DOI:10.11918/202405056

MEMS 电热驱动器多场耦合模型及温度特性

谢海鹏,曹 云,孔啸宇,朱恒伯,陈旺生,席占稳

(南京理工大学 机械工程学院,南京 210094)

摘 要:为研究微小尺度下 MEMS 电热驱动器的温度特性,考虑空气对驱动器动态热平衡的影响,提出了一种基于空气对流 传热的电-热-流-固多场耦合模型。根据能量守恒方程以及气体对流换热和热传导等理论,建立 MEMS 电热驱动器的电-热-流-固多场耦合模型,并进行了有限元仿真。搭建 MEMS 电热驱动器温度特性试验平台,将恒定电压激励下的驱动器温 度响应试验结果与电-热-流-固多场耦合模型以及传统传热模型仿真结果进行对比分析,结果表明:相较于基于恒定对流 换热系数及经验公式的模型,采用电-热-流-固多场耦合模型得到的结果准确性更高,稳态温度分布误差在0.8%~7.6% 之间;驱动器各表面的对流换热系数分布不均匀;对流换热系数在上表面、下表面及竖直壁面分别呈现先下降后上升、上升以 及先上升后下降的趋势,但在3个特征面上对流换热系数几乎同时达到稳态,此时驱动器温度也达到稳态。基于空气对流换 热不均匀特性,所获得的电热驱动器温度特性为 MEMS 电热驱动器在微机电系统中的应用奠定了基础。

关键词: 电热驱动器;温度特性;对流换热; 电 – 热 – 流 – 固; 微机电系统(MEMS)

中图分类号: TH122 文献标志码: A 文章编号: 0367-6234(2025)04-0142-09

Multi-field coupling model and temperature characteristics of MEMS electrothermal actuators

XIE Haipeng, CAO Yun, KONG Xiaoyu, ZHU Hengbo, CHEN Wangsheng, XI Zhanwen

(School of Mechanical Engineering, Nanjing University of Science and Technology, Nanjing 210094, China)

Abstract: To study the temperature characteristics of MEMS electrothermal actuators at micro-scale, taking into account the influence of air on the dynamic heat balance of the actuator, an electrical-thermal-fluid-solid coupled multi-field model based on air convective heat transfer is proposed. This model is based on the principles of energy conservation along with theories of gas convection and heat conduction. Finite element simulations are conducted to analyze the model. An experimental platform for temperature characterization of MEMS electrothermal actuator is established, and the experimental results of the temperature response of the actuator under constant voltage excitation are compared and analyzed against the simulation results from both the electric-thermal-fluid-solid coupling model and the traditional heat transfer model. The results indicate that compared with the model based on the constant convective heat transfer coefficient and empirical equations, the electric-thermal-fluid-solid coupling model achieves higher accuracy, with the steady-state temperature distribution error ranging between 0.8% and 7.6%. Additionally, the convective heat transfer coefficient varies across different surfaces of the actuator. Specifically it decreases then increases on the upper surface, increases steadily on the lower surface, and increases then decreases on the vertical walls. Despite these variations, the convective heat transfer coefficients on all three characteristic surfaces reach the steady-state almost simultaneously, coinciding with the actuator's temperature reaching steady state. These findings, based on the uneven characteristics of air convective heat transfer, the obtained temperature characteristics of the electrothermal actuator provide a foundation for the application of MEMS electrothermal actuators in microelectromechanical systems.

Keywords: electrothermal actuator; temperature characterization; convective heat transfer; electro-thermal-fluid-solid; micro-electro-mechanical system (MEMS)

在微机电系统(micro-electro-mechanical system, MEMS)中,微驱动器承担着将电能转换为可控的机械运动的功能,微驱动器可以分为多种类型,其中包

括电热型^[1]、压电型^[2]、静电型^[3]和电磁型^[4]。在 多种驱动器之中,电热驱动器因其能够在较低的电 压下实现较大的偏转而备受青睐,特别适用于需要

收稿日期:2024-05-23;录用日期:2024-06-24;网络首发日期:2025-03-17 网络首发地址:https://link.enki.net/urlid/23.1235.T.20250317.1415.006 基金项目:国家自然科学基金(52475062) 作者简介:谢海鹏(2000—),男,硕士研究生;席占稳(1963—),男,研究员,博士生导师 通信作者:曹 云,ey1990@njust.edu.en

在中、低负载下实现较大偏转的应用领域。此外,电 热驱动器还具有良好的工艺兼容性、挠度和输出力 大等优点,因此被广泛应用于微动开关、微镜^[5]等 MEMS器件中。目前,电热驱动器主要分为U型^[6] 和V型^[7]驱动器,相比于U型结构,V型电热驱动 器的输出力更加稳定,对V型电热驱动器展开研究 有助于优化设计^[8],提高其使用性能。

目前,对微电热驱动器的研究主要集中在建 模^[9-10]和应用方面。在微电热驱动器的建模中,最 常见的方法是对微电热驱动器解耦建模,分别建立 电-热模型和热-力耦合模型。在建立电-热模型 时,关键在于如何定义电热驱动器的热边界条件。 目前,许多学者针对电热驱动器的传热途径展开研 究, Cauchi 等^[11]研究表明,在静止空气中运动的电 热驱动器,可以合理地忽略驱动器表面的热对流损 失。Ulkir^[12]研究表明,在温度分析中,当驱动器材 料的导热系数远大于空气时,可以忽略电热驱动器 因对流和辐射损失的热量。Ozsun 等^[13]提出并验 证了,在微观尺度,且在没有强制对流情况下应将 传导作为微电热驱动器实现热平衡的主要方式。 但 Lin 等^[14] 研究表明, 微电热驱动器不可忽视空气 自然对流对温度分布的影响。综上所述,现有针对 微电热驱动器的研究在模型构建过程中存在简化或 忽略某些关键因素的倾向,如对空气热对流行为的 忽略或线性化处理。这些方法未能充分捕捉到空气 与微电热驱动器之间的非均匀对流传热特性,从而 影响了驱动器温度特性的准确描述。

本文建立了电-热-流-固多场耦合的理论模型,并通过有限元法计算得到了相应的温度响应结果。通过建立实验平台测量静态和动态温度响应特性,将试验数据与理论仿真结果进行了对比分析。结果表明,电-热-流-固多场耦合模型更能准确反映微电热驱动器的实际行为。通过该研究,本文揭示了恒定对流换热系数在实际应用中的不准确性,并指出经验公式在描述微电热驱动器温度特性方面存在局限性。基于电-热-流-固多场耦合模型,进一步地开展了流体作用下,微电热驱动器表面对流换热分析。

1 V型电热驱动器的多场耦合模型

V型电热驱动器是一种以弯曲梁为基础的独特 设计,其核心组件包括两个锚点、推杆和横梁,横梁 与锚点之间预设角度,驱动器利用横梁的热膨胀弯 曲变形实现位移输出。该结构的设计与制造基于成 熟的深度反应离子蚀刻(deep reactive ion etching, DRIE)工艺^[15-16],这使得 V 型电热驱动器能够以较 高的精度和稳定性工作。单个 V 型电热驱动器的 输出力有限,但输出力能够通过增加驱动器数量而 实现较为平滑的增长。鉴于此特点,研究中常采用 将多个横梁通过推杆连接的方式形成 V 型阵列电 热驱动器。本文聚焦于三横梁 V 型电热驱动的建 模与分析,所选材料是重掺杂单晶硅,结构形式见 图 1。



1.1 MEMS 电热驱动器的理论模型

微电热驱动器的致动涉及电场、热场、结构场以 及流体场等多个物理场的耦合作用[17],当施加电压 时,通过电流加热微电热驱动器产生热量,从而引发 体积膨胀,并最终导致机械形变。在这个过程中,微 电热驱动器与锚点、基底之间的热传导以及与周围 空气的热对流造成热耗散。现有研究通常假设对流 损失的热量遵循定常第3类边界条件,即无论表面 温度的空间分布如何,对流系数始终是恒定的。该 方法使用的经验对流换热系数往往是从已有试验数 据中进行拟合得到的。此方法可能存在以下问题: 1)为获取对流换热系数,需要先进行试验收集数据 并进行拟合。2) 对流换热系数与换热表面的特征 长度(如尺寸或形状)紧密相关。不同特征长度下 的系数差异显著,宏观尺度下的经验公式可能不完 全适合于微尺度[13]。3)目前微尺度下的自然对流 换热研究有限,文献中所提出的经验值并不适用于 所有场合。4)空气与微电热驱动器之间的对流换 热是不均匀的,将对流系数简化为定值可能会降低 所得到的微电热驱动器温度特性结果的准确性。本 文首先在恒定对流换热系数模型及基于经验公式的 传热模型中分别建立了采用恒定对流换热系数和基 于经验公式的传热模型,并针对上述问题,在电-热-流-固多场耦合模型中提出了新的建模方法,即电-热-流-固多场耦合模型。该模型考虑了空气与微 电热驱动器之间的不均匀传热过程,将对流损失的 热量转换为空气的能量,避免了直接设定对流换热 系数的做法。此方法优点在于:1)避免使用经验值 进行拟合和设置对流换热系数,从而提高模型预测 的准确性。2)提供了研究驱动器对流换热特性的 方法,有助于深入了解不同条件下的传热规律。

由于 V 型电热驱动器阵列在实际应用中显示 出了均匀一致的温度分布特性,即每根横梁的温度 分布接近,因此将 V 型电热驱动器阵列的热传导简 化为单个 V 型梁的热传导问题。*T*_m(*x*, *y*, *z*, *t*)为 驱动器上关于位置(*x*, *y*, *z*)和时间 *t* 的温度函数。

根据能量守恒定律,单位时间内微元体内能的 增量可表示为

 $\Delta Q = Q_{J} + Q_{\phi} - Q_{air}$ (1) 式中: Q_{J} 为微元体产生的焦耳热, Q_{ϕ} 为微元体内热 传导的净热量, Q_{air} 为微元体与空气热对流产生的热 损失。

在某一时间间隔 dt 产生的热量可表示为

 $Q_{J} = J^{2}(t)\rho(T) dxdydzdt$ (2) 式中: J(t)为电流密度,由电热驱动器两端激励电 压和电阻率共同决定; $\rho(T)$ 为单晶硅随温度变化的 电阻率。

以微元体 x 方向为例进行传热分析(见图 2), 在单位时间内,以热传导的方式流入微元体的热量 Q_{in}和流出微元体的热量 Q_{out},可以表示为

$$\begin{cases} Q_{\rm in} = -\kappa(T) \left[\frac{\partial T_{\rm m}}{\partial x}\right]_{x} dy dz \\ Q_{\rm out} = -\kappa(T) \left[\frac{\partial T_{\rm m}}{\partial x}\right]_{x+dx} dy dz \end{cases}$$
(3)

式中: $\kappa(T)$ 为硅的热传导率,是一个随着温度变化的值; T_m 为微电热驱动器温度函数 $T_m(x, y, z, t)$ 的简写形式,由此可得,在 dt 时间间隔内从 x 方向进入微元体的净热量可表示为

$$\Delta \Phi_x dt = \frac{\partial}{\partial x} \left(\kappa(T) \ \frac{\partial T_m}{\partial x} \right) dx dy dz dt$$
(4)

以此类推可得在 dt 时间间隔内, 微元体 y 方向 和 z 方向上的净热量可表示为

$$\begin{cases} \Delta \Phi_{y} dt = \frac{\partial}{\partial y} \left(\kappa(T) \ \frac{\partial T_{m}}{\partial y} \right) dx dy dz dt \\ \Delta \Phi_{z} dt = \frac{\partial}{\partial z} \left(\kappa(T) \ \frac{\partial T_{m}}{\partial z} \right) dx dy dz dt \end{cases}$$
(5)

最终得到通过热传导形式进入微元体的净热量 Q₄可表示为

$$Q_{\Phi} = \kappa(T) \left(\frac{\partial^2 T_m}{\partial x^2} + \frac{\partial^2 T_m}{\partial y^2} + \frac{\partial^2 T_m}{\partial z^2} \right) dx dy dz dt = \kappa(T) \nabla \cdot (\nabla T_m) dx dy dz dt$$
(6)

微元体在 dt 时间间隔内,内能的增量 ΔQ 可表示为

$$\Delta Q = \rho_{\rm m} c \, \frac{\partial T_{\rm m}}{\partial t} \mathrm{d}x \mathrm{d}y \mathrm{d}z \mathrm{d}t \tag{7}$$

式中: c 为单晶硅的比热容, $\rho_{\rm m}$ 为单晶硅的密度。

因此,V 型微电热驱动器的瞬态热传导方程可 表示为

$$\rho_{\rm m} c \, \frac{\partial T_{\rm m}}{\partial t} = J^2(t) \rho(T) + \kappa(T) \, \nabla \cdot (\nabla T_{\rm m}) \, \mathrm{d}x \mathrm{d}y \mathrm{d}z \mathrm{d}t - \frac{Q_{\rm air}}{\mathrm{d}x \mathrm{d}y \mathrm{d}z \mathrm{d}t} \tag{8}$$



图 2 微电热驱动器的微元传热示意

Fig. 2 Heat transfer schematic for micro-electrothermal actuator

 1.1.1 恒定对流换热系数模型及基于经验公式的 传热模型

对于微电热驱动器与空气之间的对流换热损 失,现有研究方法通过设置对流换热系数来模拟微 电热驱动器表面的热损失。在建模过程中,考虑微 电热驱动器不同表面的热对流损失,其中对流换热 损失可以表示为

$$\begin{cases} Q_{\perp \bar{\chi} \bar{m}} = \kappa_1 (T_m - T_{ref}) \frac{dy dz dt}{\cos \theta} \\ Q_{\bar{\chi} \bar{\chi} \bar{m}} = \kappa_2 (T_m - T_{ref}) \frac{dx dy dt}{\cos \theta} \\ Q_{\underline{W} \bar{\mu} \underline{W} \bar{m}} = \kappa_3 (T_m - T_{ref}) \frac{dx dy dt}{\cos \theta} \end{cases}$$
(9)

式中: κ_1 为驱动器上表面的对流换热系数,根据文献 设置值为1350 W/(m²·K)^[14]; κ_2 为驱动器下表面的 对流换热系数,根据文献设置值为70 W/(m²·K)^[9], κ_3 为驱动器竖直壁面的对流换热系数,根据文献设 置值为6000 W/(m²·K)^[9]。

除了以恒定值设置对流换热系数,部分研究使 用对流换热的经验公式代替恒定值。对于大空间下 的自然对流,局部表面对流换热系数可以表示为

$$h = Nu \,\frac{\lambda}{l} \tag{10}$$

式中:Nu 为自然对流换热准则关联式, λ 为空气的传 热系数,l 为特征长度,电热驱动器的对流换热系数 $\kappa_1 = h, \kappa_2 = h, \kappa_3 = h_o$

对于自然对流换热准则关联式 Nu^[18]通常采用 幂函数形式,表示为

$$Nu = C (Gr \cdot Pr)^n = CRa^n$$
(11)

其中

$$Ra = \frac{g\beta\Delta TH^3}{\alpha \cdot \nu}$$

式中:Ra为瑞利数,Gr为格拉晓夫数,C、n为由试验 确定的常数,g为重力加速度, β 为体积膨胀系数, ΔT 为温差,H为特征长度, α 为热扩散系数, ν 为运 动黏度。

针对不同表面的形状和边界条件,需选取不同 的系数进行计算,以竖直壁面的对流换热系数为例, 竖直壁面对流换热准则关联式为^[18]

$$Nu = \left\{ 0.825 + \frac{0.387 Ra_{l_1}^{1/6}}{\left(1 + \left(\frac{0.492}{Pr}\right)^{9/16}\right)^{8/27}} \right\}^2, Ra < 10^9$$
(12)

综上所述,以对流换热系数建模的电热驱动器 瞬态热传导方程可表示为

$$\rho_{\rm m} c \, \frac{\partial T_{\rm m}}{\partial t} = J^2(t) \rho(T) + \kappa(T) \, \nabla \cdot (\nabla T_{\rm m}) \, \mathrm{d}x \mathrm{d}y \mathrm{d}z \mathrm{d}t - \sum_{i=1}^3 \kappa_i \frac{T_{\rm m} - T_{\rm ref}}{\cos \theta \, \mathrm{d}x_i}$$
(13)

初始条件和边界条件为

$$\begin{cases} T(x, y, z, 0) = T_{ref} \\ T(x, y, z, t) = T_{ref}, y = 0 \\ T(x, y, z, t) = T_{ref}, y = 2L \end{cases}$$
(14)

1.1.2 电 - 热 - 流 - 固多场耦合模型

为提高在流体场下微电热驱动器温度解的准确性,本文针对驱动器所处的流体场进行建模。针对流体,*T*_a(*x*, *y*, *z*,*t*)表示流体场内关于空气位置(*x*, *y*, *z*)和时间*t*的温度表达式,取流体微元进行研究。

微电热驱动器因对流换热损失的热量转换为流体的能量,因此求解流体能量的变化即可得到电热驱动器的热损失。单位质量的微元体总能量包括动能和内能,在单位时间内微元体的总能变化率可表示为^[19]

$$\frac{\partial(\rho E)}{\partial t} = \frac{\partial}{\partial t} \left[\rho \left(e + \frac{1}{2} V^2 \right) \right] dx dy dz \qquad (15)$$

式中 ρ 为气体密度。

不考虑微元体的辐射换热,通过扩散作用进入 微元体的净热流量可以表示为^[19]

$$\Delta \Phi_{\lambda} = -\left[\frac{\partial}{\partial x}\left(\lambda \frac{\partial T_{a}}{\partial x}\right) + \frac{\partial}{\partial y}\left(\lambda \frac{\partial T_{a}}{\partial y}\right) + \frac{\partial}{\partial z}\left(\lambda \frac{\partial T_{a}}{\partial z}\right)\right] dxdydz = -\nabla \cdot \left(\lambda \nabla T_{a}\right) dxdydzdt$$
(16)

式中λ为空气的传热系数。

在流体的宏观运动中,气体间通过对流的方式 传递的能量可以表示为

$$-\sum_{i=1}^{3} \frac{\partial(\rho E u_i)}{\partial x_i} \mathrm{d}x \mathrm{d}y \mathrm{d}z \qquad (17)$$

流体表面力和体积力对流体做功表现为微元体 内动能变化、体积变形时压力 p 所做的功以及气体 流动因摩擦产生的黏性耗散,因此表面力和体积力 的做功可以表示为

$$\left[\rho \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} \left(\frac{1}{2}V^{2}\right) + \dot{\Phi} - p\left(\frac{\partial u}{\partial x} + \frac{\partial v}{\partial y} + \frac{\partial w}{\partial z}\right)\right] \mathrm{d}x \mathrm{d}y \mathrm{d}z$$
(18)

式中 Φ 为黏性耗散项。

综上所述可得流体单位时间内获得能量的方 程为^[19]

$$\frac{Q_{\text{air}}}{dt} = -\nabla \cdot (\lambda \nabla T_{\text{a}}) dx dy dz - \sum_{i=1}^{3} \frac{\partial (\rho E u_{i})}{\partial x_{i}} dx dy dz + \left[\rho \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} V^{2} \right) + \dot{\Phi} - p \nabla \cdot V \right] dx dy dz$$
(19)

综上所述,流体场下电热驱动器的瞬态热传导 方程为

$$\rho_{\rm m}c \frac{\partial T_{\rm m}}{\partial t} = J^2(t)\rho(T) + \kappa(T) \nabla \cdot (\nabla T_{\rm m}) dxdydzdt - \nabla \cdot (\lambda \nabla T_{\rm a}) dxdydz - \sum_{i=1}^3 \frac{\partial(\rho E u_i)}{\partial x_i} dxdydz + \left[\rho \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2}V^2\right) + \dot{\Phi} - p \nabla \cdot V\right] dxdydz \quad (20)$$

在求解流体场结果时,仍需同时求解流体的质 量守恒和动量守恒方程,其方程如下:

$$\frac{\partial \rho}{\partial t} + \frac{\partial (\rho u)}{\partial x} + \frac{\partial (\rho v)}{\partial y} + \frac{\partial (\rho w)}{\partial z} = 0 \quad (21)$$
$$\rho \left(\frac{\partial u}{\partial t} + u \cdot \nabla u \right) = -\nabla p + \nabla \cdot \left(\mu (\nabla u + (\nabla u)^{\mathrm{T}}) - \frac{2}{3} \mu (\nabla \cdot u) I \right) + \rho g \quad (22)$$

初始条件和边界条件为

$$\begin{cases} T_{a}(x,y,z,t) = T_{ref}, t = 0 \\ T_{a}(\infty,t) = T_{ref} \\ T_{m}(x_{1},y_{1},z_{1},t) = T_{a}(x_{1},y_{1},z_{1},t) \\ T_{m}(x,y,z,0) = T_{ref} \\ T_{m}(x,y,z,t) = T_{ref}, y = 0 \\ T_{m}(x,y,z,t) = T_{ref}, y = 2L \end{cases}$$
(23)

(24)

(25)

(26)

式中:第1项表示流体在初始状态下温度为室温, 第2项表示在驱动器壁面温度与紧贴壁面的流体温 度相同。

基于上述理论模型建立有限元模型进行求解, 建立的有限元模型如图 3 所示,具体边界条件设置 如下:

1)对电热驱动器的两个锚点设置为固定约束, 固定在基底上;

2)电热驱动器的一个锚点设置为正电位,另一 个设置为接地;

3) 基底设置为 293.15 K 的恒定温度;

4) 在流体场中, 将空气设置为层流状态下的弱 可压缩流体,并设置气体重力; 5) 对流体场中的流体设置开放边界;

6)在研究电热驱动器的动态特性时,需要与试验电压保持一致,因此需设置与试验相同的电压曲线。



图 3 V型电热驱动器有限元模型

Fig. 3 Finite element model of V-type electrothermal actuator 本文所使用的 V 型电热驱动器尺寸以及该结构 采用的重掺杂单晶硅的具体材料参数分别见表 1.2。

的温度场和结构场带来了困难,因此将上述三者与

 $k(T) = 210\ 658\ T^{-1.274\ 7}$

 $\rho(T) = \rho_0 (1 + \gamma(T - 273))$

 $\alpha(T) = -4 \times 10^{-12} T^2 + 8 \times 10^{-9} T + 4 \times 10^{-7}$

式中: ρ_0 为室温下的电阻率, γ 为硅的温度系数, γ =

MEMS 电热驱动器温度特性试验

温度 T 的关系拟合成如下公式^[21]:

2.1 红外热成像测量系统

表1 V型电热驱动器尺寸参数

Tab. 1	Size	parameters	of	V-s	haped	electrot	hermal	actuato
--------	------	------------	----	-----	-------	----------	--------	---------

梁长/mm	梁宽/mm	倾角/(°)	厚度/mm	阵列间隙/mm	推杆长度 p/mm	推杆宽度/mm
1.50	0.05	1	0.10	0.25	0.12	0.04

表 2	硅的材料参数 ^[20]
Tah 2 Mat	erial parameters of silicon

140.2	materiar parameters (JI SHICOH
参数	符号/单位	值
比热容	$c/(J \cdot (kg \cdot K)^{-1})$	705
[质量]密度	$ ho_{ m d}$ /(kg·m ⁻³)	2 300
导热系数	$\boldsymbol{\kappa}_{0} / (\mathbf{W} \boldsymbol{\cdot} (\mathbf{m} \boldsymbol{\cdot} \mathbf{K})^{-1})$	146
电阻率	$ ho_0/(\Omega \cdot \mathbf{m})$	7×10^{-5}
热膨胀系数	α_0 / K^{-1}	2.56×10^{-6}
弹性模量	E∕ Pa	1.69×10^{11}

掺杂硅的大部分物理特性都取决于温度和掺杂 质量分数,其中导热系数、电阻率和热膨胀系数随温 度的变化非常复杂,给精确模拟 V 型微电热驱动器

ν

泊松比

L度和掺杂 采用红外测温技术测量 V 型微电热驱动器的 长系数随温 温度,搭建微电热驱动器的红外热成像测量系统

0.28

2

 3×10^{-3}



图 4 红外热成像测量系统 Fig. 4 Infrared thermal imaging measurement system

2.2 稳态温度特性

在8V电压激励下,V型电热驱动器温度分布 如图 5 所示,温度最高区域出现在中心推杆附近(H 附近),最高温度为438 ℃。在水平方向上,从驱动 器中间区域至锚点,热梁上的温度呈现出明显递减 的趋势。通过对比图 6 中 V 型电热驱动器的稳态 温度分布试验结果与仿真曲线发现,试验和3条仿 真曲线的分布趋势基本一致。分析电热驱动器中间 1000~2000 µm 区段的温度数据,采用电-热-流 - 固多场耦合模型所得的数据与试验结果之间的 偏差保持在 0.8% ~ 7.6% 之间,相比之下,使用恒 定对流换热系数和基于经验公式模型所获得的数据 则在 12.7%~18.2%及 12.6%~16.8%之间。这 些数值上的差异说明电 - 热 - 流 - 固多场耦合模型 能更精确地捕捉温度分布的情况。除此之外,在锚 点附近的两侧斜梁处,理论预测值与实际测量值之 间存在显著偏差,这一现象主要是由两方面原因造 成的:1)在模型构建过程中简化了锚点处的传热边 界条件,假设锚点处的温度恒定为 293.15 K,这种 处理导致理论预测的斜梁温度降低,在靠近锚点区 域尤为明显。2)在仿真中使用的材料参数无法与 真实材料参数完全一致,从而导致仿真温度与试验 结果产生偏差。这些误差不仅体现在稳态温度上, 还对动态温度特性造成了影响。虽然这些因素对模 型结果造成了一定的偏差,但电-热-流-固多场 耦合模型相较于恒定对流换热系数模型或基于经验 公式的模型,在结果上的误差显著较小。这意味着 电-热-流-固多场耦合模型能够更准确地反映 V 型电热驱动器在流场下的温度分布特性。

图 7 展示了在不同电压下试验和不同仿真方式 电热驱动器中心推杆的稳态温度。从图 7 中可以看 出,虽然所有曲线的变化趋势一致,温度都随电压的 增高而增高,但是从误差分析来看,电 – 热 – 流 – 固 多场耦合模型的误差最小。









Fig. 6 Temperature distribution of electrothermal actuator beam





2.3 动态温度特性

利用红外热成像测量系统捕捉 8 V 电压下电热 驱动器的动态温度,其动态温度试验和仿真曲线见 图 8。由于电热驱动器的温度达到稳态所需时间较 长,因此定义当动态温度达到最大温度的 95% 时, 可以被认为已经达到稳态条件。通过计算分析得出 以下结果:试验温度在 t = 117 ms 时达到稳态,此时 温度为 416.8 °C;电 – 热 – 流 – 固多场耦合模型温 度在t = 120 ms 时达到稳态,此时温度为 414.1°C; 恒定对流换热系数和基于经验公式的模型分别在 t = 125 ms和 t = 110 ms 时达到稳态,此时温度分别 为 389.0 °C 和 365.5 °C。从动态温度响应曲线得 到,电 – 热 – 流 – 固多场耦合模型的温度上升过程 与试验数据更为契合。这表明该耦合模型能够更准 确地模拟电热驱动器的动态热响应。





Fig. 8 Dynamic temperature response of electrothermal actuator at 8 V

2.4 流体场下的对流换热系数分析

根据空气的对流换热理论,对流换热系数会随着流体与驱动器的温度发生改变,其一般关系 式为^[19]

$$h = \frac{-\lambda \left. \frac{\partial T}{\partial z} \right|_{z=0}}{T_{\rm m} - T_{\rm f}}$$
(27)

式中: $\frac{\partial T}{\partial z}\Big|_{z=0}$ 为壁面法线方向上的流体温度变化, λ 为空气的传热系数, T_{m} 、 T_{f} 分别为固体、流体温度。

基于电-热-流-固多场耦合的有限元模型计 算结果,对流体场下电热驱动器的对流换热系数进 行分析。驱动器表面对流换热系数分布及平均对流 系数随时间变化曲线如图9所示,微电热驱动器的 对流换热系数分布呈现出明显的空间不均匀性及随 时间动态变化的特点。



Fig. 9 Distribution of convective heat transfer coefficients on the actuator surface and average convective coefficient versus time curve

对于上、下表面,靠近推杆顶端处的对流换热系 数呈现出较高的数值,这是由于推杆顶端的温度较 高,增强了自然对流换热能力。尽管上、下表面的对 流换热系数分布比较相似,但是它们的变化趋势上 存在很大差异。上表面与空气间的对流换热在施加 电压后立即显著增强,但在 20 ms 内迅速下降,随后 保持缓慢上升逐步趋于稳定;而下表面作为驱动器 主要散热面,在整个时间段内对流换热系数逐渐上 升,最后趋于稳定。对于垂直壁面,其对流换热系数 表现出随时间先上升后下降的趋势,最终趋于平稳, 由于传热路径较短,垂直壁面靠近基底处具有较大 的对流换热系数。在时间序列上观察到的3个关键 表面的对流换热系数几乎同时达到了稳态。这一结 果与电热驱动器动态温度响应图(见图8)相吻合, 说明当驱动器达到稳态时,其内部温度也达到稳定 状态。试验还表明,微电热驱动器的对流换热系数 随电压的上升而增大,这一现象是由于电压提升导 致表面温度显著上升的结果。

在采用恒定对流换热系数模型时,微电热驱动 器各表面的对流换热系数不随时间和温度变化,这 一假设导致了两种结果:当恒定值大于实际对流换 热系数时,表现为比真实情况下的升温速度更慢;相 反,如果实际的对流换热系数随着驱动器温度的上 升而增加,则在恒定值下进行计算会缩短驱动器达 到稳定状态的时间。这种现象在微电热驱动器横梁 的温度分布图(见图6)和动态温度响应图(见图8) 中有明显体现。在8V电压下,微电热驱动器的对 流换热系数整体低于设定的恒定值。在横梁的稳态 温度分布中,试验结果和通过电 – 热 – 流 – 固多场 耦合模型计算得到的温度比使用恒定对流换热系数 模型的结果更高。在温度动态响应中,试验和电-热 - 流 - 固多场耦合模型得到的温度梯度均大于使 用恒定对流换热系数的模型结果。总之,采用恒定 对流换热系数模型时,由于未能准确捕捉实际换热 系数随时间与温度变化的趋势,因此该模型在描述 电热驱动器的温度特性上存在局限性。

基于经验公式的传热模型采用瑞利数(Ra)来 评估 MEMS 电热驱动器周围流场的运动状态,若当 流体 Ra 高于临界值时,热量传递的主要方式是热 对流;当 Ra 低于临界值时,热量传递的主要方式是 热传导。由式(13),取重力加速度 g 为 9.8 m/s², 体积膨胀系数 β 为 3.676 × 10⁻³ K, ΔT 为 700 K,特 征长度 H 为 10 μ m,热扩散系数 α 为 2 × 10⁻⁵ m²/s, 运动黏度v为 14.8 × 10⁻⁶ m²/s,计算得到驱动器的 Ra 约为 8.52 × 10⁻²,远小于临界值的 10⁹,因此宏 观下的临界瑞利数不适用于微尺度。除此之外,一 些研究者也对 Ra 的使用进行了分析。例如, Hickey 等^[22]指出, 在宏观尺度上 Ra 对自然对流至关重要, 但在微尺度下, Ra 并不适用。Ozsun^[13]在研究中提 到, 在小尺度下惯性力可以忽略不计, 如果在微尺度 自然对流中使用传统的相关性, 实际热量传递将会 被低估。Solano 等^[23]在研究中对比了宏观尺度和 微观尺度的 Ra, 同样得出了类似结论。

3 结 论

1)建立了 MEMS 电热驱动器的电 – 热 – 流 – 固多物理场耦合模型,并与恒定对流系数模型、基于 经验公式模型的仿真结果和试验结果进行对比。在 相同加载电压下,电 – 热 – 流 – 固多场耦合模型的 稳态温度分布以及动态温度响应与试验结果的一致 性更高,稳态温度分布误差在 0.8% ~7.6%;在不 同加载电压下,电 – 热 – 流 – 固多场耦合模型的稳 态温度上升曲线均方根误差为 17.2,误差最小。

2) 在流体场下, 电热驱动器各表面的对流换热 系数分布不均匀且随时间改变。对流换热系数在上 表面呈现先下降后上升的趋势, 在下表面呈现上升 的趋势, 在竖直壁面呈现先上升后下降的趋势。但 在 3 个特征面上, 对流换热系数几乎同时达到稳态, 此时驱动器温度也达到稳态, 并且随着驱动器温度 的升高, 对流换热系数也随之增加。

参考文献

- [1]陈浩,曹云,王新杰,等.工艺误差影响下微电热驱动器失效分析[J].光学精密工程,2021,29(6):1365
 CHEN Hao, CAO Yun, WANG Xinjie, et al. Failure analysis of electro-thermal micro-actuator under effect of process error [J]. Optics and Precision Engineering, 2021, 29(6): 1365. DOI: 10. 37188/OPE. 20212906. 1365
- [2]李致富,黄楠,钟云,等. 压电驱动器迟滞非线性的分数阶建模 及实验验证[J].光学精密工程,2020,28(5):1124
 LI Zhifu, HUANG Nan, ZHONG Yun, et al. Fractional order modeling and experimental verification of hysteresis nonlinearities in piezoelectric actuators[J]. Optics and Precision Engineering, 2020, 28(5):1124. DOI: 10.3788/OPE.20202805.1124
- [3] 刘加凯. 静电驱动 MOEMS 保险机构的设计与试验[J]. 光学精密工程, 2019, 27(2): 334
 LIU Jiakai. Design and test of electrostatic driving MOEMS arming device[J]. Optics and Precision Engineering, 2019, 27(2): 334. DOI: 10.3788/OPE.20192702.0334
- [4]张涛,吴一辉,黎海文,等. 基于 MEMS 工艺的高能量密度微电磁驱动器[J]. 光学精密工程,2007,15(6):866
 ZHANG Tao, WU Yihui, LI Haiwen, et al. Micro electromagnetic actuator with high energy density based on MEMS technology [J]. Optics and Precision Engineering, 2007, 15(6):866. DOI:10. 3321/j.issn:1004-924X.2007.06.011
- [5]章皓. 电热式 MEMS 微镜驱动控制技术研究[D]. 苏州: 苏州大 学, 2014 ZHANG Hao. The Research on driving control technology based on electrothermal MEMS micromirror [D]. Suzhou: Soochow University, 2014

- [6] 卢星帆,王新杰,陈浩.U型微电热驱动器理论模型及瞬态位移 特性[J].哈尔滨工业大学学报,2023,55(1):24 LU Xingfan, WANG Xinjie, CHEN Hao. Theoretical model and
 - transient displacement characteristics of U-shaped electrothermal actuator [J]. Journal of Harbin Institute of Technology, 2023, 55(1); 24. DOI: 10.11918/202201086
- [7]李峰,王新杰,陈浩. V 型电热驱动器的理论建模及位移响应特性[J].光学精密工程,2022,30(13):1572
 LI Feng, WANG Xinjie, CHEN Hao. Theoretical modeling and displacement response characteristics of V-shaped electrothermal actuator[J]. Optics and Precision Engineering, 2022, 30(13): 1572. DOI: 10.37188/OPE.20223013.1572
- [8] DŁUGOSZ, A, JAROSZ P, SCHLIETER T. Optimal design of electrothermal microactuators for many criteria by means of an immune game theory multiobjective algorithm [J]. Applied Sciences, 2019, 9(21): 4654. DOI: 10.3390/app9214654
- [9]陈浩,王新杰,王炅,等. V 型电热驱动器理论模型及动态特性
 [J]. 上海交通大学学报, 2021, 55(10): 1263
 CHEN Hao, WANG Xinjie, WANG Jiong, et al. Theoretical model and dynamic performance of V-shaped electrothermal actuator [J]. Journal of Shanghai Jiao Tong University, 2021, 55(10): 1263. DOI: 10.16183/j. cnki. jsjtu. 2020.216
- [10] HUANG Qingan, SHEK LEE N K. Analysis and design of polysilicon thermal flexure actuator [J]. Journal of Micromechanics and Microengineering, 1999, 9(1): 64. DOI: 10.1088/0960 – 1317/9/1/308
- [11] CAUCHI M, GRECH I, MALLIA B, et al. Analytical, numerical and experimental study of a horizontal electrothermal MEMS microgripper for the deformability characterisation of human red blood cells [J]. Micromachines, 2018, 9 (3): 108. DOI: 10. 3390/mi9030108
- [12] ULKIR O. Design and fabrication of an electrothermal MEMS micro-actuator with 3D printing technology [J]. Materials Research Express, 2020, 7 (7): 075015. DOI: 10.1088/2053 - 1591/ aba8e3
- [13] OZSUN O, ALACA B E, YALCINKAYA A D, et al. On heat transfer at microscale with implications for microactuator design[J]. Journal of Micromechanics and Microengineering, 2009, 19(4): 045020. DOI: 10.1088/0960-1317/19/4/045020
- [14] LIN Lin, WU Hao, XUE Liwei, et al. Heat transfer scale effect analysis and parameter measurement of an electrothermal

microgripper[J]. Micromachines, 2021, 12(3): 309. DOI: 10. 3390/mi12030309

- [15] CAO Yun, LIU Haotian, CHEN Hao, et al. Dynamic thermal characterization of MEMS electrothermal actuators in air[J]. IEEE Sensors Journal, 2021, 21 (14): 15979. DOI: 10.1109/JSEN. 2021.3076302
- [16] KONG Xiaoyu, CAO Yun, ZHU Hengbo, et al. A self-latching MEMS optical interrupter with status monitoring for laser initiation system[J]. IEEE Transactions on Electron Devices, 2023, 70(5): 2473. DOI: 10.1109/TED.2023. 3255159
- [17] SCIBERRAS T, DEMICOLI M, GRECH I, et al. Coupled finite element-finite volume multi-physics analysis of MEMS electrothermal actuators[J]. Micromachines (Basel), 2021, 13(1): 8. DOI: 10.3390/mil3010008
- [18]杨世铭,陶文铨. 传热学[M]. 4 版. 北京:高等教育出版社, 2006

YANG Shiming, TAO Wenquan. Heat transfer [M]. 4th ed. Beijing: Higher Education Press, 2006

- [19]张靖周. 高等传热学[M]. 2版. 北京:科学出版社, 2015
 ZHANG Jingzhou. Advanced heat transfer[M]. 2nd ed. Beijing: Science Press, 2015
- [20]陈浩. 微光路逻辑系统用电热驱动技术研究[D]. 南京:南京 理工大学,2021
 CHEN Hao. Study on problems for the electrothermal drive used in the logic micro-system for optical path [D]. Nanjing: Nanjing University of Science and Technology, 2021. DOI: 10.27241/d. cnki.gnjgu.2021.002324
- [21] CHANG T H, ZHU Yong. A microelectromechanical system for thermomechanical testing of nanostructures [J]. Applied Physics Letters, 2013, 103(26): 263114. DOI: 10.1063/1.4858962
- [22] HICKEY R, KUJATH M, HUBBARD T. Heat transfer analysis and optimization of two-beam microelectromechanical thermal actuators [J]. Journal of Vacuum Science Technology A: Vacuum Surfaces, and Films, 2002, 20(3): 971. DOI: 10.1116/1.1468654
- [23] SOLANO B, ROLT S, WOOD D. Thermal and mechanical analysis of an SU8 polymeric actuator using infrared thermography [J]. Proceedings of the Institution of Mechanical Engineers, Part C. Journal of Mechanical Engineering Science, 2008, 222(1): 73. DOI: 10.1243/09544062jmes676

(编辑 张 红)