DOI:10.16450/j.cnki.issn.1004-6801.2022.01.002

# 直线超声电机驱动的并联微夹持器的振动控制

耿冉冉<sup>1</sup>, 姚志远<sup>2</sup>, 徐 豪<sup>2</sup>, 张阳阳<sup>2</sup>
 (1.南京工程学院工业中心、创新创业学院 南京,211167)
 (2.南京航空航天大学机械结构力学及控制国家重点实验室 南京,210016)

摘要 针对直线超声电机驱动的并联微夹持器手指的振动问题,提出了一种基于状态反馈的主动控制方法来抑制 微夹持器手指的振动,提高了微夹持器的稳定性。首先,利用有限单元法建立了微夹持器系统中圆盘与活动手指的 动力学模型,并推导其状态方程;其次,分析该振动系统的能控性和稳定性,采用极点配置法得到状态反馈矩阵,设 计了振动反馈控制律,通过Simulink对该反馈系统进行仿真分析,验证了主动控制对手指振动的抑制效果;最后,利 用该控制系统分别对微米级的钢珠以及茶花花粉细胞进行夹取实验。结果表明,该主动控制策略下微夹持器的夹 持性能及稳定性能够满足微纳定位精度的要求。

关键词 微夹持器;直线超声电机;振动控制;状态反馈 中图分类号 TP24; TH113

# 引 言

近些年来,微夹持器作为微观世界的探索和操 作工具,成为国内外学者研究的热点<sup>11</sup>,对其操作性 能的要求也越来越高。压电作动器具有体积小、位 移精度高、响应快等特点,作为驱动器被广泛应用于 微夹持器中[2-3]。压电陶瓷迟滞现象带来的非线性 问题很大程度上影响了压电作动器的定位精度[4]及 微操作的精度,学者们对此进行了大量研究。Tang 等<sup>[5]</sup>利用 Preisach 理论对压电驱动器建立了非线性 模型,提出了一种前馈非线性比例积分微分(feedforward nonlinear proportion-integration-differentiation,简称 FNPID) 控制策略。胡俊峰等<sup>[6]</sup>针对压电 驱动器的迟滞现象,提出一种前馈补偿与反馈调节 相结合的复合控制算法。目前,大部分控制方法主 要针对旋转式超声电机,而直线超声电机结构形式 多样、工作方式复杂多变,很难建立精确的数学模 型。另外,超声电机瞬时输出力大、作用时间极短, 使微夹持器末端产生振动,影响精度。文献[7-8]通 过建立操作手的摩擦模型和运动速度模型来抑制操 作手的振动。张阳阳等<sup>[9]</sup>构造了微夹持器手指尖端 振动的参数化模型,通过改变结构参数抑制其振动。 随着对微夹持器控制精度要求的提高,被动控制难 以满足其高精度要求,因此需要主动控制来满足其 性能指标。张泉等<sup>[10]</sup>提出了采用比例微分(proportion-differentiation,简称 PD)反馈控制器和应变率 反馈(strain rate feedback,简称 SRF)控制器相结合 的混合控制方法来抑制并联机器人的柔性杆残余振 动,提高了平台的定位精度。

直线超声电机具有运行速度快、不受磁场干扰、 断电自锁和纳米级的位移分辨率等优点<sup>[11]</sup>,将其作 为微夹持器的驱动器可提高系统的运行效率,提升 操作空间<sup>[12]</sup>。由于直线超声电机具有瞬时输出力 大、作用时间极短的特点,故使微夹持器的振动变得 难以控制。因此,如何控制微夹持器手指的振动成 为目前急需解决的一个问题。笔者针对该问题提出 了一种主动控制策略,采用状态反馈法设计了振动 反馈控制律,通过Simulink对该反馈系统进行仿真。 利用该控制器对钢珠以及花粉进行抓取实验,提升 了微夹持器的夹持性能和稳定性。

### 1 微夹持器振动物理模型

#### 1.1 微夹持器主体结构

图1为微夹持器主体结构示意图,可按其工作 状态分为固定部分和运动部分。固定部分主要包括 手臂、固定手指和直线超声电机定子;运动部分包括 电机动子(导轨)、圆盘和活动手指。

<sup>\*</sup> 国家自然科学基金资助项目(52075261);江苏省自然科学基金资助项目(BK20191018);江苏省高等学校自然科学研究重大资助项目(20KJA510007) 收稿日期:2020-08-28;修回日期:2020-12-16



为避免出现传统传动机构中存在的摩擦磨损、间 隙、传动误差等问题,采用柔性铰链将导轨与圆盘连 接。通过驱动直线超声电机实现圆盘的翻转和平移, 进而驱动固定在圆盘上的手指进行微操作。在2个手 指端部装有探针,用于抓取微小物体。在导轨末端安 装光栅尺用以实时反馈超声电机的输出位移。

#### 1.2 基于物理坐标的状态方程

直线超声电机通过驱动与圆盘相连接的柔性铰链发生弯曲变形,进而完成活动手指的运动。简化的手指物理模型如图2所示。该模型包括活动手指、固定手指、圆盘及柔性铰链。将电机的驱动简化为作用在柔性铰链端部的位移激励,令电机作用在圆盘上的等效控制力为u。圆盘与活动手指在工作过程中主要发生弯曲和转动,故笔者将其假设为梁结构。忽略梁的轴向振动,利用有限单元法得到其结构动力学方程为

$$M\ddot{\delta} + C\dot{\delta} + K\delta = Du \tag{1}$$

其中: $\delta$ 为位移向量, $\delta \in R^{4 \times 1}$ ; u为控制力,  $u \in R^{1 \times 1}$ ; M为质量矩阵, $M \in R^{4 \times 4}$ ;C为阻尼矩阵,  $C \in R^{4 \times 4}$ ;K为刚度矩阵, $K \in R^{4 \times 4}$ ;D为载荷分配矩 阵, $D \in R^{4 \times 4}$ 。



Fig.2 Physical model of the fingers

该动力学模型包括2个单元,共4个自由度,即  $\delta = [w_1 \varphi_1 w_2 \varphi_2]^T$ ,其中: $w_1 \pi \varphi_1 \beta$ 别为圆盘变形 的挠度和转角; $w_2 \pi \varphi_2 \beta$ 别为活动手指变形的挠度 和转角。两单元之间的转置矩阵为

$$T^{\epsilon} = \begin{bmatrix} -\cos\theta & 0 & 0 & 0\\ 0 & 1 & 0 & 0\\ 0 & 0 & -\cos\theta & 0\\ 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$
(2)

其中: θ为圆盘和活动手指之间的夹角。

整体刚度矩阵 K 和整体质量矩阵 M 可通过 式(2)由单元刚度矩阵和单元质量矩阵组合而成, 分别为

$$K = \frac{EI_2}{l_2^3} \begin{bmatrix} 12r_1 + 12\cos^2\theta & -6l_1r_1 - 6l_2\cos\theta & -12\cos^2\theta & -6l_2\cos\theta \\ -6l_1r_1 - 6l_2\cos\theta & 4l_1^2r_1 + 4l_2^2 & -6l_2\cos\theta & 2l_2^2 \\ -12\cos^2\theta & -6l_2\cos\theta & 12\cos^2\theta & 6l_2\cos\theta \\ -6l_2\cos\theta & 2l_2^2 & 6l_2\cos\theta & 4l_2^2 \end{bmatrix}$$
(3)  
$$M = \frac{A_2\rho l_2}{420} \begin{bmatrix} 156r_2 + 156\cos^2\theta & -22l_1r_2 - 22l_2\cos\theta & 54\cos^2\theta & 13l_2\cos\theta \\ -22l_1r_2 - 22l_2\cos\theta & 4l_1^2r_2 + 4l_2^2 & -13l_2\cos\theta & -3l_2^2 \\ 54\cos^2\theta & -13l_2\cos\theta & 156\cos^2\theta & 22l_2\cos\theta \\ 13l_2\cos\theta & -3l_2^2 & 22l_2\cos\theta & 4l_2^2 \end{bmatrix}$$
(4)

其中: $r_1 = \frac{l_2^3 I_1}{l_1^3 I_2}$ ; $r_2 = \frac{A_1 l_1}{A_2 l_2}$ ; $EI_2$ 为手指的弯曲刚度。

2个梁结构单元的材料和结构参数如表1所示。 采用Rayleigh阻尼作为振型的阻尼矩阵

$$C = a_0 M + a_1 K \tag{5}$$

阻尼系数由活动手指的振动实验计算得出:  $a_0 = 1.3138, \quad a_1 = 4.74 \times 10^{-9}, \quad \diamond \quad X_1 = \delta =$  $[w_1 \varphi_1 w_2 \varphi_2]^{\mathrm{T}}, \quad X_2 = \dot{\delta} = [\dot{w}_1 \dot{\varphi}_1 \dot{w}_2 \dot{\varphi}_2]^{\mathrm{T}}$  作为状态变量,则该系统的状态方程为

$$X = AX + Buy = CX \tag{6}$$

其中:X为系统的状态矢量,X=[X<sub>1</sub> X<sub>2</sub>]<sup>T</sup>;  $\dot{X}$ = [ $\dot{X}_1$   $\dot{X}_2$ ]<sup>T</sup>; A 为 状 态 矩 阵 ,A  $\in \mathbb{R}^{8 \times 8}$ , A =  $\begin{bmatrix} 0 & \mathbf{I} \\ -M^{-1}K & -M^{-1}C \end{bmatrix}$ ; B 为输入矩阵, B  $\in \mathbb{R}^{8 \times 1}$ , B =  $\begin{bmatrix} 0 \\ M^{-1}D \end{bmatrix}$ ; C 为 输 出 矩 阵 , C =

表1 单元的材料和结构参数 Tab.1 Material and structural parameters of the

| elements                            |                        |
|-------------------------------------|------------------------|
| 参数                                  | 数值                     |
| 弹性模量/Pa                             | $7.00 \times 10^{10}$  |
| 密度/(kg•m <sup>-3</sup> )            | 2 700                  |
| 铰链间距 l <sub>1</sub> /m              | 0.06                   |
| 手指长度 l <sub>2</sub> /m              | 0.05                   |
| 圆盘截面积 $A_1/m^2$                     | $9.00 \times 10^{-5}$  |
| 手指截面积A <sub>2</sub> /m <sup>2</sup> | $1.26 \times 10^{-5}$  |
| 圆板惯性矩 $I_1/m^4$                     | $8.10 \times 10^{-10}$ |
| 手指惯性矩 $I_2/m^4$                     | $1.26 \times 10^{-11}$ |
| 夹角/(°)                              | 70                     |
| $r_1$                               | 37.32                  |
| $r_2$                               | 1.2                    |

[0 0 1 0 0 0 0 0];y为系统的输出量。

# 2 主动控制器的设计

为了抑制微夹持器手指末端的振动,需根据受控 对象的实时状态施加外加控制,即对微夹持器施加闭 环控制。相较于输出反馈,由于状态变量X可以描述 受控系统的所有动态特性,故采用状态反馈法设计控 制律能达到更好的控制效果。本研究中微夹持器系 统通过直线超声电机驱动,通过给超声电机外加控制 信号来实现微夹持器手指末端的振动控制。

通过状态反馈设计控制律,必须保证该系统是 完全能控且稳定的。原开环系统的能控矩阵为

$$T_{c} = \begin{bmatrix} B & AB & A^{2}BA^{7}B \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{8 \times 8}$$
(7)  
rank  $T_{c} = 8$ (8)

由于*T*。为满秩矩阵,说明该系统是完全能控的, 只有稳定的控制系统才能实现所要求的控制性能<sup>13</sup>。 表2为开环系统的特征值。实部均为负,表明原系统 是渐进稳定的。可见,该系统满足能控性和稳定性, 可通过状态反馈设计控制律达到控制效果。

受控系统的控制输入状态线性反馈控制律 u为

$$u = r - KX \tag{9}$$

表 2 开环系统的特征值 Tab.2 Eigenvalues of open-loop systems

| _ |       | 0                     |         | -                      |
|---|-------|-----------------------|---------|------------------------|
|   | 实部    | 虚部                    | 实部      | 虚部                     |
|   | -273  | $3.49 \times 10^{5}$  | -4.1203 | $3.94 \times 10^4$     |
|   | -273  | $-3.49 \times 10^{5}$ | -4.1203 | $-3.94\!	imes\!10^{4}$ |
|   | -11.5 | $6.96 \times 10^{4}$  | -0.768  | $7.04 \times 10^{3}$   |
|   | -11.5 | $-6.96\!	imes\!10^4$  | -0.768  | $-7.04 \times 10^{3}$  |

其中:r为外部输入;X为状态矩阵;K为反馈矩阵。

将其代入式(6),可得状态反馈闭环系统的状态 方程为

$$\dot{X} = (A - BK)X + Br \tag{10}$$

图 3 为微夹持器的状态反馈系统框图。系统的 动态特性主要由极点,即特征值决定。采用极点配 置算法得到状态反馈矩阵 K,将一个多变量闭环系 统的极点配置在期望的位置上,设计主动控制器,从 而使控制系统得到所需要的动态特性,达到稳态和 预期的控制效果<sup>[14]</sup>。调用 Matlab 函数,采用直接法 进行极点配置。极点配置的命令为

$$K = \operatorname{acker}(A, B, p) \tag{11}$$

其中:p为期望极点构成的向量。



图 3 状态反馈系统框图 Fig.3 Block diagram of state feedback system

计算得到的配置极点和反馈矩阵系数如表3,4 所示。

表 3 配置极点 Tab.3 Value of the poles

|                       | F                     |
|-----------------------|-----------------------|
| 实部                    | 虚部                    |
| $-2.73\!	imes\!10^4$  | $3.46 \times 10^{4}$  |
| $-2.73 \times 10^{3}$ | $-3.46 \times 10^{3}$ |
| $-1.14 \times 10^{4}$ | 0                     |
| $-7.51 \times 10^{3}$ | $-3.82 \times 10^{3}$ |
| $-7.51 \times 10^{3}$ | $3.82 \times 10^{3}$  |
| $-7.28 \times 10^{2}$ | 0                     |
| $-2.88 \times 10^{3}$ | $2.22 \times 10^{3}$  |
| $-2.88 \times 10^{3}$ | $-2.22 \times 10^{3}$ |

表4 反馈矩阵系数

| Tab.4 Coefficient of the feedback matrix | Tab.4 | Coefficient | of | the | feedback | matrix |
|--|-------|-------------|----|-----|----------|--------|
|--|-------|-------------|----|-----|----------|--------|

| 参数      | 数值                    | 参数    | 数值                     |
|---------|-----------------------|-------|------------------------|
| $k_1$   | $8.90 	imes 10^{6}$   | $k_5$ | -4.57                  |
| $k_2$   | $-3.93 \times 10^{5}$ | $k_6$ | $-1.84 \times 10^{-1}$ |
| $k_{3}$ | $-1.84 \times 10^{5}$ | $k_7$ | $9.92 \times 10^{-1}$  |
| $k_4$   | $-1.43 \times 10^{4}$ | $k_8$ | $1.04 \times 10^{-1}$  |

## 3 振动控制系统仿真

采用 Matlab 软件中的 Simulink 模块对设计的

状态反馈控制系统进行仿真计算,设置仿真步长为 0.15 s,终止时间为8 s。图4为开、闭环响应的流程 框图。图中:阶跃信号代表直线超声电机在50 ms 内输出的力,其幅值为1.67。



Fig.4 Flow chart of open loop response and closed loop response

图 5 为系统的开、闭环振动响应。开环系统振动响应的最大幅值为 12 μm,在 7.3 s 内达到稳态。 闭环系统振动响应的最大幅值为 5.6 μm,在 0.015 s 内达到稳态,且响应不会形成周期往复振动。由仿 真结果可知,所设计的反馈系统对微夹持器手指末 端的振动有良好的抑制效果。



Fig.5 Vibration displacement response of open loop system and closed loop system

### 4 微夹持器抓取实验

为了验证该控制系统对微夹持器手指末端振动 抑制的有效性,分别以微米级的钢珠以及茶花花粉 细胞作为夹取对象来进行夹取稳定性实验。微夹持 器夹取实验装置如图6所示,主要包括日本Ketence 公司的VHZ500R高精度电子显微镜系统,用来观 测微夹持器探针的夹取性能;针对本研究制作的控制箱,用来驱动微夹持器系统中各个直线超声电机, 具有控制精度高、实时位移反馈及操作简单等优点; 可升降载物台用来放置被夹取对象,在夹取成功后 调节载物台高度,使被夹取物体脱离平台表面。 图7为微夹持器夹取过程流程图。



图 6 微夹持器夹取实验装置 Fig.6 Grasping experimental device of the microgripper



Fig.7 Flow chart of the microgripper grasping process

按照上述步骤分别对半径为250 μm的钢珠以及 几十微米的花粉细胞进行了夹取实验。为避免偶然 性,分别对被夹取对象进行8组实验,均成功实现了 夹取操作,并能够保持夹取状态稳定。微夹持器操 作末端对钢珠和花粉细胞的夹取效果如图8所示。

与原来没有状态反馈主动控制系统的抓取效果 相比,由于微夹持器活动手指的振动得到有效抑制,



在夹持过程中被夹取对象不会因为手指的振动而被 弹开,因此将夹取精度从原本半径为400μm的钢珠 提升到半径为250μm的钢珠以及半径更小的茶花 花粉细胞。此外,被夹取对象能够稳定地保持在显 示屏中央。实验结果表明,该振动控制方法可有效 提高微夹持器的稳定性,增加了微夹持器的实用性。

### 5 结束语

将微夹持器手指的振动模型简化为一个两单元 四自由度系统,推导了基于物理坐标的状态空间表 达式,验证了该系统完全可控且渐近稳定。采用极 点配置法得到状态反馈矩阵,设计了振动反馈控制 律。通过Simulink对该反馈系统进行仿真分析。结 果表明,该反馈系统对微夹持器手指末端的振动有 良好的抑制效果。通过对微小物体的夹取实验结果 表明,该控制系统驱动下微夹持器能够稳定的夹取 微米级物体,提高了微夹持器的控制精度和实用性。

### 参考文献

- [1] VURCHIO F, URSI P, ORSINI F, et al. Toward operations in a surgical scenario: characterization of a microgripper via light microscopy approach[J]. Applied Sciences, 2019, 9(9):1901.
- [2] SHANG W, CONG S, JIANG S. Dynamic model based nonlinear tracking control of a planar parallel manipulator [J]. Nonlinear Dynamics, 2010, 60 (4): 597-606.
- [3] DAS T K, SHIRINZADEH B, GHAFARIAN M, et al. Design, analysis and experimental investigations of a high precision flexure-based microgripper for micro/ nano manipulation [J]. Mechatronics, 2020, 69: 102396.
- [4] 季宏丽,孙宏君,裘进浩,等.扫描隧道显微镜扫描器的迟滞非线性控制[J].振动、测试与诊断,2017, 37(2):221-227.
  JI Hongli, SUN Hongjun, QIU Jinhao, et al. Control of hysteresis nonlinearity for scanning stage in scanning

tunneling microscope [J]. Journal of Vibration, Measurement & Diagnosis, 2017, 37(2): 221-227. (in Chinese)

- [5] TANG H, LI Y. Feedforward nonlinear PID control of a novel micromanipulator using Preisach hysteresis compensator [J]. Robotics and Computer Integrated Manufacturing, 2015, 34: 124-132.
- [6] 胡俊峰,杨明立,郑昌虎.压电微操作平台的复合控制[J].振动、测试与诊断,2018,38(3):494-501.

HU Junfeng, YANG Mingli, ZHENG Changhu. Compound control for a piezoelectric micro-manipulation stage[J]. Journal of Vibration, Measurement & Diagnosis, 2018, 38(3): 494-501. (in Chinese)

- [7] LENIOWSKA L, LENIOWSKI R. The joint vibration analysis of a multi-link surgical manipulator [J]. Archives of Acoustics, 2012, 37(4): 475-482.
- [8] YAVUZ Ş, MALGACA L, KARAGÜLLE H. Vibration control of a single-link flexible composite manipulator [J]. Composite Structures, 2016, 140: 684-691.
- [9] 张阳阳,姚志远,耿冉冉.基于超声电机驱动的微操作 手优化设计[J].机械与电子,2017,35(4):65-69,74.
  ZHANG Yangyang, YAO Zhiyuan, GENG Ranran.
  Optimal design of micromanipulator driven by ultrasonic motors[J]. Machinery & Electronics, 2017,35(4):65-69,74. (in Chinese)
- [10] 张泉,王瑞渊,周丽平,等.柔性并联平台的动力学建 模及主动振动控制[J].振动、测试与诊断,2013, 33(6):1025-1031.
  ZHANG Quan, WANG Ruiyuan, ZHOU Liping, et al. Dynamic modeling and active vibration control of flexible parallel manipulator [J]. Journal of Vibration, Measurement & Diagnosis, 2013, 33(6):1025-1031. (in Chinese)
- [11] 赵淳生. 超声电机技术与应用[M]. 北京:科学出版 社, 2007: 1-22.
- [12] GENG R R, MILLS J K, YAO Z Y. Design and analysis of a novel 3-DOF spatial parallel microgripper driven by LUMs[J]. Robotics and Computer-Integrated Manufacturing, 2016, 42: 147-155.
- [13] 郭亮, 王俐, 杨宵, 等. 现代控制理论基础[M]. 北京: 北京航空航天大学出版社, 2013: 4-8.
- [14] 黎明安.动力学控制基础与应用[M].北京:国防工业 出版社,2013:54-74.



第一作者简介:耿冉冉,女,1987年12月 生,博士、副教授。主要研究方向为微型 机械结构的设计、动力学建模、振动控制 及试验。

E-mail:rrgeng@nuaa.edu.cn

通信作者简介:姚志远,男,1961年6月 生,教授、博士生导师。主要研究方向为 结构振动特性分析和动力学建模、超声 电机的结构动力学分析、建模及结构 设计。

E-mail:zyyao@nuaa.edu.cn