迟带通滤波 器 B<sub>m</sub>(z),将 x(k)和 d(k)分解为多个对应的单频 信号,通过构造通道数与谱线总数相等的独立滤波 器,对各频率成分进行单独控制,客观上增大了目标 频率的频率间隔,提高了控制效果。

式(1)给出了 k 时刻的期望信号 d(k)、控制信号 u(k) 和误差信号 e(k)

$$\begin{cases} d(k) = \sum_{m=1}^{M} p_m \cos(\omega_m k + \varphi_m) \\ u(k) = \sum_{m=1}^{M} y_m(k) \\ e(k) = d(k) - \mathbf{s}(k)^{\mathrm{T}} u(k) \end{cases}$$
(1)

其中:期望信号 d(k) 由 M 个目标频率的振动成分 构成;  $\omega_m$  和  $p_m$  为 d(k) 中第 m 个分量的角频率及 振幅系数;  $y_m(k)$  为控制信号中针对  $\omega_m$  频率分量的 控制输入;  $s(k) = [s(0) \quad s(1) \quad \cdots \quad s(J-1) \quad ]^T$ 为 k 时刻次级通道 S(z) 的单位冲击响应, J 为选择 长度。

记 *k* 时刻第 *m* 个通道自适应滤波器  $W_m(z)$  的 权系数向量为  $w_m(k) = [w_m(0) w_m(1) \cdots w_m(I-1)]^T$ ,参考信号 x(k) 通过  $B_m(z)$  后得到的 单频参考信号为  $x_m(k) = [x_m(k) x_m(k-1) \cdots x_m(k-I+1)]^T$ ,其中:*I* 为  $W_m(z)$  的阶数。

经过第 *m* 个滤波器 *W<sub>m</sub>*(*z*)产生的单频控制信号为

$$\mathbf{y}_m(k) = \mathbf{w}_m(k)^{\mathrm{T}} \mathbf{x}_m(k)$$
(2)

根据最陡下降法<sup>[12]</sup>,通过调整滤波器的权系数 向量以最小化各频率的振动分量,滤波器权系数变 化量为

$$\nabla_{m}(k) = \frac{\partial E[e^{2}(k)]}{\partial W} = -2e_{m}(k)x'_{m}(k) \quad (3)$$

因此,滤波器权系数向量 w<sub>m</sub>(k)的自适应迭代 方程可表示为

 $\boldsymbol{w}_{m}(k+1) = \boldsymbol{w}_{m}(k) + \mu \boldsymbol{e}_{m}(k) \boldsymbol{x}'_{m}(k) \qquad (4)$ 其中:  $\mu$  为收敛步长。

通过式(1) ~式(4)可以计算出基于第 n 个被 控点、第 m 个作动器单入单出系统的控制信号 u<sub>mm</sub>(k)。考虑到实际采用的四人四出控制模式,单 个作动器对每个控制点的响应均有贡献。因此,在 计算单个作动器的控制信号U<sub>m</sub>(k)时,必须综合考 虑每个控制点处各频率成分的贡献量。综上所述, 第 m 个作动器的实际控制信号为

 $U_{m}(k) = u_{m1}(k) + u_{m2}(k) + u_{m3}(k) + u_{m4}(k)$ (5)

## 4 试验结果与分析

为较真实地模拟舰载机柜的实际情况,笔者以 某舰载机柜的实测振动为例进行试验,其待减振频 率成分分别为:  $f_1 = 19.8$  Hz,  $f_2 = 100$  Hz,  $f_3 = 200$  Hz。在初步试验中发现,该模型机柜恰好在 19.8 Hz 左右出现了较为强烈的共振,所需主动控 制力很大。为防止此状态下压电作动器超行程而损 坏,同时考虑到本次试验研究的主要目的为验证主 动控制方法用于机柜减振的可行性,因此,激振频率 只要模拟出舰载机柜典型的振动范围即可。为使试 验研究不失一般性,后续试验将第1个抑振频率调 整至 30 Hz,并使测点无控振动响应量级接近实测 值。最终正式试验时的主激振频率确定为:  $f_1 = 30$  Hz,  $f_2 = 100$  Hz,  $f_3 = 200$  Hz。

考虑并联结构多频主动控制算法控制参数相对 较多,所以遵循"从简单到复杂"的原则,首先,进行 了三频简谐外扰激励下单入单出的试验研究;其次, 为考查控制系统对外扰和系统变化的适应性,进行 自适应控制试验;最后,针对实际舰载复杂振动环 境,进行四入四出状态三频振动控制试验。

#### 4.1 三频简谐外扰激励单入单出试验

首先进行了三频(30 Hz+100 Hz+200 Hz)振 动的单入单出 ACSR 试验,利用图 1 中安装于 1 # 处的作动器控制被控点 1 # 处的振动响应。在控制 算法中:滤波器阶数 I 取 64;  $W_m(z)$  初值设为 0;收敛 步长  $\mu_{30 \text{ Hz}} = 0.04$ , $\mu_{100 \text{ Hz}} = 0.2$ , $\mu_{200 \text{ Hz}} = 0.01$ 。外扰 激励在第 20s 时刻施加控制,试验结果如图 7 所示。

从图 7(a)可以看出,施加控制后被控点的振动 响应迅速衰减,约 10s 后达到稳定,其振幅减小约 85%。图 7(b)则显示出稳定的控制电压约为 2.3 V。图 7(c)给出了控制前、后被控点处加速度 幅值对比,结果显示,由于模型机柜存在一定非线 性,控制开始后系统未控频率处响应略微增加,但 3 个主要频率的振动成分均得到有效抑制。



- 图 7 三频简谐外扰激励单入单出 ACSR 试验结果
- Fig. 7 Results of single input single output ACSR test with three frequency harmonic excitation

#### 4.2 自适应控制试验

舰载机柜的振动环境非常复杂,通常表现为 外扰激励的时变性和控制通道的复杂性。为了考 察控制系统在复杂环境下的自适应性,分别针对 外扰激振力的幅值、频率、相位以及初级/次级通 道的变化进行了模型机柜 ACSR 自适应控制试验 研究。

1)外扰激励幅值的变化。在第70,130和 190 s 时刻,100,30和200 Hz 外扰幅值分别变为各成分原幅值的130%,70%和140%。在第240 s 时刻所有频率外扰幅值均恢复至初值,试验结果如图8所示。由图8(a)可知,控制系统对激振力幅值变化具有很强的适应能力。控制开始20 s 后,控制点加速度响应下降85%以上。随着激振力幅值放大或缩小,D/A 输出的电压幅值也随之相应地增加 或减少,被控点处振动水平保持稳定。实际上,激励幅值放大或缩小会导致控制系统所需能量也相应的增加或减少。



- 图 8 外扰激励幅值变化前、后加速度响应和 D/A 输出
- Fig. 8 Acceleration response and D/A output before and after excitation amplitude changes

2)外扰激励频率的变化。外扰频率在第 100 s时刻从(30,100,200 Hz)变为(28,98, 196 Hz),在第 220 s时刻又恢复至初始频率组合。 图 9 给出了频率改变前、后被控点处的加速度响应 和控制电压时域历程。频率降低后系统仍然收敛, 并表现出良好的适应性,但是残余振动较频率降低 前有所增加。针对激振频率降低前、后的频率响应 分析可知,频率降低引起系统未控加速度响应的增 加导致了残余振动的增大。



图 9 外扰频率变化前、后试验结果

Fig. 9 Test results before and after disturbance frequency changes

3)外扰激励相位的变化。100 Hz外扰相位在 第 80 s时刻增大 45°,30 Hz外扰在第 150 s时刻减 小 60°,在 220 s时所有频率外扰相位均恢复至初 值。试验结果如图 10 所示。在第 80 和 220 s时 刻,相位的变化导致加速度响应小幅变化,但系统很 快收敛。控制电压在波动后又很快恢复至原先水 平,说明相位的变化不会引起控制能量的改变。



Fig. 10 Acceleration response and D/A output before and after excitation phase changes

4) 控制通道的变化。为模拟机柜测控设备安 装变化对控制造成的影响,在约 80 s 时刻在被控点 附近放置一个4 kg的质量块,在约160 s时刻将该 质量块挪动至另一位置,以模拟改变初级/次级通道 的传递特性。试验结果如图11所示。控制通道2 次变化都导致了加速度响应的突变,但系统分别经 过约6 s和10 s后收敛至稳定状态,表现出良好的 自适应性。图11(b)中控制电压幅值的变化显示了 控制的自适应过程。







从上述试验结果可以看出,控制系统对外扰 和系统参数的变化具有较强的鲁棒性和自适应 性。同时,由于并联结构自适应算法对扰动参数 变化具有很强的实时跟踪能力,控制电压变化迅速,从而避免了系统响应的瞬态剧烈波动,具有良 好的稳定性。

#### 4.3 三频简谐外扰激励四入四出试验

为进一步验证控制系统在舰载复杂外扰环境下 的有效性,进行了三频简谐外扰激励下四入四出 ACSR试验研究。试验结果如图 12 所示,施加主动 控制后,各被控点处的加速度响应均得到不同程度





的抑制。图 13 采用柱状图给出了控制前、后 4 个被 控点加速度响应的频域幅值谱对比。

从图 13 可以看出:1 # 和 4 # 被控点处减振效 果显著,振动水平降幅达到 80%以上,各频率成分 均得到有效控制;2 # 被控点振动水平下降 62%左 右,30 和 100 Hz 两频率点振动降幅均达到 75%, 200 Hz 频率点振动仅降低了 56%;3 # 被控点振 动水平降至原幅值的 68%,其中 100 和 200 Hz 作 为主要成分,分别下降了 78%和 72%,30 Hz 频点 振动降幅仅有 61%。针对模型机柜的 3 个频点振 动响应进行四入四出状态的主动控制,在各控制 点振动水平均有明显减小,达到了较理想的控制 效果。







# 5 结 论

 1) 叠堆压电作动器具有体积小、质量轻、响应 频带宽和响应速度快的特性,使得控制系统不仅对 外扰及通道变化表现出良好的适应性,而且能够有 效用于多频振动控制,十分适合作为舰载机柜主动 振动控制的作动器。

2)所建立的控制系统可以有效控制模型机柜的多个目标频谱,单入单出情况下目标位置振动水 平降低85%,四入四出状态下各被控点的振动控制 效果均达到60%,且收敛速度较快。

3)外扰及通道变化等状态下的试验结果表明, 当外扰激励幅值、频率、相位及控制通道特性改变时,所建立的控制系统能够快速跟踪调整,具有较强的鲁棒性和自适应性。

#### 献 老 文 紶

 $\lceil 1 \rceil$ 苗建明. 舰船电子设备橡胶隔振器设计方法[J]. 机械 管理开发,2010,25(3):28-30. MIAO Jianming. Design of rubber vibration lsolator of

electric equipment in warship[J]. Mechanical Management and Development, 2010, 25(3): 28-30. (in Chinese)

- 崔高健,孙贺,高传亮,等. 电子设备机柜减振设计研  $\lceil 2 \rceil$ 究综述[J]. 机械工程师,2015(4):146-148. CUI Gaojian, SUN He, GAO Chuanliang, et al. Review of vibration damping design for electronic equipment cabinet [J]. Mechanical Engineer, 2015(4): 146-148. (in Chinese)
- [3] 吴毅萍. 电子设备振动分析与抗振设计[J]. 舰船科学 技术,2007,29(5):88-91.

WU Yiping. Vibration analysis and anti-vibration design of electronic equipment [J]. Ship Science and Technology, 2007, 29(5): 88-91. (in Chinese)

- $\lceil 4 \rceil$ 易敦培. 机柜减振系统的试验研究[J]. 舰船科学技 术,2006(4):112-117. YI Dunpei. Experimental research on vibration control system of cabinet [J]. Ship Science and Technology, 2006(4): 112-117. (in Chinese)
- [5] 李维嘉,曹青松. 船舶振动主动控制的研究进展与评 述[J]. 中国造船,2007,48(2):68-79. LI Weijia, CAO Qingsong. Research progress and review on active vibration control of ships[J]. Shipbuilding of China, 2007, 48(2): 68-79. (in Chinese)
- [6] 于丹竹,黎胜. 基于降阶模型的水下结构振动主动控 制仿真及实验研究[J]. 振动与冲击,2017,36(3):70-76.

YU Danzhu, LI Sheng, Active vibration control simulation and experimental studies on underwater structures based on a reduced order model [J]. Journal of Vibration and Shock, 2017, 36(3): 70-76. (in Chinese)

[7] 姚熊亮,顾玉钢,杨志国. 压电类智能结构在船体振动 控制方面的应用研究[J]. 哈尔滨工程大学学报, 2004,25(6):695-699.

YAO Xiongliang, GU Yugang, YANG Zhiguo. Application study of the piezoelectric intelligent structures on the hull's vibration control[J]. Journal of Harbin Engineering University, 2004, 25(6): 695-699. (in Chinese)

- [8] TEAL R S, MCCORVEY D L, MAILOY D. Active vibration suppression for the CH-47D[C] // Proceedings of the 53rd Annual Forum of American Helicopter Society. Virginia Beach, VA, America:[s. n. ],1997.
- [9] 杨智春, 王巍, 谷迎松,等. 一种弯曲型压电堆作动器 的设计在振动控制中的应用[J]. 振动与冲击,2009, 28(9), 130-134.

YANG Zhichun, WANG Wei, GU Yingsong, at al. Smart structure vibration control using a new bending type of piezoelectric stack actuator J]. Journal of Vibration and Shock, 2009, 28(9): 130-134. (in Chinese)

[10] 白亮, 冯蕴雯, 薛小锋. 压电智能结构振动的一致性 PID(CPID)控制[J]. 振动与冲击,2017,36(22):192-198.

BAI Liang, FENG Yunwen, XUE Xiaofeng, A consensus PID(CPID) control algorithm for vibration control of piezoelectric smart structures [J]. Journal of Vibration and Shock, 2017, 36(22), 192-198. (in Chinese)

[11] 马逊军,陆洋,陈仁良,等.直升机多频振动并联结构自 适应控制方法研究[J]. 振动工程学报,2016,29(5): 755-764.

MA Xunjun, LU Yang, CHEN Renliang, et al. Multi-frequency helicopter vibration control method using parallel-form adaptive filters [J]. Journal of Vibration Engineering, 2016, 29(5): 755-764. (in Chinese)

[12] VERES S M. Adaptive harmonic control[J]. International Journal of Control, 2001, 74(12): 1219-1225.



**第一作者简介:**秦一凡,男,1994年4月 生,博士生。主要研究方向为振动与噪 声控制。

E-mail: majorqyf@163.com