带预设性能的火箭垂直着陆段姿态 自适应控制设计

李璟澜,杨秦敏

(浙江大学控制科学与工程学院,杭州 310027)

摘要:可重复使用运载火箭是典型的复杂非线性、强不确定性系统,其着陆飞行过程中存在的未知环境干扰和未建模动态将严重影响火箭姿态系统的稳定性。针对此情况,设计了火箭垂直着陆段飞行的姿态自适应控制系统,以解决上述不确定性所带来的不利影响;同时,引入误差转换技术,使得控制器能同时保证系统预设的瞬态性能和稳态性能。仿真结果表明,设计的控制算法能满足飞行姿态控制性能要求,且对外部干扰和模型不确定性具有较强的鲁棒性。
 关键词:可重复使用火箭;姿态控制;自适应控制;预设性能
 中图分类号: V448.1
 文献标识码: A
 文章编号: 2096-4080 (2020) 05-0001-07

Adaptive Attitude Control in the Landing Phase of Rocket Vertical Recovery with Prescribed Performance

LI Jinglan, YANG Qinmin

(College of Control Science and Engineering, Zhejiang University, Hangzhou 310027, China)

Abstract: The reusable launch vehicle (RLV) is a typical class of systems with strong nonlinearity and uncertainty, where unknown environmental perturbations and unmodeled dynamics can severely affect flight stability in the landing phase. To deal with this situation, this paper proposed an adaptive attitude control strategy for the vertical recovery of the RLV, which can eliminate the influence induced from the aforementioned uncertainties. Also, we introduce a new error transformation technique, to guarantee both the prescribed transient and steady control performance. Additionally, simulation studies have been conducted to verify the feasibility and strong robustness of the proposed algorithm, in the presence of external disturbances and model uncertainties. **Key words**: RLV; Attitude control; Adaptive control; Prescribed performance

0 引言

研制低成本、高可靠、高效率的运载器一直 是航天界追求的目标^[1]。实现运载火箭各子级的 无损回收,从而通过重复使用来分摊运载火箭的 发射成本,是可行的技术途径之一^[2]。目前, SpaceX公司 Falcon 9 系列火箭的多次成功回收, 也再次证明了垂直起降重复使用模式的可行性^[3-4]。 垂直着陆段的姿态控制是可重复使用火箭的 关键技术。考虑火箭子级返回过程中,其姿态角

收稿日期: 2019-09-24; 修订日期: 2020-08-05

基金项目:自然科学基金项目(61673347,U1609214,61751205);广东省重点研发计划项目(2018B010107002) 作者简介:李璟澜(1993-),男,博士,主要研究方向为无人系统的建模与控制。E-mail:jl_li@zju.edu.cn

和角速度呈现复杂的非线性耦合特性,且存在气动参数偏差、严重环境干扰以及火箭自身燃料变 化引起的重心和转动惯量变化等,经典控制方法 往往难以保证控制系统的精度和稳定性。因此, 需要设计更为先进的控制系统以满足火箭垂直返 回段姿态跟踪的性能需求。

周军等^[5]考虑弹性振动和液体晃动为外界干 扰,采用鲁棒观测器设计了运载火箭的姿态控制 系统。薛宇等[6]考虑参数不确定性和外部干扰, 采用鲁棒控制理论设计火箭姿控系统,仿真结果 表明, 对参数不确定性具有良好的鲁棒性。赵党 军等[7]将自抗扰控制思想与微分代数结合,提出 了一种新的自抗扰姿态控制器方法,提高了运载 火箭姿态控制系统的可靠性,但其使用的算法模 型依然为标称轨迹下的小偏差线性化模型。此外, 动态逆控制^[8]、滑模控制^[9]、神经网络控制^[10]和 鲁棒增益调度控制[11]等方法也被用于解决运载火 箭姿态系统的稳定控制问题,但这些工作大多针 对运载火箭发射、大推力入轨和在轨飞行阶段进 行研究,较少分析运载火箭垂直着陆段的模型特 性和性能需求。钱默抒等[12]针对运载火箭一子级 垂直着陆前的姿态调整阶段,提出了一种基于滑 模动态面控制技术的垂直回收控制策略,可实现 姿态角的非线性跟踪控制。

本文将针对火箭一子级垂直着陆段的姿态控 制问题展开研究,提出一种带预设性能的姿态自 适应控制策略,能够有效地解决外界环境干扰、 参数不确定性以及系统未知动态对系统的影响。 该控制策略中,引入了误差转换技术,在对姿态 角跟踪误差进行系统变换后设计自适应控制律, 可满足用户预设的瞬态和稳态性能需求,进一步 提高了运载火箭姿态控制系统的可靠性和控制 精度。

本文内容安排如下:第一节建立了垂直着陆 段火箭的姿态动力学模型;第二节引入了误差转 换技术,基于神经网络和自适应方法设计了带预 设性能的姿态自适应控制系统,并通过 Lyapunov 理论完成了对闭环系统的稳定性分析;第三节通 过开展数值仿真实验,充分验证了本文提出的控 制方法的有效性和强鲁棒性。

1 火箭姿态动力学模型

定义箭体坐标系为 Oxyz, 坐标原点 O 为火

箭质心, z 轴为箭体外壳对称轴,方向沿箭体轴 指向火箭头部,与x,y 轴构成右手直角坐标系。 考虑运载火箭为刚性箭体,其姿态动力学方程可 表示为

$$\dot{\boldsymbol{\eta}} = Q_{\eta}\boldsymbol{\omega}$$

$$\bar{\boldsymbol{J}}\dot{\boldsymbol{\omega}} = -\boldsymbol{\omega} \times \bar{\boldsymbol{J}}\boldsymbol{\omega} + \boldsymbol{\tau} + M(T, \delta_x, \delta_y) + M_{\Delta J} + M_{ext}$$
(1)

式中, $\eta = [\phi, \theta, \phi]^{T} \in \mathbf{R}^{3}$ 为欧拉角向量; ϕ, θ 和 ϕ 分别为滚转角、俯仰角和偏航角; $\boldsymbol{\omega} = [\omega_{x}, \omega_{y}, \omega_{z}]^{T} \in \mathbf{R}^{3}$ 为箭体角速度; $\overline{J} \in \mathbf{R}^{3\times 3}$ 为标称惯 性矩阵; $Q_{\eta} \in \mathbf{R}^{3\times 3}$ 为姿态矩阵,可表示为

$$\boldsymbol{Q}_{\eta} = \begin{bmatrix} 1 & s_{\phi}t_{\theta} & c_{\phi}t_{\theta} \\ 0 & c_{\phi} & -s_{\phi} \\ 0 & s_{\phi}/c_{\theta} & c_{\phi}/c_{\theta} \end{bmatrix}$$
(2)

式中, $s_{\eta} \triangleq \sin\eta$, $c_{\eta} \triangleq \cos\eta$, $t_{\eta} \triangleq \tan\eta$ 。 $\tau \in \mathbb{R}^{s}$ 为 火箭栅格舵产生的控制力矩; $M(T, \delta_{x}, \delta_{y})$ 为 尾部发动机推力矢量作用下产生的箭体偏转力 矩,在本文中假设偏转力矩与发动机推力大小 T、发动机摆角 δ_{x} 和 δ_{y} 成函数关系;同时,火箭 飞行过程中燃料消耗和贮箱液体晃动等因素将引 起火箭箭体转动惯量的变化,记为 ΔJ ,其对应 产生的摄动力矩可表示为 $M_{\Delta J}$; M_{ext} 为气流速度 引起的气动力矩,考虑飞行环境中普遍存在不可 测的风速干扰,该气动力矩视作未知环境干扰。 为方便表示,可定义 $d \triangleq M_{\Delta J} + M_{ext}$ 为总未知干 扰力矩。

假设1 未知干扰力矩 d 有界,且 $||d|| \leq d_M$,其中 d_M 为正实数, $||\cdot||$ 为 L_2 -范数。

2 火箭姿态控制系统设计

2.1 控制目标描述

本文的目的在于设计一种带预设性能的自适 应控制算法,在未知环境干扰和未建模系统动态 同时存在的情况下,实现对火箭垂直着陆段飞行 过程中期望姿态角 $\eta_d = [\phi_d, \theta_d, \phi_d]^T$ 的高精度 跟踪;同时,为保证飞行安全,火箭姿态角将始 终被限制在预设的运行范围内,表示为

 $\underline{\phi} < \phi < \overline{\phi}, \underline{\theta} < \theta < \overline{\theta}, \underline{\phi} < \psi < \overline{\psi}$ (3) 式中, $\overline{\phi}, \overline{\theta}, \overline{\psi} \rightarrow \mu \underline{\phi}, \theta, \psi$ 分別为 ϕ, θ, ψ 预设的 上界和下界。这样,通过选择合适的姿态角上、 下界约束函数,控制器可实现预设的稳态和瞬态 性能。 假设2 期望姿态角轨迹 $\eta_a = [\phi_a, \theta_a, \psi_a]^T$ 和预设的姿态角上下界已知,均为关于时间连续可导的光滑函数。

2.2 误差转换

定义姿态角跟踪误差为

$$\boldsymbol{e}_{\eta} \triangleq [\boldsymbol{e}_{\phi}, \boldsymbol{e}_{\theta}, \boldsymbol{e}_{\psi}]^{\mathrm{T}} = \boldsymbol{\eta} - \boldsymbol{\eta}_{d}$$
(4)
结合式 (3) 可得到

 $\underline{e}_{\phi} < e_{\phi} < \overline{e}_{\phi}, \underline{e}_{\theta} < e_{\theta} < \overline{e}_{\theta}, \underline{e}_{\psi} < e_{\psi} < \overline{e}_{\psi}$ (5) 式中,对于 $i = \phi, \theta, \psi, \underline{e}_{i} \leq i - i_{d}, \overline{e}_{i} \leq \overline{i} - i_{d}$ 为 跟踪误差的上下界。可以发现, $\overline{e}_{i} > 0, e_{i} < 0$ 。

为实现预设的控制性能,本文引入误差转换 技术将上述原始的受约束跟踪误差信号(约束误 差信号需保持在预设的误差上下界内)转换为一 个新的不受约束的误差信号。误差转换函数可表 示为

$$s_i = Z_i(e_i, \bar{e}_i, e_i) \tag{6}$$

式中, $s_i \in \mathbf{R}$ 为转换后误差, $Z_i(\bullet): \mathbf{R} \times \mathbf{R} \times \mathbf{R} \rightarrow \mathbf{R}$ 为用户自定义的随 e_i 严格递增的光滑函数,即 $\partial s_i / \partial e_i > 0$ 。同时,该函数满足

$$\begin{cases} \lim_{e_i \to e_{\overline{i}}} s_i(e_i, \overline{e}_i, \underline{e}_i) = +\infty \\ \lim_{e_i \to \overline{e}^+} s_i(e_i, \overline{e}_i, \underline{e}_i) = -\infty \end{cases}$$
(7)

可以判断,若转化后的误差 s_i 有界,则原始 误差 e_i 有界,且始终维持在预设的误差域内。因 此,上述控制目标转化为寻找合适的控制律,以 保证误差信号 s_i 是有界的。

本文中,选取如下误差转换函数

$$s_{i} = Z_{i}(e_{i}, \overline{e}_{i}, \underline{e}_{i})$$

$$= \ln \left(\frac{\overline{e}_{i}}{\underline{e}_{i}} \frac{e_{i} - e_{i}}{\overline{e}_{i} - e_{i}} \right) + Z_{0}e_{i}, i = \phi, \theta, \psi \qquad (8)$$

式中, $\ln(\cdot)$ 为自然对数函数, $Z_0 \in \mathbf{R}^+$ 为正实数。

接下来,需要进一步获取经转换后新的误差 动态。总写式(6)为

$$\boldsymbol{s}_{\eta} = \boldsymbol{Z}_{\eta}(\boldsymbol{e}_{\eta}, \bar{\boldsymbol{e}}_{\eta}, \underline{\boldsymbol{e}}_{\eta}) \tag{9}$$

 $\vec{\mathrm{X}} \stackrel{\mathbf{p}}{\mapsto} , \mathbf{s}_{\eta} \stackrel{\Delta}{=} [s_{\phi}, s_{\theta}, s_{\psi}]^{\mathrm{T}}, \mathbf{Z}_{\eta}(e_{\eta}, \bar{e}_{\eta}, \underline{e}_{\eta}) \stackrel{\Delta}{=} [Z_{\phi}, Z_{\theta}, Z_{\psi}]^{\mathrm{T}}, \mathbf{e}_{\eta} \stackrel{\Delta}{=} [\underline{e}_{\phi}, \underline{e}_{\theta}, \underline{e}_{\psi}]^{\mathrm{T}}, \bar{\mathbf{e}}_{\eta} \stackrel{\Delta}{=} [\bar{e}_{\phi}, \bar{e}_{\theta}, \underline{e}_{\psi}]^{\mathrm{T}}, \bar{\mathbf{e}}_{\eta} \stackrel{\Delta}{=} [\bar{e}_{\phi}, \bar{e}_{\theta}, \underline{e}_{\psi}]^{\mathrm{T}}, \mathbf{e}_{\eta} \stackrel{\Delta}{=} [\bar{e}_{\phi}, \bar{e}_{\theta}, \bar{e}_{\psi}]^{\mathrm{T}}$

并进行如下定义

显然,当火箭姿态角 η 和角速度 ω 已知时,上

式中定义的变量 $E_{\eta j}$, $\overline{\boldsymbol{\phi}}_{\eta j}$, $\underline{\boldsymbol{\phi}}_{\eta j}$ 可通过简单计算 得到并直接用于控制器设计。

接着,对公式(9)中的姿态转换误差依次求 时间微分可得到

$$\dot{\boldsymbol{s}}_{\eta} = \boldsymbol{M}_{\eta 1} \left(\boldsymbol{E}_{\eta 1}, \boldsymbol{\Phi}_{\eta 1}, \boldsymbol{\bar{\Phi}}_{\eta 1} \right) + \frac{\partial \boldsymbol{Z}_{\eta}}{\partial \boldsymbol{e}_{\eta}} \dot{\boldsymbol{e}}_{\eta} \qquad (11)$$

式中

$$M_{\eta_1}(E_{\eta_1}, \underline{\Phi}_{\eta_1}, \overline{\Phi}_{\eta_1}) \triangleq \frac{\partial Z_{\eta}}{\partial \underline{e}_{\eta} - \eta} + \frac{\partial Z_{\eta}}{\partial \overline{e}_{\eta}} \dot{e}_{\eta} \quad (12)$$
进一步对式 (11) 求时间微分有

$$\ddot{\boldsymbol{s}}_{\eta} = \boldsymbol{M}_{\eta^2} \left(\boldsymbol{E}_{\eta^2}, \underline{\boldsymbol{\Phi}}_{\eta^2}, \overline{\boldsymbol{\Phi}}_{\eta^2} \right) + \frac{\partial \boldsymbol{Z}_{\eta}}{\partial \boldsymbol{e}_{\eta}} \ddot{\boldsymbol{e}}_{\eta} \qquad (13)$$

式中

$$\boldsymbol{M}_{\eta_{2}} \triangleq \frac{\partial \boldsymbol{M}_{\eta_{1}}}{\partial \boldsymbol{E}_{\eta_{1}}} \dot{\boldsymbol{E}}_{\eta_{1}} + \frac{\partial \boldsymbol{M}_{\eta_{1}}}{\partial \boldsymbol{\underline{\Phi}}_{\eta_{1}}} \dot{\boldsymbol{\underline{\Phi}}}_{\eta_{1}} + \frac{\partial \boldsymbol{M}_{\eta_{1}}}{\partial \boldsymbol{\overline{\Phi}}_{\eta_{1}}} \dot{\boldsymbol{\overline{\Phi}}}_{\eta_{1}} + \frac{\partial (\partial \boldsymbol{Z}_{\eta_{1}})}{\partial \boldsymbol{\underline{e}}_{\eta_{1}}} \dot{\boldsymbol{\underline{E}}}_{\eta_{1}} + \frac{\partial (\partial \boldsymbol{\underline{Z}}_{\eta_{1}})}{\partial \boldsymbol{\underline{E}}_{\eta_{1}}} \dot{\boldsymbol{\underline{E}}}_{\eta_{1}} + \frac{\partial (\partial \boldsymbol{\underline{E}}_{\eta_{1}})}{\partial \boldsymbol{\underline{E}}_{\eta_{1}}} \dot{\boldsymbol{\underline{E}}}_{\eta_{1}} \dot{\boldsymbol{\underline{E}}}_{\eta_{1}} + \frac{\partial (\partial \boldsymbol{\underline{E}}_{\eta_{1}})}{\partial \boldsymbol{\underline{E}}_{\eta_{1}}} \dot{\boldsymbol{\underline{E}}}_{\eta_{1}} \dot{\boldsymbol{\underline{E}}}_{\eta$$

类似的,上述公式中 M_{η_1} 和 M_{η_2} 可通过计算 得到。

接着, 定义滤波跟踪误差为

$$\boldsymbol{r}_{\eta} = \dot{\boldsymbol{s}}_{\eta} + \boldsymbol{\lambda}_{\eta} \boldsymbol{s}_{\eta}$$
(15)

式中, $\lambda_{\eta} \in \mathbf{R}^+$ 为正实数。

结合式(1)求解上述滤波跟踪误差 r_{η} 的时间 微分,可得到

$$\dot{\boldsymbol{r}}_{\eta} = \frac{\partial \boldsymbol{Z}_{\eta}}{\partial \boldsymbol{e}_{\eta}} [\dot{\boldsymbol{Q}}_{\eta} \boldsymbol{\omega} + \boldsymbol{Q}_{\eta} \overline{J}^{-1} (-\boldsymbol{\omega} \times \overline{J} \boldsymbol{\omega} + \boldsymbol{\tau} + M(T, \boldsymbol{\delta}_{x}, \boldsymbol{\delta}_{y})) - \ddot{\boldsymbol{\eta}}_{d}] + \frac{\partial \boldsymbol{Z}_{\eta}}{\partial \boldsymbol{e}_{\eta}} \boldsymbol{Q}_{\eta} \overline{J}^{-1} \boldsymbol{d}_{M} + M_{\eta z} + \boldsymbol{\lambda}_{\eta} \dot{\boldsymbol{s}}_{\eta}$$
(16)

2.3 神经网络补偿器

针对火箭姿态动力学(1)中的未知系统动态 $M(T, \delta_x, \delta_y),$ 本文引入一个三层的神经网络 加以补偿。神经网络的输出可表示为

$$\boldsymbol{O}(\boldsymbol{X}) = \hat{\boldsymbol{W}}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{\varphi}(\boldsymbol{V}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{X}) \tag{17}$$

式中, $X = [T, \delta_x, \delta_y]^T \in \mathbb{R}^3$ 和 $O \in \mathbb{R}^3$ 分别为神 经网络的输入和输出, $V \in \mathbb{R}^{3\times n}$ 和 $\hat{W} \in \mathbb{R}^{n\times 3}$ 分别 为隐含层和输出层的权重, n 为隐含层节点个数, $\varphi(\bullet)$ 为激活函数,本文中取激活函数为双曲正切 函数。根据神经网络的非线性逼近理论^[13],对于 任意紧凑集上的未知光滑函数 $M(T, \delta_x, \delta_y)$, 都可以用神经网络表示为

$$M(T, \delta_x, \delta_y) = \boldsymbol{W}^{* \mathrm{T}} \varphi(\boldsymbol{V}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{X}) + \boldsymbol{\varepsilon} \qquad (18)$$

式中, $W^* \in \mathbb{R}^{n \times 3}$ 为输出层的理想权重矩阵, ε 为 对应的函数逼近误差。如果隐含层的权重随机初 始化并且在随后的学习过程中保持不变, 通过增 加隐含层节点个数 n, 可使得逼近误差 ε 足够小。 此外, 考虑隐含层权重 V 在学习过程中保持不变, 在下文的叙述中将予以省略。

假设 3^[14-15] 神经网络的理想权重矩阵有界, 且逼近误差有界,即 $||W|| \leq W_M$, $||\varepsilon|| \leq \varepsilon_M$, 其 中 W_M 和 ε_M 为正实数。

2.4 姿态控制器设计

本文针对运载火箭垂直着陆段飞行的自适应 姿态控制器设计为

$$\boldsymbol{\tau} = \bar{\boldsymbol{J}} \boldsymbol{Q}_{\eta}^{-1} \left(\frac{\partial \boldsymbol{Z}_{\eta}}{\partial \boldsymbol{e}_{\eta}} \right)^{-1} \left(-k\boldsymbol{r}_{\eta} - \lambda_{\eta} \dot{\boldsymbol{s}}_{\eta} - \boldsymbol{M}_{\eta^{2}} \right) - \\ \bar{\boldsymbol{J}} \boldsymbol{Q}_{\eta}^{-1} \left(\dot{\boldsymbol{Q}}_{\eta} \boldsymbol{\omega} - \ddot{\boldsymbol{\eta}}_{d} \right) + \boldsymbol{\omega} \times \bar{\boldsymbol{J}} \boldsymbol{\omega} - \hat{\boldsymbol{W}}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{\varphi} \left(\boldsymbol{X} \right) - \\ \bar{\boldsymbol{J}} \boldsymbol{Q}_{\eta}^{-1} \left(\frac{\partial \boldsymbol{Z}_{\eta}}{\partial \boldsymbol{e}_{\eta}} \right)^{-1} \frac{\hat{\boldsymbol{D}} \boldsymbol{r}_{\eta}}{\hat{\boldsymbol{D}} \| \boldsymbol{r}_{\eta} \| + \exp(-t)}$$
(19)

式中, $-kr_{\eta}$ 为线性反馈项, $k \in \mathbb{R}^{+}$ 为正实数。 $\hat{W}^{\mathsf{T}}\varphi(X)$ 为对神经网络理想输出 $W^{*\mathsf{T}}\varphi(X)$ 的估计 值,用于补偿系统的未知非线性动态,其估计误 差可表示为 $\widetilde{W}=\hat{W}-W$ 。权重矩阵的更新律设计为

引理 1^[16] 对于自适应律 (20),存在一个紧 凑集 $\boldsymbol{\Omega}_{\hat{w}} = \left\{ \hat{W} \middle| \| \hat{W} \| \leqslant \frac{\varphi_M}{k_2} \right\}$ 。其中, $\| \varphi(X) \| \leqslant \varphi_M, \varphi_M \in \mathbf{R}^+$ 。在 $\hat{W}(0) \in \boldsymbol{\Omega}_{\hat{w}}$ 的情况下,满足 $\hat{W}(t) \in \boldsymbol{\Omega}_{\hat{w}}, \forall t \ge 0$ 。

此外,控制器 (19) 中设计了自适应鲁棒项 $\overline{J}Q_{\eta}^{-1}\left(\frac{\partial Z_{\eta}}{\partial e_{\eta}}\right)^{-1}\frac{\hat{D}r_{\eta}}{\hat{D}r_{\eta}+\exp(-t)}$,用于消除干扰力矩 d 和神经网络逼近误差对运载火箭姿态系统的影 响。其中, \hat{D} 可视作对未知常数 D 的估计,相应 的估计误差定义为 $\widetilde{D}=\hat{D}-D$ 。该未知常数 D 可表 示为

$$D = P_M \left(\frac{\varphi_M^2}{k_2} + W_M \varphi_M + \varepsilon_M + d_M \right) \quad (21)$$

式中, P_M 为有界矩阵 $\frac{\partial \mathbf{Z}_{\eta}}{\partial \boldsymbol{e}_{\eta}} \boldsymbol{Q}_{\eta} \bar{\boldsymbol{J}}^{-1} \in \mathbf{R}^{3\times 3}$ 的上界, 即 $\left\| \frac{\partial \mathbf{Z}_{\eta}}{\partial \boldsymbol{e}_{\eta}} \boldsymbol{Q}_{\eta} \bar{\boldsymbol{J}}^{-1} \right\| \leqslant P_M$ 。未知常数 D 估计值 D 的自适 应律设计为

$$\dot{\hat{\boldsymbol{D}}} = \mu \|\boldsymbol{r}_{\eta}\| \tag{22}$$

式中, μ ∈ R⁺ 为正实数。 本文所设计的姿态控制算法的稳定性由以下 定理给出。

定理1 考虑公式(1)所描述的运载火箭垂 直着陆段姿态动力学模型,当假设1~3成立时, 如果选择姿态控制器(19),以及自适应律(20) 和(22),可以保证姿态角跟踪误差 *e*_n 渐进趋于零 点,且闭环系统其他信号始终有界。

证明:构造 Lyapunov 函数为

$$\boldsymbol{V} = \frac{1}{2} \boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{r}_{\eta} + \frac{1}{2\mu} \widetilde{D}^{2}$$
(23)

对V求时间微分可得到

$$\boldsymbol{V} = \boldsymbol{r}_{\eta} \vec{\boldsymbol{r}}_{\eta} + \frac{1}{\mu} \widetilde{D} \dot{D}$$
(24)

将公式(16)和(18)代入式(24)有
$$\mathbf{x} = \mathbb{T}\left(\frac{\partial \mathbf{Z}_{y}}{\partial \mathbf{x}} + \mathbf{Q} - \mathbb{T}^{-1}\right)$$

$$\mathbf{V} = \mathbf{r}_{\eta} \left(\frac{\partial \mathbf{e}_{\eta}}{\partial \mathbf{e}_{\eta}} \lfloor \mathbf{Q}_{\eta} \mathbf{\omega} + \mathbf{Q}_{\eta} \mathbf{J}^{-1} \left(-\mathbf{\omega} \times \mathbf{J} \mathbf{\omega} + \mathbf{\tau} + \mathbf{W}^{* \mathrm{T}} \boldsymbol{\varphi} \left(\mathbf{X} \right) + \boldsymbol{\varepsilon} \right) - \ddot{\boldsymbol{\eta}}_{d} \right] + \frac{\partial \mathbf{Z}_{\eta}}{\partial \mathbf{e}_{\eta}} \mathbf{Q}_{\eta} \bar{\mathbf{J}}^{-1} d_{M} + \mathbf{M}_{\eta 2} + \boldsymbol{\lambda}_{\eta} \dot{\boldsymbol{s}}_{\eta} \right) + \frac{1}{\mu} \widetilde{D} \dot{D}$$
(25)

接着,代入姿态控制器(19),式(25)可 写作

$$\begin{split} \ddot{\boldsymbol{W}} &= -k\boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{r}_{\eta} + \boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}} \left(\frac{\partial \boldsymbol{Z}_{\eta}}{\partial \boldsymbol{e}_{\eta}} \boldsymbol{Q}_{\eta} \bar{\boldsymbol{J}}^{-1} (-\tilde{\boldsymbol{W}}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{\varphi}(\boldsymbol{X}) + \boldsymbol{\varepsilon} + d) \right) - \\ &= \frac{\hat{D}\boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{r}_{\eta}}{\hat{D} \|\boldsymbol{r}_{\eta}\| + \exp(-t)} + \frac{1}{\mu} \tilde{D} \dot{D} \\ \leqslant -k\boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{r}_{\eta} + \|\boldsymbol{r}_{\eta}\| \left\| \frac{\partial \boldsymbol{Z}_{\eta}}{\partial \boldsymbol{e}_{\eta}} \boldsymbol{Q}_{\eta} \bar{\boldsymbol{J}}^{-1} \right\| (\| \tilde{\boldsymbol{W}}^{\mathrm{T}} \boldsymbol{\varphi}(\boldsymbol{X}) \| + \\ & \boldsymbol{\varepsilon}_{M} + d_{M}) - \frac{\hat{D}\boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{r}_{\eta}}{\hat{D} \|\boldsymbol{r}_{\eta}\| + \exp(-t)} + \frac{1}{\mu} \tilde{D} \dot{D} \\ \leqslant -k\boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{r}_{\eta} + \| \boldsymbol{r}_{\eta} \| P_{M} \left(\frac{\boldsymbol{\varphi}_{M}^{2}}{k_{2}} + W_{M} \boldsymbol{\varphi}_{M} + \boldsymbol{\varepsilon}_{M} + d_{M} \right) - \\ & \frac{\hat{D}\boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{r}_{\eta}}{\hat{D} \| \boldsymbol{r}_{\eta} \| + \exp(-t)} + \frac{1}{\mu} \tilde{D} \dot{D} \\ & = -k\boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{r}_{\eta} - \frac{\hat{D}\boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{r}_{\eta}}{\hat{D} \| \boldsymbol{r}_{\eta} \| + \exp(-t)} + \| \boldsymbol{r}_{\eta} \| D + \\ & \frac{1}{\mu} \tilde{D} \dot{D} \qquad (26) \\ & \mathcal{B} \& \mathrm{F} \: \mathrm{T} \: \mathrm{T} \: \mathrm{S} \: \mathrm{S} \: \mathrm{S} \: \mathrm{T} \: \mathrm{T} \: \mathrm{S} \: \mathrm{S} \: \mathrm{S} \\ & \frac{-\hat{D}\boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{r}_{\eta}}{\hat{D}\boldsymbol{r}_{\eta} - (t)} < - \hat{D} \boldsymbol{r}_{\eta} + \exp(-t) \qquad (27) \end{split}$$

则公式(26)可计算为

$$\dot{\boldsymbol{V}} < -k\boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{r}_{\eta} - \hat{D} \|\boldsymbol{r}_{\eta}\| + \exp(-t) + \|\boldsymbol{r}_{\eta}\| D + \frac{1}{\mu} \widetilde{D} \dot{D}$$
(28)

$$\dot{\boldsymbol{V}} < -k\boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{r}_{\eta} - \hat{\boldsymbol{D}} \|\boldsymbol{r}_{\eta}\| + \exp(-t) + \|\boldsymbol{r}_{\eta}\|\boldsymbol{D} + \|\boldsymbol{r}_{\eta}\|\boldsymbol{D} + \|\boldsymbol{r}_{\eta}\|\boldsymbol{D} = -k\boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}}\boldsymbol{r} + \exp(-t)$$
(29)

对式 (29) 两边同时取时间积分有

$$0 < \mathbf{V} < \mathbf{V}(0) - k \int_{0}^{t} \boldsymbol{r}_{\eta}^{\mathrm{T}}(s) \boldsymbol{r}_{\eta}(s) ds + 1 \quad (30)$$

由 Barbalat 引理可以证明, 当 $t \rightarrow \infty$ 时滤波

误差 $\|\mathbf{r}_{\eta}\| \rightarrow 0$ 。根据式(15) 中定义可进一步证明, 转换误差 \mathbf{s}_{η} , \mathbf{s}_{η} 同样渐进趋向于零点。基于转换 后误差 \mathbf{s}_{η} 与原始姿态跟踪误差 \mathbf{e}_{η} 的映射关系,可 以得到 \mathbf{e}_{η} 亦渐进收敛至零点,即各姿态角跟踪误 差渐进收敛至零。在此基础上,容易推导出闭环 系统其余信号始终有界,定理1得证。

3 仿真验证

3.1 仿真参数设置

仿真中采用的运载火箭总体参数如表1所示。

$\overline{J}_{xx}/(\mathrm{kg}\cdot\mathrm{m}^2)$	\overline{J}_{yz} (\overline{J}_{zy}) / (kg • m ²)	T/N
1 136 949	-23 003	845 000
$\overline{J}_{yy}/(\mathrm{kg}\cdot\mathrm{m}^2)$	\overline{J}_{xz} (\overline{J}_{zx}) / (kg • m ²)	δ_x/rad
1 376 852	0	0.1sin (0.1 πt)
$\overline{J}_{zz}/~(\mathrm{kg}\cdot\mathrm{m}^2)$	\overline{J}_{xy} (\overline{J}_{yz}) / (kg • m ²)	δ_y/rad
554 486	0	0.1sin (0.1 πt)

表 1 仿真参数 Tab 1 Simulation parameters

垂直着陆段飞行的各初始姿态角选择如下

$$\phi(0) = 31.51^{\circ}, \theta(0) = 20.05^{\circ}, \psi(0) = 2.86^{\circ}$$

 $\omega_x(0) = \omega_y(0) = \omega_z(0) = 0 (rad/s)$ (31)
仿真中姿态控制器各控制参数选择为
 $k = 200, k_1 = k_2 = \lambda_\eta = 2, \mu = 300$ (32)
待更新参数初始值设置为
 $\hat{W}(0) = 0, O(0) = 0$ (33)
未知气动干扰力矩在仿真中设定为
 $M_{ext} = 10^4 \times$

$$[\sin(0, 1\pi t), \sin(0, 2\pi t), \cos(0, 1\pi t)]^{\mathsf{T}}(\mathsf{N} \cdot \mathsf{m})$$
(34)

垂直着陆段飞行中的惯性参数摄动为

$$\Delta J = 0.2e^{-\frac{t}{20}}\sin(0.1\pi t)\overline{J} \tag{35}$$

尾部发动机推力矢量作用下产生的偏转力矩 假定为

 $M(T, \delta_x, \delta_y) =$

 $T\left[-\sin(\delta_x),\sin(\delta_y)\cos(\delta_x),0\right]^{\mathrm{T}}(\mathrm{N}\cdot\mathrm{m}) \quad (36)$

为充分验证所设计的姿态自适应控制算法的 有效性,本文将给出上述外部干扰和未知系统动 态均存在下的火箭垂直着陆段的姿态跟踪控制 仿真。

3.2 仿真结果和分析

考虑未知气动干扰力矩 M_{ext} 、发动机推力矢 量带来的未知偏转力矩 $M(T, \delta_x, \delta_y)$ 以及燃料 消耗带来转动惯量变化 ΔJ 引起的干扰力矩同时存 在于运载火箭垂直着陆段的飞行过程中。分别设 计 PD 控制器和上文中自适应控制器,在给定参考 姿态轨迹和预设控制性能下,各姿态角响应曲线 如图 1~图 3 所示。





图 2 时间-俯仰角变化曲线

Fig. 2 Time history of pitch angle



由各姿态角随时间的响应曲线可知,在外部干扰、 模型不确定性同时存在的情况下,相比于 PD 控制 器,本文提出的自适应控制方法能在短时间内实 现对预定姿态轨迹的稳定跟踪,具有更强的鲁棒 性。同时,通过自定义姿态角跟踪误差的的上、 下界,可使得姿态轨迹始终处于预设范围内,而 PD 控制器下则无法实现该性能。本文所设计的带 预设性能的姿态控制器一方面可以用于改善火箭 姿态控制系统的瞬态响应性能,另一方面可以保 证其稳态性能。以本文的仿真算例为例,通过预 设姿态角跟踪误差的上、下界函数,系统稳态误 差将始终小于 0.3°,这充分显示出本文设计的自

4 结论

针对可重复使用运载火箭复杂非线性和强不 确定性等动力学特性,基于自适应控制技术设计 了火箭垂直着陆段飞行的姿态控制方法。同时, 引入误差转换技术,实现用户预设的控制性能。 研究表明,本文设计的带预设性能的自适应控制 算法能实现对预定姿态轨迹的稳定跟踪,闭环系

适应姿态控制算法的高稳态精度。

统具有良好的瞬态和稳态性能,且对外部干扰和 模型不确定性具有强适应性。

参考文献

- [1] 鲁宇,汪小卫,高朝辉,等.重复使用运载火箭技术进展与展望[J].导弹与航天运载技术,2017(5):1-7.
- [2] 徐大富,张哲,吴克,等.垂直起降重复使用运载火箭 发展趋势与关键技术研究进展[J].科学通报,2016,61 (32):3453-3463.
- [3] 张志国,马英,耿光有,等.火箭垂直回收着陆段在线 制导凸优化方法[J].弹道学报,2017,29(1):9-16.
- [4] 牟宇,孙冀伟,秦旭东.猎鹰9火箭 Block5 构型首次飞 行任务解析[J].宇航总体技术,2018,2(5):1-7.
- [5] 周军,水尊师,葛致磊,等.基于鲁棒状态观测器的运载火箭姿态控制系统设计[J].航天控制,2012,30(2):
 11-16.
- [6] 薛宇,高松涛,徐永成,等.基于鲁棒 H∞控制的运载火
 箭姿态控制系统设计[J].航天控制,2015,33(5):
 12-16.
- [7] 赵党军,李新民,王永骥,等.基于微分代数方法的运载火箭自抗扰姿态控制[J].华中科技大学学报(自然科学版),2011,39(8):104-107.
- [8] Shankar P, Yedavalli R K, Doman D B. Dynamic inversion via state dependent Riccati equation approach: Application to flight vehicles [C]. AIAA Guidance, Navigation, and Control Conference and Exhibit, 2003:5361.
- [9] 吴燕生.火箭大偏航入轨双回路扰动观测补偿有限时 间收敛滑模控制[J].宇航总体技术,2019,3(4):1-8.
- [10] 陈书钊, 楚龙飞, 杨秀梅, 等. 状态预测神经网络控制应用于小型可回收火箭 [J]. 航空学报, 2018, 40 (3): 322286.
- [11] 韦常柱,琚啸哲,张亮,等.弹性体运载火箭建模及控 制器设计[J].宇航总体技术,2017,1(1):21-26.
- [12] 钱默抒,熊克,王海洋.重复使用运载火箭精确回收滑 模动态面控制[J].宇航学报,2018,39(8):879-888.
- [13] Lewis F W, Jagannathan S, Yesildirak A. Neural network control of robot manipulators and non-linear systems[M]. CRC Press, 1998.
- [14] Wang H Q, Liu K F, Liu X P, et al. Neural-based adaptive output-feedback control for a class of nonstrict-feedback stochastic nonlinear systems [J]. IEEE Transactions on Cybernetics, 2015,45(9):1977-1987.
- [15] Fan B, Yang Q M, Jagannathan S, et al. Asymptotic tracking controller design for nonlinear systems with guaranteed performance [J]. IEEE Transactions on Cybernetics, 2018, 48(7):2001-2011.

[16] He W, Yin Z, Sun C Y. Adaptive neural network control of a marine vessel with constraints using the asymmetric barrier Lyapunov function [J]. IEEE Transactions on Cybernetics, 2017, 47(7):1641-1651.

引用格式:李璟澜,杨秦敏.带预设性能的火箭垂直着陆段姿态自适应控制设计[J].宇航总体技术,2020,4(5):1-7.

Citation: Li J L, Yang Q M. Adaptive attitude control in the landing phase of rocket vertical recovery with prescribed performance [J]. Astronautical Systems Engineering Technology, 2020, 4(5): 1-7.