Journal of Mechanical & Electrical Engineering

Vol. 39 No. 6 Jun. 2022

DOI:10.3969/j. issn. 1001 - 4551.2022.06.002

双机驱动振动系统的麻雀优化 滑模同步控制 *

贾一君,张 楠*,安兆喆,吴世玲 (北京建筑大学 城市轨道交通车辆服役性能保障北京市重点实验室,北京 102616)

摘要:针对双机驱动振动系统中,直流电机与振动质体机电耦合工况下电机转速难以实现同步的问题,提出了一种基于主从控制结构的双电机麻雀优化滑模同步控制算法。首先,建立了该型振动系统的机电耦合模型,借助拉格朗日方程求解了该型振动系统的运动微分方程;随后,采用主从控制结构,并利用麻雀算法对滑模参数进行了优化,实现了对主电机转速与主从电机相位差的有效控制;最后,搭建了 MATLAB/Simulink 仿真模型,验证了控制系统的稳定性和控制策略的有效性。研究结果表明:基于主从结构的麻雀优化滑模算法对双机驱动振动系统的同步控制效果好,主电机转速与预设转速之差小于 $0.5~\mathrm{rad/s}$,主从电机相位差小于 $0.1~\mathrm{rad}$;振动系统 $x~\mathrm{folio}$ 方向位移接近于 $0~\mathrm{m}$, $y~\mathrm{folio}$ 方向运动表现为 $-0.02~\mathrm{m}$ 的弦类往复波动,满足振动机械工作的要求。

关键词:机械振动系统;主从控制结构;滑模控制器;滑模参数;机电耦合模型;MTLAB/Simulink

中图分类号: TH113.1; TP241

文献标识码:A

文章编号:1001-4551(2022)06-0720-07

Sparrow algorithm optimization sliding mode synchronous control of double motor drive vibration system

JIA Yi-jun, ZHANG Nan, AN Zhao-zhe, WU Shi-ling (Beijing Key Laboratory of Performance Guarantee on Urban Rail Transit Vehicles, Beijing University of Civil Engineering and Architecture, Beijing 102616, China)

Abstract: Aiming at the problem that it was difficult to synchronize the motor speed under the electromechanical coupling of the DC motor and the vibrating mass in the dual-motor drive vibration system, a dual-motor Sparrow optimized sliding mode synchronization control algorithm based on the master-slave control structure was proposed. First, the electromechanical coupling model of the type of vibration system was established, and the differential equation of motion of the vibration system was solved with the help of Lagrange equation. Then the master-slave control structure was adopted, and the sliding mode parameters were optimized using the sparrow search algorithm (SSA) to realize the main motor effective control of the phase difference between the speed and the master-slave motor. Finally, a MATLAB/Simulink simulation model was built to verify the stability of the control system and the effectiveness of the control strategy. The experimental results show that the sparrow optimized sliding mode control algorithm based on the master-slave structure has a good synchronous control effect on the dual-motor drive vibration system. The difference between the master motor speed and the preset speed is less than 0.5 rad/s, and the phase difference between the master and slave motors is less than 0.1 rad. The displacement of the vibration system in the x direction is close to 0

收稿日期:2021-11-15

基金项目:国家自然科学基金资助项目(51605022);北京市教育委员会科技计划一般项目(KM202010016002)

作者简介: 贾一君(1995 -), 男, 山西朔州人, 硕士研究生, 主要从事机械振动及同步控制方面的研究。E-mail: 1907876815@ qq. com

通信联系人:张楠,女,博士,副教授,硕士生导师。E-mail:zhangnan@bucea.edu.cn

m, and the movement in the γ direction shows a string-like reciprocating fluctuation of $-0.02 \text{ m} \sim 0.02 \text{ m}$, which meets the requirements of vibrating machinery.

Key words: mechanical vibration system; master-slave control structure; sliding mode controller; sliding mode parameters; electromechanical coupling model; MATLAB/Simulink

引 0

第6期

同步是自然界中一种广泛存在的现象。机械振 动系统的同步是指振动系统中两个或者多个运动部 件以相同或者相近的速度或者角速度运行[1]。20世 纪 60 年代,苏联科学家 BLEKHMAN I I^[2,3]对双电机 的振动同步问题进行了研究,并提出了振动系统自 同步理论。

我国学者闻邦椿院士等人[47]在自同步理论研 究中引入了小参数平均法,对同一平面内双电机振 动同步问题进行了研究,并得出了系统同步性条件 与稳定性条件。张学良等人[8-11]设计了平面单质体 三机及多机驱动自同步振动系统。田晓冲等人[12]针 对四电机驱动的振动筛进行了同步性研究及力学分 析。陈晓哲等人[13]将机体排布方式从平面引至空 间,研究了双机同轴排布的自同步振动理论。方潘 等人[14]对空间三机振动同步系统进行了研究,得到 了两同轴电机与第三电机排布位置及转子质量对同 步性、稳定性的影响。

随着现代同步理论的发展以及对振动系统同步状 态精度要求的提高,诸多新型算法被引入振动系统同 步控制之中。DONG C F 等人[15] 将模糊算法与 PID 参 数整定相结合,设计了基于主从控制结构的系统同步 控制器。姜娇等人[16]采用矢量控制策略及 PI 控制算 法,实现了反向转动双机驱动振动筛电机的快速反应。 黄志龙等人[17]提出了一种相邻交叉耦合控制策略,实 现了四激振器激励下,振动机械-物料系统的精确 控制。

上述同步控制的实现依赖于大量人工经验和复杂 的控制结构,且存在控制精度不高、达到稳态所需时间 较长等问题。因此,利用新型智能优化算法简化控制 结构、代替人工经验、实现高精度控制等具有一定的实 际意义。

麻雀搜索算法(sparrow search algorithm, SSA)主 要是根据自然界中麻雀特有的觅食以及反捕食行为规 律,加以改进得到的一种新型智能算法[18]14-15。

笔者将麻雀算法与直流电机滑模控制相结合,设 计出基于主电机转速和主从电机相位差的同步控制 器,对双机驱动机械振动系统主从电机进行转速与相 位差的高精度控制。

系统动力学模型 1

1.1 双机驱动振动系统动力学模型

双机驱动振动系统在结构上由刚性振动壳体、激 振器、支撑弹簧组成,激振器1、2呈平面对称排布,支 撑弹簧对称安装在固定架上。

在系统稳态工况下,两个激振器进行速度相等、方 向相反的圆周运动。

双机驱动振动系统动力学模型如图 1 所示。

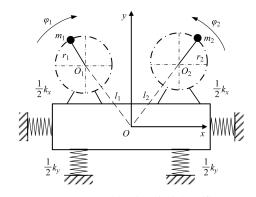


图 1 双机驱动振动系统动力学模型 m_1, m_2 —偏心转子质量; O_1, O_2 —偏心转子回转中心; r_1 , r_0 —偏心转子回转半径; φ_1,φ_2 —偏心转子相位

为简化分析,笔者在图1中用偏心转子表示激振 电机。

系统的动能为:

$$T = \frac{1}{2}m(\dot{x} + \dot{y}) + \frac{1}{2}J_m \dot{\psi} + \frac{1}{2}\sum_{i=1}^4 J_m \dot{\varphi}^2 + \frac{1}{2}\sum_{i=1}^2 m_i(x_i^2 + y_i^2)$$
 (1)

式中:m—机体质量; J_m —机体转动惯量; J_i —激振器偏 心转子绕各自回转中心的转动惯量; x_i, y_i 一激振器偏 心块在 Oxy 坐标系中的横纵坐标。

 y_i 可具体表示为:

$$x_{i} = x + (l_{i}\cos\beta_{i} + r\cos\varphi_{i})\cos\psi + (l_{i}\sin\beta_{i} + r\sin\varphi_{i})\sin\psi$$
$$y_{i} = y - (l_{i}\cos\beta_{i} + r\cos\varphi_{i})\sin\psi + (l_{i}\sin\beta_{i} + r\sin\varphi_{i})\cos\psi$$
(2)

式中: β_i —振动系统偏心转子回转中心到机体质心的 连线与 x 轴夹角。

系统的势能为:

$$V = \frac{1}{4} k_x \left[(x + \psi L_x)^2 + (x - \psi L_x)^2 \right] + \frac{1}{4} k_y \left[(y + \psi L_y)^2 + (y - \psi L_y)^2 \right]$$
 (3)

式中 $: k_y, k_y - x$ 向: y 向弹簧刚度 $: L_x, L_y$ - 机体质心到: x 向: y 方向弹簧连接点的距离。

系统能量散逸函数为:

$$D = \frac{1}{4} f_x \left[(\dot{x} + \omega L_x)^2 + (\dot{x} - \omega L_x)^2 \right] + \frac{1}{4} f_y \left[(\dot{y} + \omega L_y)^2 + (\dot{y} - \omega L_y)^2 \right] + \frac{1}{2} \sum_{i=1}^2 f_i (\dot{\varphi}_i + \psi)$$
(4)

式中: f_x , f_y —x 向、y 向弹簧阻尼系数; f_i —激振电机各转轴的阻尼。

对于整个系统,其拉格朗日方程为:

$$\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} \left(\frac{\partial T}{\partial \dot{q}_{i}} \right) - \frac{\partial T}{\partial q_{i}} + \frac{\partial U}{\partial q_{j}} + \frac{\partial D}{\partial \dot{q}_{i}} = Q_{i}$$
 (5)

系统的广义力为:

$$Q_{i} = \{Q_{x}, Q_{y}, Q_{z}, Q_{\varphi_{1}}, Q_{\varphi_{2}}, Q_{\varphi_{3}}, Q_{\varphi_{4}}\}^{T}$$
 (6)

其中: $Q_x = Q_y = Q_z = 0$; $Q_{\varphi_i} = T_{e_i}$, T_{e_i} 一激振电机的电磁转矩。

笔者将求得的系统动能方程、势能方程以及能量散逸函数表达式代人拉格朗日方程,可以得到系统 x,y,ψ 向的运动微分方程和两个偏心转子的回转方程:

$$\begin{array}{lll} M \overset{\cdot \cdot \cdot}{x} + f_x \overset{\cdot \cdot}{x} + k_x x & = m_1 r_1 (\overset{\cdot \cdot}{\varphi_1^2} \mathrm{cos} \varphi_1 + \overset{\cdot \cdot \cdot}{\varphi_1} \mathrm{sin} \varphi_1) & - \\ m_2 r_2 (\overset{\cdot \cdot}{\varphi_2^2} \mathrm{cos} \varphi_2 + \overset{\cdot \cdot \cdot}{\varphi_2} \mathrm{sin} \varphi_2) & \end{array}$$

$$\begin{array}{llll} M \overset{\cdot \cdot \cdot}{y} + f_{y} \overset{\cdot \cdot}{y} + k_{y}y & = m_{1}r_{1}(\dot{\varphi}_{1}^{2}\mathrm{sin}\varphi_{1} - \overset{\cdot \cdot \cdot}{\varphi_{1}}\mathrm{cos}\varphi_{1}) & + \\ m_{2}r_{2}(\dot{\varphi}_{2}^{2}\mathrm{sin}\varphi_{2} + \overset{\cdot \cdot \cdot}{\varphi_{2}}\mathrm{cos}\varphi_{2}) & & \end{array}$$

$$J \stackrel{\cdots}{\psi} + f_{\psi} \stackrel{\rightarrow}{\psi} + k_{\psi} \psi = f_{1} (\stackrel{\rightarrow}{\varphi}_{1} - \stackrel{\rightarrow}{\psi}) + l_{1} m_{1} r_{1} [\stackrel{\rightarrow}{\varphi}_{1}^{2} \sin(\varphi_{1} - \beta_{1} - \psi) - \stackrel{\rightarrow}{\varphi}_{1} \cos(\varphi_{1} - \beta_{1} - \psi)] + l_{2} m_{2} r_{2} [\stackrel{\rightarrow}{\varphi}_{2}^{2} \sin(\varphi_{2} - \beta_{2} - \psi) - \stackrel{\rightarrow}{\varphi}_{2} \cos(\varphi_{2} - \beta_{2} - \psi)] + f_{2} (\stackrel{\rightarrow}{\varphi}_{2} - \stackrel{\rightarrow}{\psi})$$

$$\begin{split} &(j_{0i}+m_{i}r^{2}) \ddot{\varphi}_{i}+f_{i}(\varphi_{i}-\dot{\psi})=T_{ai}-T_{fi}-m_{i}r_{i}[\ddot{y}\cos\varphi_{i}-\ddot{x}\sin\varphi_{i}-l_{i}\ddot{\psi}\cos(\varphi_{i}-\beta_{i}-\psi)-l_{i}\dot{\psi}^{2}\sin(\varphi_{i}-\beta_{i}-\psi)](i=1,2) \end{split}$$

(7)

式中: $M = m + \sum_{i=1}^{2} m_{i}$ —机体与激振电机的总质量; $f_{\psi} = \frac{1}{2} (f_{x}l_{y}^{2} + f_{y}l_{x}^{2})$ —机体振动过程中的阻尼系数; $J = J_{m} + I_{m}$

$$\begin{split} &\sum_{i=1}^{2} m_{i}(\dot{x}_{i}^{2} + \dot{y}_{i}^{2}) - \text{机体与激振电机的总转动惯量}; k_{\psi} = \\ &\frac{1}{2} (k_{y} l_{x}^{2} + k_{x} l_{y}^{2}) -$$
 弹簧转动刚度。

1.2 直流电机数学模型

在电机选择方面,考虑到直流电机有结构简单、制造容易、维护方便、运行可靠等特点,并且相对于交流电机,直流电机在启动、调速、制动、协调运转方面的性能更优,笔者采用直流电机驱动方式,以满足实际应用的复杂性与合理性。

为了主要研究振动系统稳定时的同步情况,笔者 将直流电机的电枢电阻设置为常值函数,直流电机机 械特性方程如下:

$$T_m - T_f = J \frac{\mathrm{d}\omega}{\mathrm{d}t} \tag{8}$$

式中: T_m —电机电磁转矩; T_f —电机负载转矩;J—电枢转动惯量: ω —电机转速。

电磁转矩与电枢电流有如下关系:

$$T_m = \mathbf{K}_t \varphi i_a \tag{9}$$

式中: φ —电机磁极的磁通量; K_i —电机结构常数; i_a —电枢电流。

2 麻雀优化变结构滑模控制器

双机驱动振动系统的控制系统主要包括双机驱动 机械振动系统动力学模块、主从控制器、直流电机-偏 心转子模块。

双机驱动振动系统控制系统框图如图 2 所示。

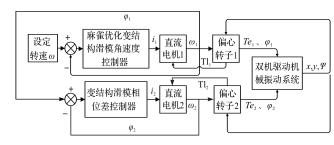


图 2 双机驱动振动系统控制系统框图

首先,笔者设定目标转速 ω ,直流电机1(即主电机)转速 ω ,与目标转速 ω 相比较后,经主电机角速度控制器处理得到主电机电流信号 i_1 ,电流信号经主直流电机—偏心转子模块得到电磁转矩 Te_1 、转子相位 φ_1 等相关参数信号,进入双机驱动振动系统力学模块;

同时,直流电机 2(即从电机)转速积分后得到相位 φ_2 ,与主电机相位 φ_1 相比较后,经从电机相位控制器处理得到从电机电流信号 i_2 ,电流信号经从直流电机—偏心转子模块得到电磁转矩 Te_2 、转子相位 φ_2 等相关参数信号,进入双机驱动振动系统力学模块。力学系统解算得到系统 x,y,ψ 运动信号返回直流电机—偏

心转子模块。

2.1 指数趋近率滑模

滑模变结构控制是一种针对复杂控制系统设计的 变结构控制策略,可以实现被控系统在切换面沿设定 轨迹滑动直至趋于稳定的效果。滑模运动包含两个阶段,即趋近运动和滑动模态。系统从任意初始状态向 切换面趋近,最终运动至切换面的过程叫做趋近运动,即 $s \rightarrow 0$ 。

根据滑模变结构原理,滑模可达性条件只能确保任 意一位置的运动点在空间中的有限时间内到达切换面, 但并不规定其具体的运动轨迹。因此,可以尝试利用趋 近率的方法确保趋近运动过程中的动态品质。

指数趋近率的作用可以看作:使趋近速度逐渐由一个相对较大值向0趋近,这个过程所耗时相对较少, 且运动点可以以一个相对较小的速度到达切换面,采 用如下形式的指数趋近率:

$$\dot{s} = -E_1 \operatorname{sgn}(s) - k_1 s \tag{10}$$

式中:E1,k1一均为正数。

2.2 主电机转速控制器设计

取主电机状态变量为:

$$\begin{cases} x_1 = \boldsymbol{\omega} * - \boldsymbol{\omega}_1 \\ x_2 = \dot{x}_1 = -\dot{\boldsymbol{\omega}}_1 \end{cases} \tag{11}$$

式中: $\omega*$ 一给定转速; ω_1 一主电机转速。

将式(8,9)代人式(11),并对其进行求导,可得:

$$\begin{cases} \dot{X}_1 = -\frac{K_i \varphi i_1 - T_f}{J} \\ \dot{X}_2 = -\frac{K_i \varphi}{J} \dot{i}_i \end{cases}$$
 (12)

令 $A = -\frac{K_i \varphi}{J}, u_1 = i_1$,得到系统状态方程为:

$$\begin{pmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 0 & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} x_1 \\ x_2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 0 \\ A \end{pmatrix} u$$
 (13)

系统滑模面为:

$$s = c_1 x_1 + x_2 \tag{14}$$

 c_1 为正数,满足 Hurwitz 条件。

由式(10,14)可得控制量 i_1 表达式:

$$i_1 = -\frac{1}{A} \int (c_1 x_2 + E_1 \operatorname{sgn}(s) + \mathbf{k}_1 s) dt$$
 (15)

2.3 从电机相位控制器设计

取从电机状态变量为:

$$\begin{cases} x_3 = \varphi_1 - \varphi_2 \\ x_4 = \dot{x}_3 = \dot{\varphi}_1 - \dot{\varphi}_2 \end{cases}$$
 (16)

系统滑模面为:

$$\dot{s} = c_2(\varphi_1 - \varphi_2) + (\dot{\varphi}_1 - \dot{\varphi}_2)$$
 (17)

同样,采用指数趋近率,有:

$$\dot{s} = -E_2 \operatorname{sgn}(s) - k_2 s \tag{18}$$

式中:E2,k2一均为正数。

由以上式子可得控制量表达式:

$$i_2 = \frac{1}{A} \left(\frac{\mathrm{d}(\omega_1 + \varepsilon_2 \mathrm{sgn}(s) + \mathrm{k}_2 s)}{\mathrm{d}x} + \frac{T_{f2}}{J_2} \right) \tag{19}$$

由于 E, k 都是大于零的常数,故对于两个控制器,均有 $\limsup_{s\to 0}$ < 0,由 Lyapunov 稳定性理论可知,主从电机变结构滑模控制系统均稳定。

2.4 主电机麻雀优化变结构滑模控制

麻雀算法具有寻优能力强、收敛速度快等优点,是一种新颖的智能算法。利用麻雀算法对式(15)中 E_1 、 k_1 进行参数寻优,可以取得较好的抑抖效果和趋近速度。

设计适应度函数为:

$$F = 0.5 |s|$$
 (20)

在麻雀群体中有发现者与加入者两种类型的麻雀,发现者负责寻找食物并报警给群体提供觅食方向,加入者根据发现者提供的信息不断更新自身位置直至获取食物[18]16-18。

假设群体中共有 n 只麻雀,待优化变量数量为 m,则群体初始位置 X 表示为如下形式:

$$X = \begin{bmatrix} x_1^1 & x_1^2 & \cdots & x_1^m \\ x_2^1 & x_2^2 & \cdots & x_2^m \\ \cdots & \cdots & \cdots \\ x_n^1 & x_n^2 & \cdots & x_n^m \end{bmatrix}$$
 (21)

发现者根据如下规则不断向最优位置 $X_{i,j}$ 搜索 迫近:

$$\boldsymbol{X}_{i,j}^{t+1} = \begin{cases} \boldsymbol{X}_{i,j}^{t} \cdot \exp\left(-\frac{i}{\alpha \cdot iter_{\max}}\right) (R < ST) \\ \boldsymbol{X}_{i,j}^{t} + Q \cdot \boldsymbol{L}(R \ge ST) \end{cases} \tag{22}$$

式中:t—迭代次数; $iter_{max}$ —最大迭代次数;R—预警值;ST—安全值;Q—服从正态分布的随机数;L—元素全部为1的 $1 \times m$ 的矩阵。

其中: $i=1,2,3,\dots,n$; $j=1,2,3,\dots,m$ 。加入者根据如下规则不断更新位置 $Y_{i,j}$:

$$\mathbf{Y}_{i,j}^{t+1} = \begin{cases} \mathbf{Q} \cdot \exp\left(\frac{\mathbf{Y}\mathbf{w} - \mathbf{Y}_{i,j}^{t}}{i_{\max}}\right) & (i > n/2) \\ \mathbf{Y}_{p}^{t+1} + |\mathbf{Y}_{i,j} - \mathbf{Y}_{p}^{t+1}| \times (\mathbf{A}^{\mathrm{T}}(\mathbf{A}\mathbf{A}^{\mathrm{T}})^{-1}) \times \mathbf{L} \end{cases}$$
(23)

式中: Y_w —全局最差位置; Y_p —当前搜索条件下全局最优位置。

其优化流程如图 3 所示。

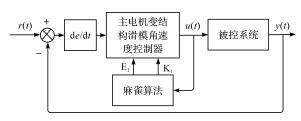


图 3 麻雀优化变结构滑模控制系统框图

经过一定次数的迭代后,麻雀算法给出当前时刻下最优的切换项系数 E_1 、 K_1 。

3 同步控制系统仿真分析

为了验证该系统控制同步设计的合理性,笔者利用 Simulink 搭建电机-振动系统仿真模型,如图 4所示。

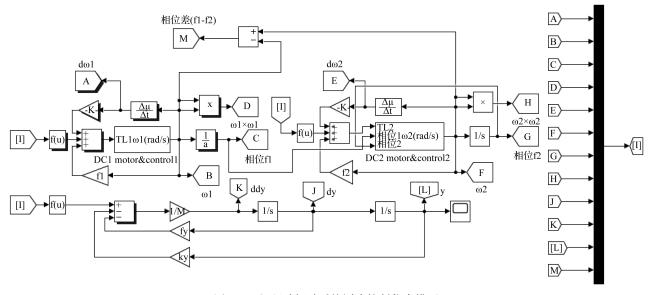


图 4 双机驱动振动系统同步控制仿真模型

采用龙格-库塔算法和变步长控制策略,系统仿真 参数如表1所示。

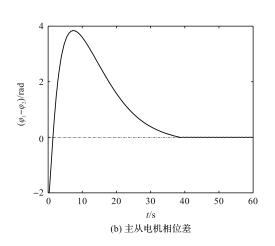
表 1 振动系统仿真参数

<i>M</i> /	m;/	<i>J</i> /	1/	r _i /	
kg	$m_{i'}$ kg	•	$(kg \cdot m^2)$	m	$k_{\iota} \cdot \phi$
					0.22
148	3.5	17	0.01	0.05	0.23
$J \cdot m$	k_x	k_y	k_z /	f_x	f_y
	$(N \cdot m^2)$	$(N \cdot m^2)$	(N·m ²)	$(N \cdot m^2)$	$(N \cdot m^2)$
1.26	77 600	30 000	30 000	1 000	1 000

当主、从电机角速度与相位差均趋于稳定,则振动系统进入同步状态^[19]。

同步控制仿真实验结果如图 5 所示。

由图 5(a)可以看出,主电机角速度(图 5(a)中 用实线表示)在经历 0 s~20 s的调整阶段后,平滑到 达预设定的角速度 20 rad/s;从电机角速度曲线(图 中用虚线表示)在滑模控制器作用下跟随主电机角 速度平滑达到预设定的角速度,且实现了较好的跟 踪效果:



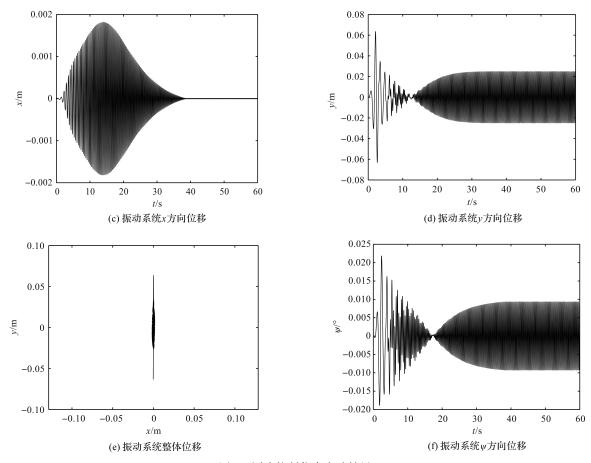


图 5 同步控制仿真实验结果

图 5(b)显示两电机相位差最初为 -2 rad,在滑模控制器的作用下,两电机相位差在经历一个较大波动后也实现稳定,最终稳定在 0 rad 左右;

图 5(c,d) 为机体 x,y 方向位移。图 5(c) 表明:在经历了约 40 s 的调整阶段后,机体 x 方向位移最终趋于 0 ,振动系统 x 方向趋于静止;

图 5(d) 表明: 在经历了约 30 s 的调整阶段后, 机体 y 方向位移最终趋于 $-0.02 m \sim 0.02 m$ 的弦类往复波动;

图 5(e) 为机体整体位移,从中可以看出,在经历一段时间的无规律波动后,振动系统逐渐过渡为x方向位移为0,y方向位移为-0.02 m \sim 0.02 m 的弦类往复波动(图中线条密集部分);

图 5(f)为振动机体 ¥方向摆动,最终为小范围内的稳态弦类波动。双机驱动振动系统主要应用于直线式往复振动工作场合。

图 5 结果表明:系统设计满足生产实际要求,且主 从电机角速度、相位差以及振动系统整体运动均处于 稳定状态,可见双机驱动振动系统的麻雀滑模同步控 制是有效的、稳定的。

4 结束语

笔者应用 Lagrange 方程建立了双直流电机驱动型 振动系统的机电耦合模型,设计了基于主电机角速度差 与主从电机相位差的主从变结构滑模控制器,并利用麻 雀优化算法对主电机滑模切换项系数进行了优化。

研究结果表明:

- (1)采用麻雀优化滑模控制算法可以将主电机转速与预设转速之差控制在 0.5 rad/s 之内;从电机转速跟踪效果较好,主从电机相位差可稳定在 0.1 rad 之内:
- (2)在主从电机控制器作用下,振动机体水平方向基本维持不动,竖直方向表现为 -0.02 m ~0.002 m 的稳态弦类波动,满足振动类机械实际工作的要求。

实际研究发现,在振动机械的生产作业中,为满足差异化工艺需求,往往需要 3 台及以上振动电机同步工作。

在后续的研究中,笔者计划将麻雀滑模控制算法应用于对多台电机的同步控制之中。

参考文献(References):

- [1] 闻邦椿,刘凤翘. 振动机械的理论与应用[M]. 北京:机械工业出版社,1982
- [2] BLEKHMAN I I. Synchronization in Science and Technology [M]. ASME Press, 1988.
- [3] BLEKHMAN I I, FRADKOV A L, NIJMEIJER H. On self-synchronization and controlled synchronization [J]. **Systems** & Control Letters, 1997, 31(6):299-305.
- [4] 闻邦椿. "振动利用工程"学科近期的发展[J]. 振动工程学报,2007(5);427-434.
- [5] WEN Bang-chun, ZHANG Hui, LIU Shu-ying, et al. Theory and Techniques of Vibrating Machinery and Their Applications [M]. Beijing, China; Science Press, 2010.
- [6] 熊万里,闻邦椿,段志善. 自同步振动及振动同步传动的 机电耦合机理[J]. 振动工程学报,2000,13(3):7.
- [7] 闻邦椿,赵春雨,宋占伟. 机械系统的振动同步、控制同步与复合同步[J]. 工程设计,1999(3):1-5.
- [8] ZHANG Xue-liang, WEN Bang-chun, ZHAO Chun-yu. Synchronization of three non-identical coupled exciters with the same rotating directions in a far-resonant vibrating system [J]. Journal of Sound and Vibration, 2013, 332 (9): 2300-2317.
- [9] ZHANG Xue-liang, WEN Bang-chun, ZHAO Chun-yu. Vibratory synchronization and coupling dynamic characteristics of multiple unbalanced rotors on a mass-spring rigid base [J]. International Journal of Non-Linear Mechanics,

2014,60:1-8.

- [10] 张学良. 多质体多机驱动振动系统自同步理论研究 [D]. 沈阳: 东北大学, 2010.
- [11] 张学良. 双机及多机驱动振动系统同步理论的研究 [D]. 沈阳: 东北大学, 2014.
- [12] 田晓冲,黄海潮,李 隽,等. 四振动电机同步驱动圆振动筛有限元分析[J]. 建筑机械化,2018,39(5):33-35.
- [13] 陈晓哲,闻邦椿,李凌轩.空间单质体双机同轴线振动系统的自同步特性[J].振动工程学报,2017,30(5):747-754.
- [14] 方 潘,石双全,陆小刚,等. 空间三机振动系统振动同步机理研究[J/OL]. 中国电机工程学报,(2021-11-08) [2022-01-20]. https://kns-cnki-net. door. bucea. edu. cn/kcms/detail/11.2107. TM. 20211105. 1348. 020. html.
- [15] DONG C.F., MENG Q.X., DONG C.F. Modeling and Simulation for Motion Synchronization Control of Jacket Leveling Tool[C]. International Conference on Digital Manufacturing & Automation. IEEE Computer Society, 2010.
- [16] 姜 娇,陈长征,薄 磊,等. 反向转动双机驱动振动筛 同步控制[J]. 振动与冲击,2019,38(8):126-132.
- [17] 黄志龙,张众超,楚树坡,等.四激振器激励下振动机械-物料系统同步控制[J].振动.测试与诊断,2021,41 (3):462-469,618-619.
- [18] 薛建凯. 一种新型的群智能优化技术的研究与应用 [D]. 上海: 东华大学, 2020.
- [19] 殷健翔,马钧华. TMS320F28379D 在双电机同步控制中的应用[J]. 轻工机械,2021,39(4):56-61,67.

「**编辑:**雷 敏]