压电型宏微双驱动精密定位系统点位协调控制*

刘定强 黄玉美 谢 礼 杨 勇

(西安理工大学机械与精密仪器工程学院,西安 710048)

【摘要】 设计了基于压电型微驱动器的宏微双驱动精密定位系统,宏动台由伺服电动机直接驱动,微动台由 压电陶瓷驱动器和弹性铰链构成,并由压电陶瓷驱动器驱动。微动台安装在宏动台上,微动台和宏动台是串联关 系。宏动台用于实现大行程微米级定位,而纳米级定位由微动台实现。利用基于运动控制卡的开放伺服功能来协 调宏微工作台之间的控制,而位置反馈由两个高精度光栅完成,精度检测由激光干涉仪完成。当宏动台运动结束 后,微动台根据测得的定位误差做出补偿进给。实验表明,在行程 100 mm 的范围内每隔 1 mm 采集一点,误差控制 在 ± 100 nm 以内。

关键词: 宏微驱动 弹性铰 压电驱动器 点位协调控制 中图分类号: TP242 文献标识码: A 文章编号: 1000-1298(2011)04-0220-04

Positioning Control of Piezoelectric Macro-micro Dual Drive

Liu Dingqiang Huang Yumei Xie Li Yang Yong

(School of Mechanical Instrumental Engineering, Xi'an University of Technology, Xi'an 710048, China)

Abstract

Based on the piezoelectric driver, a macro-micro dual drive precision positioning system was designed. The macro stage of the system was drove by servo motor. The micro stage was consisted of piezoelectric driver and flexible hinge, and drove by the former. The micro stage was mounted on the macro stage and showed a series connection. The macro stage and micro stage were used to realize large workspace and compensate the error of position, respectively. With the open serve control of motion control card, the control system of macro motion and micro motion was harmonized. The positioning feedback was realized by two high precision optical grating. The precision detection was completed by laser interferometer. In the whole closed loop control system, the micro stage compensated the position error when the macro stage finished moving. Experiment results showed that within the travel range of 100 mm, the position error in every millimeter was less than ± 100 nm.

Key words Macro-micro dual drive, Flexible hinge, Piezoelectric driver, Positioning coordination control

引言

随着国内外对宏微双驱动系统研究的深入,其 在超精密加工中运用越来越广泛,因此研究大行程 宏微双驱动系统十分重要^[1-2]。宏微双驱动微操作 系统在很多方面的性能要优于传统的采用单一驱动 方式的微操作系统,是实现高精度定位的一种有效 手段^[3-6]。但微动进给平台最大行程只有几十微 米,在实际加工中受限。因此需要在超精密加工中 解决大行程且具有宏微可协调进给的系统。把宏驱 动和微驱动结合起来,宏动台实现以地面为参考物 的大范围移动和定位,微动台附着在这个大行程机 构上,以宏动台为参考物实现微小位移,进而补偿大 行程造成的位移精度误差^[7]。由于宏微双驱动系 统被用于不同的目的^[8-9],因此采取了不同的控制 算法^[10]。本文利用高精度伺服电动机驱动的宏动

收稿日期: 2010-04-27 修回日期: 2010-07-05

^{*} 国家自然科学基金资助项目(50875209)

台和由压电驱动器与弹性铰构成的微动台串联建立 宏微双驱动精密定位系统;用两个高精密光栅来分 别完成宏动台和微动台的位置反馈;位置反馈和宏 微双驱动系统构成闭环控制;由运动控制卡来完成 宏微协调闭环控制,进而把计算机+运动控制卡结 构的控制系统应用于宏微双驱动。

1 宏微机构系统建模分析

1.1 宏微机构系统总体结构

宏微机构系统模型如图 1 所示。系统的宏动部 分由高精度伺服电动机和丝杠机构组成,这种形式 的传动结构紧凑,刚度较大。宏动台由图中宏动台 导轨导向。微动台安装在宏动台上,由弹性铰链和 压电型驱动器构成。压电驱动器输出位移,由微动 台导轨进行导向。



自1 本國和特尔邦亦建自



 1.伺服电动机 2.丝杠 3.压电型驱动器 4.宏动台 5.弹性 铰链 6.宏动台导轨 7.微动台 8.微动台导轨 9.弹性铰

1.2 微动台机构设计

微动台由弹性铰链和压电驱动器构成。具体结 构如图 2 所示。



微动台由 4 个对称布置的弹性铰链连接到宏动台上。每个弹性铰链由 2 个直圆弹性铰构成。 当压电驱动器输出力 F 作用于微动台,弹性铰会 发生变形,进而微动台会向 y 轴方向移动。因为弹 性铰链对称布置,所以在图 2 中微动台沿 y 轴方向 刚度较弱,而其他几个方向抗外载荷的能力都比 较强。

1.3 压电微驱动器

精密进给系统采用宏微两层工作台、两级进给 的方法。宏动台采用伺服电动机加滚珠丝杠的形 式,而微动台的进给由微驱动器完成。由于压电陶 瓷具有分辨率高、位移响应快、结构紧凑、刚度高等 优点,所以把压电型驱动器作为微动台的位移输入。

压电陶瓷驱动器是根据逆压电效应制成的,即 在经过极化处理的陶瓷体上施加一个与极化方向相 同或者相反的电场,而引起陶瓷片伸长或缩短的形 变。为了在较低的工作电压下获得较大的位移变形 量,通常采用多层的压电陶瓷片堆叠结构,多个压电 陶瓷片构成机械上串联、电路上并联的叠型结构。 压电陶瓷驱动器具有输出力大、响应速度快、控制精 度高等优点,但同时压电材料固有的迟滞、蠕变、非 线性等特点又给压电陶瓷驱动器的控制带来了困 难。研究压电陶瓷驱动器的特性,对提高压电微动 台的性能非常重要。

本文选用 PI 公司生产的 p255.4s 型压电陶瓷 驱动器。由于压电陶瓷材料自身特性的原因,压电 驱动器的实际位移呈现迟滞非线性,如图 3 所示。 压电驱动器的迟滞特性主要表现在某一时刻的位移 输出不仅取决于当前时刻的输入,还取决于上一时 刻的输入。



实验采用美国 Delta Tau 公司生产的开放式多 轴运动控制器(PMAC)对压电陶瓷驱动器进行电压 输入,采用电感测微仪测量压电陶瓷驱动器的输出 位移,实验结果描绘的迟滞曲线如图 4 所示。由图 可以看出压电陶瓷驱动器有明显的迟滞,在实际应 用中要建立迟滞非线性模型进行补偿。

压电陶瓷驱动器采用应变片传感器作为反馈元件,应变片传感器输出电压 0~10 V,对应压电陶瓷 驱动器行程 0~60 μm,将应变片输出电压经 ACC-28B型模拟数字转换器转换后,输入 PMAC 硬件寄 存器,ACC-28B型模拟数字转换器有 16 位精度, 采用无符号的转换方式,但不能直接接入 PMAC,必 须有一块接口板卡,本实验采用 4 通道模拟量输出



接口卡 ACC-8ES。当把反馈值送入 PMAC 控制卡 后,就构成了闭环控制。整个闭环控制系统采用 PID 控制和陷波滤波算法,对压电陶瓷驱动器进行 闭环反馈控制,结果如图5所示。





从图 4、5 中可以看出,闭环比不闭环的线性度 要好很多。实际使用中,用0~50 µm 这一段线性度 最好的部分。

宏微双驱动系统的协调控制 2

2.1 Turbo PMAC 开放伺服功能

Turbo PMAC 的开放伺服功能是新开放的一项 伺服功能,利用开放伺服可以使用高级语言编写复 杂灵活的运动程序和任意复杂的控制算法,可以任 意读写 PMAC 的 I, P, Q 和 M 变量,并按浮点数方式 存储这些变量。开放伺服算法使用L和F变量访 问寄存器,并支持所有数学运算符、关系运算符和数 学函数功能。开放伺服算法定义了特定的访问伺服 环的函数:MTRNUM 函数返回当前正在运行的电动 机号;COPYREG 函数将正在运行的电动机的 5 个 关键寄存器的值复制到5个P变量中,5个关键寄 存器存放的分别是实际速度、期望速度、跟随误差、 实际位置和期望位置:RETURN 函数将指定的参数 放入一个指定的24位整型寄存器。开放式伺服算 法的程序控制结构和 PLC 程序相似,使用 IF/ELSE/ ENDIF、WHLIE 和 EDNWHILE 等。Turbo PMAC 的 开放伺服功能为宏微协调程序的编写提供了很大的 灵活性。

2.2 控制系统的 PID 调节

宏微双驱动系统采用 PID 控制加上速度、加速

度反馈控制和前馈控制方法,控制原理如图6所示。



Fig. 6 Principle of positioning control

将该算法用于实际伺服算法时

$$D(n) = 2^{-19} I_{x30} \{ I_{x08} [E(n) + (I_{x32} C(n) + I_{x35} A(n)) / 128 + I_{x33} I(n) / 2^{23}] - I_{x31} I_{x09} C(n) / 128 \}$$
(1)
$$= I(n) = \sum_{i=0}^{n-1} E(j)$$

- I_{ns} ——电动机 x 的一个内部位置放大系数 (通常设为96)
- I₁₀₀——电动机 x 速度环的内部放大系数
- 一伺服周期 n 内的跟随误差,为该周 E(n) — 期内指令位置与实际位置的差值
- C(n) -一伺服周期 n 内的实际速度,为该周 期内最后两个实际位置的差值
- A(n) 一伺服周期 n 内的指令速度,为该周 期内最后两个指令位置的差值
- I(n)——伺服周期 n 的跟随误差的积分

PMAC 通过调节 I 变量调节控制系统的参数, I_{x30} 对应比例增益 P,提供系统所需要的刚度,数值 大时系统的刚性好,但是太大会引起系统的振荡,太 小会使系统的响应时间长且慢;1,33对应积分增益 I, 用于消除稳态误差;I,和对应微分增益,用于提供足 够的阻尼以保证系统稳定,数值越大阻尼越大,系统 越稳定; I,32 对应于速度前馈, 用于减少由于微分增 益的引入所引起的跟随误差; I as 对应加速度前馈增 益,用于减少由系统惯性带来的跟随误差。

宏微点位控制原理与实验 3

点位控制中宏微两级运动是分离的,具有先后 关系,点位控制即宏动台运动结束后,微动台根据测 得的定位误差做补偿进给,点位控制只对始末两点 间的位置精度有要求,对中间位置的定位精度和运 动轨迹无要求。宏微的协调采用阈值切换方式,当 宏动台运动的目标位置与实际位置的差值小于 5μm时,此时宏动台电动机抱闸,启动微动台,采用

5 μm时,此时宏动台电动机抱闸,启动微动台,采用 大闭环光栅反馈,对宏动台进行误差补偿,同时压电 陶瓷驱动器采用内部应变片传感器实现内部局部反 馈控制,宏微点位控制流程图 7 所示。现场实验测 试如图 8 所示。



Fig. 7 Flow chart of positioning control

宏微点位控制采用 Renishaw 激光干涉仪进行 位置误差测量。在行程 100 mm 的范围内每隔 1 mm 采集一个点,采集的误差曲线如图 9 所示。由误差 曲线可以看出宏微点位控制可以把误差控制在 ±100 nm以内。

4 结束语

对宏微双驱动协调点位控制建模以及控制方法 进行了研究和试验验证。采用高精密伺服电动机和 压电型微驱动器分别构成了系统的宏驱动和微驱 动。该系统同时具备伺服电动机的运动行程较大和





压电陶瓷驱动器响应快、位移分辨率高等优点。而 驱动微动台的压电驱动器本身固有的非线性迟滞特 性,则通过闭环控制来补偿压电驱动器的非线性。 同时对宏微双驱动点位协调控制进行了研究和实 验。利用两个光栅分别作为宏位移和微位移的位置 反馈,PMAC 运动控制卡来完成所有闭环控制。点 位控制方法采用阈值切换方式,当宏动台运动的目 标位置与实际位置的差值小于 5 μm 时,启动微动 台,采用光栅反馈对误差补偿。在点位控制实验中, 位置误差由激光干涉仪进行测量。实验结果表明本 文采用的控制策略能达到高精密定位的要求。

- 参考文献
- 1 Sharon A, Hogan N, Hardt D E. High bandwidth force regulation and inertia reduction using a macro/micro manipulation system [C] // Proceedings of the 1988 IEEE International Conference on Robotics & Automation, Philadephia, 1988, 1:126 ~ 132.
- 2 Weber T E, Hollis R L. A vision based correlator to actively damp vibrations of a coarse-fine manipulator [C] // Proceedings of the 1988 IEEE International Conference on Robotics & Automation, Scollsdale, 1989, 2:818 ~ 825.
- 3 Chen O J, Wolfgang H. Development of 4 DOF planar macro-micro manipulators system [C] // Proceedings of the IEEE 28th Annual Conference on Industrial Electronics, Sevilla, 2002,3:2 231 ~ 2 236.
- 4 Sanjoo K, Chung W K, Youm Y. On the coarse/fine dual-stage manipulators with robust perturbation compensator [C] // Proceedings 2001 ICER, IEEE International Conference on Robotics & Automation, Seoul, 2001,1:121 ~ 126.
- 5 Guo S X, Sugimoto K, Hata S. Development of a macro/micro mechanism for human scale teleoperating system [C] // Proceedings of 11th International Symposium on Micromechatronics and Human Science, Nagoya, 2000:163 ~ 168.
- 6 肖献强,朱家诚,李欣欣. 压电型宏/微双驱动精密定位机构的建模与控制[J]. 农业机械学报,2007,38(11): 140~143.

Xiao Xianqiang, Zhu Jiacheng, Li Xinxin. Modeling and control of a serial type macro-micro dual drive ultra-precision positioning mechanism[J]. Transactions of the Chinese Society for Agricultural Machinery, 2007,38(11):140~143. (in Chinese) (下转第 233 页) 3-RPS并联机构。

3.3.2 机构处于奇异位型附近时的情况

对机构处于奇异位型附近时进行了测试。例 如,上平台与下平台距离很近、平台直径较大 (*H*_{min} < 0.2*R*_u),并联机构是一个扁平的结构,机构 接近于奇异位型,此时算法仍然收敛,但收敛速度变 慢。奇异位型时肯定不收敛。因此,应用本算法时 要避开奇异位型。

4 结束语

根据 3 - RPS 型并联机构的结构特征,提出了 一种正解数值算法。该算法不需要导数运算和雅可 比矩阵及其求逆运算,物理模型清晰,计算公式简 单。使用新算法可以实现任意的精度要求,编程工 作量减少 60%,与现有算法相比,一次迭代节省时 间 30%,因而适用于实时控制。

参考文献

- 1 Lee K, Shah K D. Kinematic analysis of a three degrees of freedom in-parallel actuated manipulator [J]. IEEE Journal of Robotics and Automation, 1988, 4(3):361 ~ 367.
- 2 Warldron K J, Raghavan M, Roth B. Kinematics of a hybrid series-parallel manipulation system [J]. ASME Journal of Dynamic Systems, Measurement and Control, 1989, 111(2):211 ~ 221.
- 3 Hashimoto Minoru, Imamura Yuichi. Kinematic analysis and design of a 3 DOF parallel mechanism for a passive compliant wrist of manipulators [J]. Transactions of the Japan Society of Mechanical Engineers, 1998, C64:2116 ~ 2123.
- 4 Pfreundschun G H, Khmer V, Thomas G S. Design and control of a 3 DOF in-parallel actuated manipulator [C] // Proceedings of IEEE International Conference on Robotics and Automation, 1991, 2:1 659 ~ 1 664.
- 5 王进戈,范丽华,徐礼钜.3-RPS并联平台机构的位置正解与奇异构形分析的数值-符号解[J].机械设计,2005, 22(5):15~19.

Wang Jinge, Fan Lihua, Xu Liju. Positional forward solution and numeric-symbolic solution of singular configuration analysis for 3-RPS parallel platform mechanism [J]. Journal of Machine Design, 2005, 22(5):15 ~ 19. (in Chinese)

6 李树军,王阴,王晓光. 3-RPS 并联机器人机构位置正解的杆长逼近法[J]. 东北大学学报:自然科学版,2001,22(3): 285~287.

Li Shujun, Wang Yue, Wang Xiaoguang. Forward position analysis of 3-RPS in-parallel manipulator using self-modified successive approximation method[J]. Journal of Northeastern University: Natural Science, 2001, 22(3):285 ~ 287. (in Chinese)

7 张继有,原福永,刘大为,等.基于神经网络的并联3自由度机器人位置正解[J].计算机仿真,2004,21(10):133~135,106.

Zhang Jiyou, Yuan Fuyong, Liu Dawei, et al. Solution for forward kinematics of 3-DOF-parallel-robot based on neural network [J]. Computer Simulation, 2004, 21(10):133 ~135, 106. (in Chinese)

(上接第 223 页)

- 7 陈洪涛,程光明,肖献强,等. 宏/微双重驱动技术的研究和应用现状[J]. 机械设计与制造,2007(1):153~155. Chen Hongtao, Cheng Guangming, Xiao Xianqiang, et al. Research and application of macro/micro dual-drive technology [J]. Machinery Design & Manufacture, 2007(1):153~155. (in Chinese)
- 8 Roberto Horowitz, Li Yunfeng, Kenm Oldham. Dual-stage servo systems and vibration compensation in computer hard disk drives[J]. Control Engineering Practice, 2007,15(3): 291 ~ 305.
- 9 晏祖根,孙立宁,詹华群.基于实时误差补偿的机器人系统研究[J].中国机械工程,2007,18(11):1299~1303. Yan Zugen, Sun Lining, Zhan Huaqun. Research on high-speed high-precision robot based on real-time error compensation [J]. China Mechanical Engineering, 2007, 18(11): 1299~1303. (in Chinese)
- 10 孙绍云,曲东升,孙立宁,等.宏/微驱动定位系统滑模变结构控制的研究[J]. 机器人,2004,26(1):32~34. Sun Shaoyun, Qu Dongsheng, Sun Lining, et al. Sliding mode variable structure control of a macro/micro drive positioning system[J]. Robot, 2004, 26(1): 32~34. (in Chinese)