# R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>y</sub>型 2R1T 部分解耦并联机构设计与分析

刘伟 1,2,曹亚斌 1,2

(1. 西安工程大学 机电工程学院, 西安 710660; 2. 西安市现代智能纺织装备重点实验室, 西安 710660)

摘要:目的 分析部分解耦的 2R1T 并联机构驱动副旋量特征,从而设计一类新型的部分解耦的 R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>y</sub>型 2R1T 并联机构。方法 基于完全解耦的并联机构的输入输出关系,将动平台角速度在定坐标系轴线方向的分量,变换为 XYZ 欧拉角角速度分量,得到角速度的完全解耦的分块雅可比矩阵,得到具有多个转动自由度机构的输出与输入部分解耦的关系。结果 设计了一种新型部分解耦 2R1T 并联机构,分析表明该机构部分解耦。结论 对于 R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>y</sub>型 2R1T 并联机构在解耦设计时,使用旋量理论得到的关于 角速度的雅克比矩阵不适用于具有多个转动自由度的并联机构完全解耦设计,使用文中提出的变换矩阵 将其变换为关于欧拉角的角速度的雅克比矩阵,可以得到相应的对角矩阵,这种方法可以用来对具有多

关键词:部分解耦;型综合; RPR 型

中图分类号:TB486;TH112 文献标识码:A 文章编号:1001-3563(2020)07-0190-07 DOI:10.19554/j.cnki.1001-3563.2020.07.027

## Design and Analysis of R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>y</sub> Type 2R1T Partially Decoupled Parallel Mechanism

LIU Wei<sup>1,2</sup>, CAO Ya-bin<sup>1,2</sup>

(1.College of Mechanical & Electrical Engineering, Xi'an Polytechnic University, Xi'an 710660, China;
 2.Xi'an key Laboratory of Modern Intelligent Textile Equipment, Xi'an 710660, China)

**ABSTRACT:** The work aims to design a new type of partially decoupled 2R1T parallel mechanism of  $R_xP_zR_y$  type by analyzing the characteristics of the driving pairs of the partially decoupled 2R1T parallel mechanism by screw theory. Based on the input-output relationship of the fully decoupled parallel mechanism, the component of angular velocity of the moving platform in the axis direction of the fixed coordinate system was transformed into the component of *XYZ* Euler angular velocity. The fully decoupled block Jacobian matrix of angular velocity was obtained, and the partially decoupled input-output relationship of the mechanism with multiple rotational degrees of freedom was obtained. A new partially decoupled 2R1T parallel mechanism was designed. The analysis showed that the mechanism was partially decoupled. For the decoupling design of  $R_xP_zR_y$  type 2R1T parallel mechanism, the Jacobian matrix of angular velocity obtained by screw theory is not suitable for the complete decoupling design of parallel mechanism with multiple rotational degrees of freedom. The Jacobian matrix of Euler angular velocity is transformed by the proposed transformation matrix to obtain the corresponding diagonal matrix. The proposed method can be used for the complete decoupling design of parallel mechanism with multiple rotational degrees of freedom.

KEY WORDS: partially decoupled; type synthesis; RPR type

收稿日期: 2019-08-08

基金项目:科技创新平台建设工程/重点实验室建设项目(2019220614SYS021CG043)

作者简介:刘伟(1985—),男,西安工程大学讲师,主要研究方向为并联机构及机构学。

通信作者:曹亚斌 (1976—), 女,博士,西安工程大学讲师,主要研究方向为车辆设计。

并联机构<sup>[1]</sup>的高刚度、高精确度、高速运动的特 性,使得其在分拣、抓取、装箱,等包装工业领域有 着广泛的应用。包装纸箱在成型封箱时<sup>[2]</sup>,包装纸箱 的摇盖的弯折需要转动、下压的动作。一般的包装箱 的摇盖弯折转动的轴线含有2个,并且上述转动轴线 互相垂直。包装箱的尺寸在包装一些新型产品时,可 能发生改变,简单的摇盖机械结构不适用于上述包装 过程<sup>[3]</sup>。在包装箱封箱流水线上,在包装箱行进流水 线正上方布置 R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>y</sub>型 2R1T 并联机构,在该机构的 输出构件上布置具有一定弹性的操作手,可以用来对 不同尺寸包装箱的不同转动轴线的摇盖进行快速弯 折,以便对其封箱。

运动耦合的并联机构在运动学、动力学分析和控制方面存在一些困难,解耦并联机已成为机构学领域的研究热点之一<sup>[4]</sup>。许多学者在这一领域进行了大量的研究。

张彦斌[5--6]基于并联机构的雅可比矩阵,对 2T1R<sup>[7]</sup>型并联机构进行了完全解耦型综合。范彩霞<sup>[8]</sup> 提出了一种 2R 型完全解耦的并联机构。曹毅<sup>[9]</sup>使用 螺旋理论、GF 集对 1T1R 型并联机构进行了完全解 耦型综合。曾达幸<sup>[10-11]</sup>对 2R1T 型并联机构进行了完 全解耦型综合。Gogu<sup>[12]</sup>使用线性变换理论对不同自 由度的并联机构进行了解耦、完全解耦、耦合、各向 同性方面的机构型综合。值得指出的是 Gogu 对 2R1T 的并联机构进行综合时,提到2种不同的运动模式, 2R<sub>xy</sub>T<sub>z</sub>和 2R<sub>xy</sub>T<sub>x</sub>,即移动自由度和转动平面平行,移 动自由度和转动平面垂直 2 种。Gogu 对 PPS 型、UP 型、 $2R_{xy}T_{x}$ 型 2R1T并联机构进行了完全解耦、耦合、 各向同性方面方面的综合。R<sub>x</sub>P<sub>2</sub>R<sub>v</sub>型 2R1T 并联机构 的特点是可以实现沿 x 轴的转动, 在 vOz 平面内的 1 维移动,  $h_y$ 轴的转动(与x轴转轴不相交), 可以 把这种运动模式用图 1 所示运动链表示。Li 等[13]对 R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>v</sub>型 2R1T 并联机构使用李群理论进行了型综 合,得到了一些过约束和非过约束类型的 R<sub>x</sub>P<sub>y</sub>R<sub>y</sub> 型 2R1T 并联机构。具有 R<sub>z</sub>T<sub>v</sub>R<sub>x</sub>运动模式的并联机构, 适合应用于在曲面上工作的操作手,具有刚度高、精



图 1 R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>y</sub>型 2R1T 并联机构的运动模式 Fig.1 Motion pattern of R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>y</sub> type 2R1T parallel mechanism

确度高、灵巧性强等特点。例如,基于 R<sub>z</sub>T<sub>y</sub>R<sub>x</sub>运动 模式的并联机构,可在其动平台上串联 2 个转动副, 组成混联 5 轴加工中心或者医用机器人。基于 R<sub>z</sub>T<sub>y</sub>R<sub>x</sub> 运动模式的 5 轴和 6 轴混联机构可以应用于焊接飞机 机身,也可以用于飞机机翼的组装<sup>[14]</sup>。

综上所述,2R1T型并联机构有多种运动模式, 一些学者只对其几种运动模式的并联机构进行了运 动解耦方面的综合。使用旋量理论建立雅可比矩阵可 以有效的对空间移动完全解耦并联机构进行综合,然 而使用雅可比矩阵进行综合完全解耦的具有多个转 动自由度并联机构的研究并不多见。

# 1 无耦合并联机构运动学数学模型

#### 1.1 基础理论

并联机构动平台的瞬时输出运动可用机构分支 运动链的运动螺旋表示<sup>[15]</sup>,即:

$$\boldsymbol{\nu} = \sum_{j=1}^{F_i} \dot{\boldsymbol{q}}_{ji} \boldsymbol{\mathscr{S}}_{ji} \tag{1}$$

式中:v 为机构动平台输出的广义速度; $S_{ji}$ 为 第 i 条分支中第 j 个单自由度关节的运动螺旋; $F_i$ 为 第 i 条分支的自由度; $\dot{q}_{ji}$ 为第 i 条分支中第 j 个单自 由度关节运动螺旋的速度。如果用第 i 条分支的驱动 螺旋  $S_{ai}$ 与上式左右两边同时做互易积,得到:

$$\boldsymbol{\mathscr{S}}_{a_i} \cdot (\boldsymbol{\varPi} \boldsymbol{\nu})^{\mathrm{T}} = \dot{\boldsymbol{q}}_{ji} \boldsymbol{\mathscr{S}}_{a_i} \cdot (\boldsymbol{\varPi} \sum_{j=1}^{r_i} \boldsymbol{\mathscr{S}}_{ji})^{\mathrm{T}}$$
(2)

由于一般情况下,驱动螺旋对应的运动副直接与 基座相连,并且驱动螺旋除了与驱动副互易积不为0, 与连接基座和动平台的的运动链中的其他运动副旋 量互易积都为0,因此式(2)可以写为:

$$\boldsymbol{\mathscr{S}}_{a_{i}} \cdot (\boldsymbol{\varPi} \boldsymbol{\nu})^{\mathrm{T}} = \dot{\boldsymbol{q}}_{1i} \boldsymbol{\mathscr{S}}_{a_{i}} (\boldsymbol{\varPi} \boldsymbol{\mathscr{S}}_{1i})^{\mathrm{T}}$$
(3)

式中:  $\mathbf{v} = \begin{bmatrix} \omega_x & \omega_y & \omega_z & v_x & v_y & v_z \end{bmatrix}_{1 \ge 6}^{T}$ ;  $\Pi =$ 

 $\begin{bmatrix} 0 & E \\ E & 0 \end{bmatrix}_{6\times6}$  送为单位 3×3 矩阵 写成矩阵形式见式(4)。

$$\mathbf{J}_{dir} (\mathbf{\Pi} \mathbf{V}) = \mathbf{J}_{inv} \mathbf{q}$$

$$\mathbf{\vec{x}} \mathbf{\Psi} : \dot{\mathbf{q}} = \begin{bmatrix} \dot{q}_{11} & \dot{q}_{12} & \dot{q}_{13} & \dot{q}_{14} & \dot{q}_{15} & \dot{q}_{16} \end{bmatrix}_{1\times 6}^{\mathrm{T}} ;$$

$$\mathbf{J}_{dir} = \begin{bmatrix} \mathbf{S}_{a1} \\ \vdots \\ \mathbf{S}_{6n} \end{bmatrix}_{6\times 1}^{\mathrm{c}} = \begin{bmatrix} La_{1} & \cdots & Ra_{1} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ La_{6} & \cdots & Ra_{6} \end{bmatrix}_{6\times 6}^{\mathrm{c}} ;$$

$$\mathbf{J}_{inv} = \begin{bmatrix} \mathbf{S}_{a1} \cdot (\mathbf{\Pi} \mathbf{S}_{11}) & \cdots & \mathbf{0} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ \mathbf{0} & \cdots & \mathbf{S}_{a6} \cdot (\mathbf{\Pi} \mathbf{S}_{16}) \end{bmatrix}_{6\times 6}^{\mathrm{c}} ;$$

式中:*J*<sub>dir</sub>为机构正雅可比矩阵;*J*<sub>inv</sub>为机构逆雅 可比矩阵(对角矩阵)。很明显 *J*<sub>inv</sub> 是对角矩阵,若 其可逆,则将式(4)可写为:

$$\boldsymbol{J}_{\text{inv}}^{-} \cdot \boldsymbol{J}_{\text{dir}} \cdot (\boldsymbol{\Pi} \boldsymbol{\nu}) = \boldsymbol{\dot{\boldsymbol{q}}}^{\mathrm{T}}$$
(5)

由于 *J*<sub>inv</sub>是对角矩阵,它的逆依然是对角矩阵, 其元素是原对角矩阵的倒数。

$$\boldsymbol{J}_{\text{inv}}^{-} \cdot \boldsymbol{J}_{\text{dir}} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{\underline{\mathscr{S}}_{a1}} \cdot (\boldsymbol{\Pi} \, \boldsymbol{\underline{\mathscr{S}}_{11}}) & \cdots & \boldsymbol{0} \\ \boldsymbol{g}_{1} & \cdots & \boldsymbol{0} \\ \cdots & \cdots & \cdots \\ \boldsymbol{0} & \cdots & \boldsymbol{\underline{\mathscr{S}}_{a6}} \cdot (\boldsymbol{\Pi} \, \boldsymbol{\underline{\mathscr{S}}_{16}}) \\ \boldsymbol{g}_{6} \end{bmatrix}$$
(6)

式中: $g_i$ 为逆雅可比矩阵第 *i* 行元素的倒数。机 构动平台输出的广义速度 v 的速度分量, $\omega_x$ , $\omega_y$ , $\omega_z$ 表示动平台角速度在定坐标系 X,Y,Z 轴线上的分 量。动平台姿态一般使用 *zyz* 欧拉角,或者修正的 *zyz* 欧拉角-*T* 和*T*角,或者 RPY(Roll, Pitch, Yaw 即翻滚、 俯仰、偏航)来描述,值得注意的是欧拉角都是参考 动坐标系。需要建立定坐标系角速度分量  $\omega_x$ , $\omega_y$ , $\omega_z$ 与动平台在动坐标系姿态角速度之间的关系。以  $R_{3\times 3}$ 表示动平台相对于定平台的姿态变换矩阵。

$$\hat{\boldsymbol{\omega}} = {}_{\mathrm{B}}^{\mathrm{A}} \dot{\boldsymbol{R}} \cdot {}_{\mathrm{B}}^{\mathrm{A}} \boldsymbol{R}^{\mathrm{T}}$$
(7)

式中:
$$\hat{\boldsymbol{\omega}} = \begin{bmatrix} 0 & -\omega_z & \omega_y \\ \omega_z & 0 & -\omega_x \\ -\omega_y & \omega_x & 0 \end{bmatrix}$$
,使用 xyz 欧拉角

来表示姿态变换矩阵 R。

$${}^{A}_{B}\boldsymbol{R} = rot[\boldsymbol{x},\alpha]rot[\boldsymbol{y},\beta]rot[\boldsymbol{z},\gamma]$$
(8)

式中:rot[]为转动矩阵;x, y, z为动平台动坐 标系中的轴线; $\alpha, \beta, y$ 表为动平台坐标系相对固定 坐标系轴线相应的转角。由于  $R_x P_z R_y$ 型并联机构动 平台 xyz 欧拉角中 y=0,因而可由式(8)得到:

$$\begin{cases} {}^{A}_{B}\boldsymbol{R} = rot[x,\alpha]rot[y,\beta]rot[z,0] = \\ \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & \cos\alpha & -\sin\alpha \\ 0 & \sin\alpha & \cos\alpha \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \cos\beta & 0 & \sin\beta \\ 0 & 1 & 0 \\ -\sin\beta & 0 & \cos\beta \end{bmatrix} =$$
(9) 
$$\begin{bmatrix} \cos\beta & 0 & \sin\beta \\ \sin\alpha & \sin\beta & \cos\alpha & -\sin\alpha & \cos\beta \\ -\cos\alpha & \sin\beta & \sin\alpha & \cos\alpha & \cos\beta \end{bmatrix}$$

*R* 是位姿变换矩阵 *R* 关于时间 *t* 进行求导得到的。根据式(7—9)可以得到关系式:

$$\begin{bmatrix} \omega_x \\ \omega_y \\ \omega_z \end{bmatrix} = \boldsymbol{D} \begin{bmatrix} \dot{\alpha} \\ \dot{\beta} \\ \dot{\gamma} \end{bmatrix}$$
(10)

因为  $R_x P_z R_y$ 型 2R1T 并联机构动平台的 *xyz* 欧拉 角中  $\gamma=0$ ,因而式(10)中 D 可化简为:

$$\boldsymbol{D} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & \cos \alpha & 0 \\ 0 & \sin \alpha & 0 \end{bmatrix}$$
(11)

1.2 算例

2R 解耦并联机构见图 2,该机构通过 3条支链将

静平台与动平台连接而成。第1条运动链为{- $U_{1}$ }, 第2条运动链为{- $R_2(\perp P_3)//U_{4}$ },第3条运动链为 {- $S_5$ - $P_6$ - $S_7$ -},该机构的详细情况参见文献[5]。



图 2 解耦的 2R 并联机构 Fig.2 Decoupled 2R parallel mechanism

运动链  $S_5S_7$ ,  $R_2U_4$ 产生的驱动旋量都是力旋量, 力旋量沿着矢量  $S_5S_7$ ,  $R_2U_4$ 的方向,根据静、动平台 的尺寸、运动副坐标和动静平台的位姿变换矩阵,运 动链  $R_2U_4$ 产生的驱动力的方向可由式(12)进行计算。

$${}^{B}\boldsymbol{o}\boldsymbol{U}_{4} = \begin{bmatrix} 0 & L_{3} & 0 & 1 \end{bmatrix}^{T}$$

$${}^{A}_{B}\boldsymbol{T}^{B}\boldsymbol{o}\boldsymbol{U}_{4} = \begin{bmatrix} 0 & \cos\alpha \cdot L_{3} & \sin\alpha \cdot L_{3} + L_{1} & 0 \end{bmatrix}^{T}$$

$${}^{A}\boldsymbol{R}_{2}\boldsymbol{U}_{4} = \begin{bmatrix} 0 & \cos\alpha \cdot L_{3} - L_{2} & s\alpha \cdot L_{3} + L_{1} \end{bmatrix}^{T}$$

$${}^{A}_{B}\boldsymbol{T} = \begin{bmatrix} \cos\beta & 0 & \sin\beta & 0 \\ \sin\alpha \cdot \sin\beta & \cos\alpha & -\sin\alpha \cdot \cos\beta & 0 \\ -\cos\alpha \cdot \sin\beta & \sin\alpha & \cos\alpha \cdot \cos\beta & L_{1} \\ 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

$$(12)$$

式中:<sup>B</sup> $oU_4$  为万向铰  $U_4$  在动平台坐标系 *ouvw* 中的齐次位置向量;<sup>A</sup><sub>B</sub>T 为动平台坐标系到定坐标系 *Oxyz* 的齐次变换矩阵。运动链  $R_2U_4$  产生的驱动力的 位置矢量为:

$${}^{A}\boldsymbol{o}\boldsymbol{U}_{4} = {}^{A}_{B}\boldsymbol{T} \cdot {}^{B}\boldsymbol{o}\boldsymbol{U}_{4} \begin{bmatrix} 0 & \cos \alpha \cdot L_{3} & \sin \alpha \cdot L_{3} \end{bmatrix}^{\mathrm{T}}$$
 (13)  
可得到运动链  $R_{2}U_{4}$ 的驱动力旋量:

$$\boldsymbol{\mathscr{S}}_{a1} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{R}_2 \boldsymbol{U}_4 & {}^{A}\boldsymbol{o}\boldsymbol{U}_4 \times \boldsymbol{R}_2 \boldsymbol{U}_4 \end{bmatrix}^{T} =$$
(14)

$$[\mathbf{R}_{2}\mathbf{U}_{4}, L_{2}L_{3}\sin\alpha + L_{1}L_{3}\cos\alpha \quad 0 \quad 0]^{T}$$

运动链  $S_5S_7$  产生的驱动力的驱动力旋量可由式 (15)进行计算。式(15—20)中,用  $s_\alpha$ 表示 sin  $\alpha$ ,  $s_\beta$ 表示 sin  $\beta$ ,  $c_\alpha$ 表示 cos  $\alpha$ ,  $c_\beta$ 表示 cos  $\beta$ 。

$${}^{\mathrm{B}}\boldsymbol{o}\boldsymbol{S}_{7} = \begin{bmatrix} -L_{3} & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}^{\mathrm{I}}$$

$${}^{\mathrm{A}}_{\mathrm{B}}\boldsymbol{T} {}^{\mathrm{B}}\boldsymbol{o}\boldsymbol{S}_{7} = \begin{bmatrix} -L_{3} \cdot \mathbf{c}_{\beta} & -L_{3} \cdot \mathbf{s}_{\alpha} \cdot \mathbf{s}_{\beta} & L_{3} \cdot \mathbf{c}_{\alpha} \cdot \mathbf{s}_{\beta} + L_{1} & 0 \end{bmatrix}^{\mathrm{I}}$$

$${}^{\mathrm{A}}\boldsymbol{S}_{5}\boldsymbol{S}_{7} = \begin{bmatrix} -L_{3} \cdot \mathbf{c}_{\beta} + \mathbf{L}_{2} & -L_{3} \cdot \mathbf{s}_{\alpha} \cdot \mathbf{s}_{\beta} & L_{3} \cdot \mathbf{c}_{\alpha} \cdot \mathbf{s}_{\beta} + L_{1} \end{bmatrix}^{\mathrm{I}}$$

$$(15)$$

г ¬

运动链 S<sub>5</sub>S<sub>7</sub>产生的驱动力的位置矢量为:

<sup>A</sup>
$$oS_7 = \begin{bmatrix} -L_3 \mathbf{c}_{\beta} & -L_3 \mathbf{s}_{\alpha} \mathbf{s}_{\beta} & L_3 \mathbf{c}_{\alpha} \mathbf{s}_{\beta} \end{bmatrix}^{\mathsf{T}}$$
 (16)  
可得到支链  $S_5 S_7$ 的驱动力旋量:  
 $\mathbf{\mathcal{S}}_{a2} = \begin{bmatrix} \mathbf{S}_5 \mathbf{S}_7, -L_1 L_3 \mathbf{s}_{\alpha} \mathbf{s}_{\beta} & L_2 L_3 \mathbf{c}_{\alpha} \mathbf{s}_{\beta} + L_1 L_3 \mathbf{c}_{\beta} & L_2 L_3 \mathbf{s}_{\alpha} \mathbf{s}_{\beta} \end{bmatrix}$  (17)

结合式(14),式(17)得到:

$$\begin{bmatrix} \boldsymbol{\mathcal{S}}_{a1} \\ \boldsymbol{\mathcal{S}}_{a2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \boldsymbol{R}_2 \boldsymbol{U}_2 & \boldsymbol{L}_2 \boldsymbol{L}_3 \boldsymbol{s}_\alpha + \boldsymbol{L}_1 \boldsymbol{L}_3 \boldsymbol{c}_\alpha & \boldsymbol{0} & \boldsymbol{0} \\ \boldsymbol{\mathcal{S}}_5 \boldsymbol{\mathcal{S}}_7 & -\boldsymbol{L}_1 \boldsymbol{L}_3 \boldsymbol{s}_\alpha \boldsymbol{s}_\beta & \boldsymbol{L}_2 \boldsymbol{L}_3 \boldsymbol{c}_\alpha \boldsymbol{s}_\beta + \boldsymbol{L}_1 \boldsymbol{L}_3 \boldsymbol{c}_\beta & \boldsymbol{L}_2 \boldsymbol{L}_3 \boldsymbol{s}_\alpha \boldsymbol{s}_\beta \end{bmatrix}$$
(18)

由于图 2 所示机构动平台的输出为转动,则动平 台正雅克比矩阵,根据式(10),式(11)得到关于欧拉 角  $\alpha$ , $\beta$ 的表达式:

$$\begin{aligned} \boldsymbol{J}_{\text{dir}} \cdot \begin{bmatrix} \boldsymbol{\omega}_{x} \\ \boldsymbol{\omega}_{y} \\ \boldsymbol{\omega}_{z} \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} L_{2}L_{3}\mathbf{s}_{\alpha} + L_{1}L_{3}\mathbf{c}_{\alpha} & 0 & 0 \\ -L_{1}L_{3}\mathbf{s}_{\alpha}\mathbf{s}_{\beta} & L_{2}L_{3}\mathbf{s}_{\beta} + L_{1}L_{3}\mathbf{c}_{\beta}\mathbf{c}_{\alpha} & 0 \end{bmatrix} \cdot \\ \begin{bmatrix} \boldsymbol{\omega}_{x} \\ \boldsymbol{\omega}_{y} \\ \boldsymbol{\omega}_{z} \end{bmatrix} &= \begin{bmatrix} L_{2}L_{3}\mathbf{s}_{\alpha} + L_{1}L_{3}\mathbf{c}_{\alpha} & 0 & 0 \\ -L_{1}L_{3}\mathbf{s}_{\alpha}\mathbf{s}_{\beta} & L_{2}L_{3}\mathbf{s}_{\beta} + L_{1}L_{3}\mathbf{c}_{\beta}\mathbf{c}_{\alpha} & 0 \end{bmatrix} \cdot \\ \boldsymbol{D} \begin{bmatrix} \dot{\alpha} \\ \dot{\beta} \\ \dot{\gamma} \end{bmatrix} \tag{19}$$

得到关于输出欧拉角  $\alpha$  ,  $\beta$  的正雅克比矩阵为 :  $\begin{bmatrix} I_{\alpha}I_{\alpha}s + I_{\alpha}I_{\alpha}s & 0 & 0 \end{bmatrix}$ 

$$\boldsymbol{J}_{\text{dir}} = \begin{bmatrix} L_2 L_3 \mathbf{s}_{\alpha} + L_1 L_3 \mathbf{c}_{\alpha} & \mathbf{0} & \mathbf{0} \\ -L_1 L_3 \mathbf{s}_{\alpha} \mathbf{s}_{\beta} & L_2 L_3 \mathbf{s}_{\beta} + L_1 L_3 \mathbf{c}_{\beta} \mathbf{c}_{\alpha} & \mathbf{0} \end{bmatrix} (20)$$

式(20)与文献[5]使用该机构位移方程得到的 机构运动雅可比矩阵一致,从而验证了1.1节中使用 旋量理论,建立的输入变量与输出角速度在定坐标系 分量的表达式,变换为输入变量与输出欧拉角速度分 量表达式方法的正确性。一些文献判断多转动自由度 机构输入输出解耦性是,经常需要通过对位移方程进 行判断,可以发现,1.1节提出的方法只需要对使用旋 量理论建立的输入输出方法进行变换即可判断,计算 过程的变量物理意义明确,计算方法较为简单直观。

# 2 R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>y</sub>型 2R1T 并联机构支链综合

## 2.1 部分解耦的输入-输出关系分析

根据 1.1 节的结果,可以得到  $R_xP_zR_y$ 型并联机 构的输入-输出关系。根据  $R_xP_zR_y$ 型 2R1T 并联机构 的动平台的运动模式,可知当动平台绕 x 轴转动后, 移动副的方向随之发生改变,将会产生在 yOz 平面 的移动分量,并且 y 轴的转轴也会发生改变,轴向 与 yOz 平面平行,动平台始终在 x 轴方向没有移动 分量,因而可得到,  $R_xP_zR_y$ 型并联机构动平台的运 动旋量为:  $\boldsymbol{v}_{p} = \begin{bmatrix} \omega_{x} & \omega_{y} & \omega_{z} & v_{y} & v_{z} \end{bmatrix}_{1 \times 5}^{T}$  (21) R<sub>x</sub>P<sub>yz</sub>R<sub>y</sub>并联机构的输入-输出关系矩阵应为式(22)

 $X_x P_{yz} K_y$  开环他们的抓入-制山大尔起阵巡Л式(22 。  $\begin{bmatrix} M & N & P & O & R \end{bmatrix}$ 

$$\boldsymbol{J}_{\text{inv}}^{-} \cdot \boldsymbol{J}_{\text{dir}} = \begin{bmatrix} \frac{M_{a_1}}{g_1} & \frac{N_{a_1}}{g_1} & \frac{T_{a_1}}{g_1} & \frac{Q_{a_1}}{g_1} & \frac{R_{a_1}}{g_1} \\ \frac{M_{a_2}}{g_2} & \frac{N_{a_2}}{g_2} & \frac{P_{a_2}}{g_2} & \frac{Q_{a_2}}{g_2} & \frac{R_{a_2}}{g_2} \\ \frac{M_{a_3}}{g_3} & \frac{N_{a_3}}{g_3} & \frac{P_{a_3}}{g_3} & \frac{Q_{a_3}}{g_3} & \frac{R_{a_3}}{g_3} \end{bmatrix}_{3\times5}$$
(22)

由于式(22)中的 3×5 的矩阵不是方阵,因而 不能使用 1.1 节中的结论得到完全解耦并联机构的 输入-输出关系矩阵。 $R_xP_zR_y$ 型并联机构移动副  $P_z$ 和 转动副  $R_y$ 的运动轴线都与转动副  $R_x$ 的转角有关,根 据机构运动输入-输出解耦性可知, $R_xP_yzR_y$ 型并联机 构输入-输出只能可能有 2 种情况:不存在解耦性; 存在部分解耦性。 $R_xP_zR_y$ 型并联机构的运动输入-输出 不存在完全解耦性。 $R_xP_zR_y$ 型并联机构的运动输入-输出 出部分解耦时,解耦的程度最大的输入-输出关系只 能见式(23)<sup>[13]</sup>。

$$M_{pa} = \begin{bmatrix} 0 & y(q_1, q_2) & z(q_1, q_2) \\ \alpha(q_1) & \beta(q_3) & 0 \end{bmatrix}$$
(23)

式中: $M_{pa}$ 为动平台的方位变量;y,z为动坐标 系原点在定坐标系的位置变量; $\alpha$ , $\beta$ 为动平台相对 于动平台坐标系关于 xyz 欧拉角的转角( $\alpha$ , $\beta$ ); $q_i$ 为第 i 个运动输入变量,从机构的  $R_xP_zR_y$ 运动模式可 知,动平台位置坐标y,z与绕  $R_x$ 运动副的转角、 $P_z$ 运动副的移动有关,相应的驱动副变量为 $q_2$ , $q_1$ 。

根据式(22—23)可知, R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>y</sub>型并联机构运动 输入-输出转角解耦时,输入-输出关系矩阵应为式 (24)。

$$J_{\text{inv}}^{-} \cdot J_{\text{dir}} = \begin{bmatrix} \frac{M_{a_1}}{g_1} & \frac{N_{a_1}}{g_1} & 0 & 0 & 0\\ 0 & 0 & \frac{P_{a_2}}{g_2} & \frac{Q_{a_2}}{g_2} & \frac{R_{a_2}}{g_2}\\ 0 & 0 & \frac{P_{a_3}}{g_3} & \frac{Q_{a_3}}{g_3} & \frac{R_{a_3}}{g_3} \end{bmatrix}_{3\times5}$$
(24)

根据式(5—6)可知,式(24)中的右下 2×3 分 块矩阵 *A* 与动平台的 *xyz* 欧拉角 α,β 的解耦性相关, 其表达式为:

$$A = \begin{bmatrix} \frac{P_{a_2}}{g_2} & \frac{Q_{a_2}}{g_2} & \frac{R_{a_2}}{g_2} \\ \frac{P_{a_3}}{g_3} & \frac{Q_{a_3}}{g_3} & \frac{R_{a_3}}{g_3} \end{bmatrix}_{2\times 3}$$
(25)
  
根据式 (10--11) 得到 :

AD =

 $P_{a_2}$ 

 $g_{2}$ 

 $P_{a_3}$ 

$$\begin{bmatrix} \frac{P_{a_2}}{g_2} & \frac{Q_{a_2}}{g_2} & \frac{R_{a_2}}{g_2} \\ \frac{P_{a_3}}{g_3} & \frac{Q_{a_3}}{g_3} & \frac{R_{a_3}}{g_3} \end{bmatrix}_{2\times32\times3} \cdot \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & \cos \alpha & 0 \\ 0 & \sin \alpha & 0 \end{bmatrix} =$$

$$\begin{bmatrix} \frac{Q_{a_2} \cdot \cos \alpha}{g_2} + \frac{R_{a_2} \cdot \sin \alpha}{g_2} \\ \frac{Q_{a_2} \cdot \cos \alpha}{g_2} + \frac{R_{a_2} \cdot \sin \alpha}{g_2} \end{bmatrix}$$
(26)

2~3

 $g_3$   $g_3$   $g_3$ 

根据式(4)可知:

$$\boldsymbol{\Pi} \boldsymbol{v}_{p} = \begin{bmatrix} v_{y} & v_{z} & \omega_{x} & \omega_{y} & \omega_{z} \end{bmatrix}_{1\times 5}^{T}$$
(27)

动平台的 *xyz* 欧拉角 α, β 完全解耦时式(26) 中的 2×3 矩阵中的元素需满足条件:

$$\frac{Q_{a_2}}{g_2} = \frac{R_{a_2}}{g_2} = \frac{P_{a_3}}{g_3} = 0$$

$$P_{a_3} \neq 0$$
(28)

且 *Q<sub>a<sub>3</sub></sub>*, *R<sub>a<sub>3</sub>*, 不能同时为 0, 因而根据式 (26), 式 (28), R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>y</sub>型并联机构的运动输入-输出部分解耦 时, 动平台移动与转动解耦, 2 个转动自由度完全解 耦, 即解耦度最大时得到:</sub>

$$\boldsymbol{J}_{\text{inv}}^{-} \cdot \boldsymbol{J}_{\text{dir}} = \begin{bmatrix} \frac{M_{a_{1}}}{g_{1}} & \frac{N_{a_{1}}}{g_{1}} & 0 & 0 & 0\\ 0 & 0 & \frac{P_{a_{2}}}{g_{2}} & 0 & 0\\ 0 & 0 & 0 & \frac{Q_{a_{3}}}{g_{3}} & \frac{R_{a_{3}}}{g_{3}} \end{bmatrix}_{3\times 5}$$
(29)

由式(29)可知,运动链1施加在动平台上的驱动力为沿 YOZ 平面的力旋量,运动链2施加在动平台上一个沿 X轴的力偶旋量,运动链3施加在动平台上一个沿 YOZ 平面的力偶旋量。根据使用综合旋量的方法可知,运动链中除了驱动副的运动副都与驱动旋量的互易积为0,且驱动副与驱动旋量的互易积不为0,在确保运动链中运动副不存在冗余的情况下,可得到运动链的结构。

## 2.2 支链1结构综合

首先对第1条分支进行综合,产生移动分量的驱 动螺旋可表示为:

 $\boldsymbol{S}_{a,} = \begin{bmatrix} 0 & M_{a,} & N_{a,} & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}^{\mathrm{I}}$ (30)

支链1中的驱动副是个移动副时,驱动副 i 对应 的运动旋量为:

$$\boldsymbol{S}_{1i} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 & Q_1 & R_1 \end{bmatrix}$$
(31)

支链1中的驱动副是个转动副时,驱动副 *i* 对应的运动旋量为:

$$\boldsymbol{S}_{1i} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & Q_1 & R_1 \end{bmatrix}$$
(32)

如果支链1中的驱动副为转动副,则转动副位于 与定平台相连的, *x* 轴方向的转动副之后,由于驱动 电机跟随着机构运动,使机构的动力学性能变差,因 而舍去。则机构支链1中的驱动副可为移动副。根据 RPR型并联机构的运动模式,移动副的移动方向由动 平台绕固定坐标系 *x* 轴的转角决定。支链1的结构应 满足以下几个条件。

1) 支链中移动副之前应串联一个沿动平台 *x* 轴 方向的转轴。

2) 其后应串联一个沿动平台 y 轴方向的转轴。

3)支链中除驱动副之外的运动副旋量应和式(30)所表示驱动旋量互易。

#### 2.3 支链2结构综合

从式(29)的结果可以知道,产生定平台 x 轴角 速度分量的驱动螺旋为:

$$\boldsymbol{S}_{a,} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & P_{a,} & 0 & 0 \end{bmatrix}$$
(33)

支链 2 中的驱动副 *j* 对应的运动旋量为:

$$\boldsymbol{S}_{2i} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & P_2 & Q_2 & R_2 \end{bmatrix}$$
(34)

由上式可知支链 2 中的驱动副是沿动平台 x 轴方 向的转动副。支链 2 结构和支链 1 的结构相同,不同 在于驱动副应为转动副,支链 1,2,3 运动的交集要 符合动平台 RPR 的运动模式。

## 2.4 支链3结构综合

从式(29)的结果可以知道,使动平台产生y, z 轴角速度分量的驱动螺旋为:

$$S_{a_{3}} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 & Q_{a_{3}} & R_{a_{3}} \end{bmatrix}$$
(35)  
支链 3 中的驱动副 *k* 对应的运动旋量为:

$$\boldsymbol{S}_{3k} = \begin{bmatrix} 0 & M_3 & N_3 & P_3 & Q_3 & R_3 \end{bmatrix}$$
(36)

式中:转动 z 轴分量是由于动平台绕定平台 x 轴 转动产生的,因而支链 3 的转动驱动副应位于绕定平 台 x 轴转动副之后。支链 3 结构和支链 1 的结构相同, 不同在于驱动副应为沿动平台 y 轴的转动副,支链 1, 2,3 运动的交集要符合动平台 RPR 的运动模式。

# 3 R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>y</sub>型并联机构运动解耦分析

## 3.1 R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>y</sub>型并联机构结构

并联机构第 1 条运动链  $A_1B_1$ 结构为 \* $R^{zTy}R$ ,第 2 条运动链  $A_2B_2$ 结构为 \* $R^{zTy}R^{y}T$ ,第 3 条运动链  $A_3B_3$ 结构为 \* $R^{y}R^{z}R^{z}T^{x}T^{y}T$ ,机构简图见图 3。定坐标系为 XYZ,动坐标系为 oxyz,旋量  $S_{12}$ ,  $S_{21}$ ,  $S_{32}$ 对应的 运动副为驱动副。

#### 3.2 自由度分析

支链1在坐标系 OXYZ 下的约束反螺旋为:



图 3 R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>y</sub>型 2R1T 完全解耦并联机构简图 Fig.3 Schematic diagram of R<sub>x</sub>P<sub>z</sub>R<sub>y</sub> type 2R1T completely decoupled parallel mechanism

采用修正的 Kutzbach-Grübler 公式计算机构自 由度:

$$M = 6(n - g - 1) + \sum_{i} f_{i} + \nu$$
(39)

式中:M为机构的自由度;n为机构构件总数; g为机构的运动副数; $f_i$ 为第i个运动副的自由度数; v冗余约束数。

$$M = 6(12 - 13 - 1) + 13 + 2 = 3 \tag{40}$$

图 3 中的动平台具有 3 个自由度 结合式 37—38 ) 可知,动平台具有沿 X,Y 轴的 2 个移动自由度和绕 平行与 Z 轴的 1 个转动自由度,即具有 R<sub>x</sub>T<sub>z</sub>R<sub>y</sub>运动 模式。可以验证,该机构 3 个自由度是全周的。

3.3 速度分析

设动平台先绕动平台坐标系 x 轴从图 3 所示并联 机构初始位置转动角  $\alpha$ , 再沿 z 轴移动 d, 最后绕 y轴转动  $\beta$ , 那么容易得到锁定驱动副  $S_{12}$  产生的驱动 力旋量在定坐标系下为:

$$S_{a1} = \begin{bmatrix} 0 & -\sin\alpha & \cos\alpha & 0 & 0 \end{bmatrix}$$
(41)  
锁定驱动副  $S_{21}$  产生的驱动力旋量为:  
 $S_{a2} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \end{bmatrix}$ (42)

锁定驱动副 \$ 32 产生的驱动力旋量为:

$$S_{a3} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 & 0 & \cos \alpha & \sin \alpha \end{bmatrix}$$
(43)  
REAL (4) (4)]:  

$$J_{dir} = \begin{bmatrix} 0 & -\sin \alpha & \cos \alpha & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & \cos \alpha & \sin \alpha \end{bmatrix}_{3\times 6}$$
(43)  
REAL (44)  
REAL (44

 $J_{\text{inv}} \begin{bmatrix} \dot{q}_1 & \dot{q}_2 & \dot{q}_3 \end{bmatrix}_{3\times 1}^3$ 

由于  $J_{inv}$ 是对角阵,因而式(45)可表明动平台 的移动速度的大小只与驱动副的速度 $\dot{q}_1$ 有关,移动速 度在定坐标系有 y,z轴的分量;动平台 XYZ 欧拉角速 度  $\omega_{\alpha}$ , $\omega_{\beta}$ 之间是完全解耦的,分别只与驱动副 $\dot{q}_2$ , $\dot{q}_3$ 有关。

# 4 结语

文中提出了对含有多个转动自由度的解耦并联 机构的综合方法,使用该方法设计了解耦程度最大的 2R1T 新型并联机构,使用旋量理论对这种机构的自 由度进行了验证。

使用旋量理论,分析了动平台角速度在定坐标系的分量与欧拉角的角速度之间的关系,建立了含有多 个转动自由度并联机构输入-输出的关系,通过算例 验证了这种方法的正确性,计算了一种新型 2R1T 部 分解耦并联机构的运动部分解耦的运动特性。

参考文献:

- 刘伟,刘宏昭. 具有 2T1R 与 2R1T 运动模式 3 自由 度并联机构型综合[J].农业机械学报,2018,49(7): 401—409.
   LIU Wei, LIU Hong-zhao. Type Synthesis of 3-DOF Parallel Mechanism with 2T1R and 2R1T Motion Mode[J]. Transactions of the Chinese Society for Agricultural Machinery, 2018, 49(7): 401—409.
   刘伟. 5R 平面机构在不同装配、工作模式下的工作
- [2] 刘伟. 3K 平面机构在个问表配、工作模式下的工作 空间[J]. 包装工程, 2017, 38(5): 58—62. LIU Wei. 5R Plane Mechanism Work Space in Different Assembly Modes and Work[J]. Packaging Engi-

· 195 ·

neering, 2017, 38(5): 58-62.

 [3] 刘伟,曹亚斌,张洪军,等.一种新型可重构 5R 机构的运动学分析[J].包装工程,2018,39(7): 157—161.

LIU Wei, CAO Ya-bin, ZHANG Hong-jun. Kinematics Analysis of a New Reconfigurable 5R Mechanism[J]. Packaging Engineering, 2018, 39(7): 157–161.

[4] 曾达幸,王华明,樊明洲,等.3 自由度转动广义解
 耦并联机构构型综合[J].机械工程学报,2017,53(3):
 17—24.

ZENG Da-xing, WANG Hua-ming, FAN Ming-zhou, et al. Type Synthesis of Three Degrees of Freedom Rotational Generalized Decoupling Parallel Mechanism[J]. Journal of Mechanical Engineering, 2017, 53(3): 17–24.

- [5] 张彦斌, 吴鑫, 刘宏昭. 完全各向同性 2T1R 空间并 联机器人机构型综合[J]. 农业机械学报, 2011, 42(11): 200—207.
  ZHANG Yan-bin, WU Xin, LIU Hong-zhao, Structural Synthesis of Fully-isotropic 2T1R Spatial Parallel Robotic Manipulators[J]. Transactions of the Chinese Society for Agricultural Machinery, 2011, 42(11): 200—207.
- [6] 张彦斌,王慧萍,吴鑫.完全各向同性3自由度平面并联机构的型综合[J].光学精密工程.2012,20(3): 579—586.
  ZHANG Yan-bin, WANG Hui-ping, WU Xin. Structure Synthesis of Fully-isotropic 3-DOF Planar Parallel Manipulators[J]. Optics and Precision Engineering, 2012,20(3): 579—586.
- [7] XIE Fu-gui, LIU Xin-jun, ZHENG You, et al. Type Synthesis of 2T1R-type Parallel Kinematic Mechanisms and the Application in Manufacturing[J]. Robotics and Computer-Integrated Manufacturing, 2014, 30(1): 1—10.
- [8] 范彩霞, 刘宏昭, 张彦斌, 等. 一种新型 2R 完全解 耦并联机构的运动学和奇异性分析[J]. 中国机械工 程, 2010, 21(11): 622—626.

FAN Cai-xia, LIU Hong-zhao, ZHANG Yan-bin, et al. Kinematics and Singularity Analysis of a Novel 2R Fully-decoupled Parallel Manipulator[J]. China Mechanical Engineering, 2010, 21(11): 622—626.

- [9] 陈海,曹毅,秦友蕾.无耦合完全各向同性 1T1R 并 联机器人机构构型综合[J].中国机械工程,2016, 27(5):589—595.
  CHEN Hai, CAO Yi, QIN You-lei. Type Synthesis of Fully-decoupled and Fully-isotropic 1T1R Parallel Robotic Manipulators[J]. China Mechanical Engineering, 2016, 27(5):589—595.
- [10] 曾达幸,胡志涛,侯雨雷,等.基于螺旋理论的两转 一移解耦并联机构型综合[J]. 燕山大学学报,2014, 38(1):22—28.
  ZENG Da-xing, HU Zhi-tao, HOU Yu-lei, et al. Type Synthesis of 2R1T Decoupled Parallel Mechanism based on Screw Theory[J]. Journal of Yanshan University, 2014, 38(1): 22—28.
- [11] 窦玉超,曾达幸,李明洋,等.一种两转一移完全解 耦并联机器人机构及其特性分析[J].中国机械工程, 2014, 25(2): 241—245.
  DOU Yu-chao, ZENG Da-xing, LI Ming-yang, et al. Analysis of a 2T1R Fully Decoupled Parallel Robot Mechanism and its Characteristics[J]. China Mechanical Engineering, 2014, 25(2): 241—245.
- [12] GOGU G. Structural Synthesis of Parallel Robots: Part2: Translational Topologies with Two and Three Degrees of Freedom[M]. Berlin: Springer Netherlands, 2009: 421.
- [13] LI Q, HERVE J M. Type Synthesis of 3-DOF RPR-Equivalent Parallel Mechanisms[J]. IEEE Transactions on Robotics, 2014, 30(6): 1333-1343.
- [14] 刘伟,刘宏昭. 具有 2R1T 和 3R 运动模式的并联机 构综合[J]. 机械工程学报, 2019, 55(3): 53—63.
  LIU Wei, LIU Hong-zhao. Type Synthesis of 3-DOF Parallel Mechanism with both 2R1T and 3R Motion Mode[J]. Journal of Mechanical Engineering, 2019, 55(3): 53—63.
- [15] 张彦斌,赵浥夫,李跃松,等. 无耦合空间移动并联机构型综合[J]. 农业机械学报, 2017, 48(1): 325—332.
  ZHANG Yan-bin, ZHAO Yi-fu, LI Yue-song, et al. Structural Synthesis of Uncoupled Spatial Translation-al Parallel Mechanisms[J]. Transactions of The Chinese Society of Agricultural Machinery, 2017, 48(1): 325—332.