文章编号:1674-8190(2018)01-028-07

基于人机闭环稳定性的舵机速率限制边界

刘艳,高正红,张星雨

(西北工业大学 航空学院,西安 710072)

摘 要: 舵机速率限制是造成电传操纵飞机人机耦合的主要原因。利用描述函数法对舵机速率限制非线性进行建模,分析舵机速率限制非线性、人机耦合发生频率及人机闭环稳定性间的关系,并基于此提出舵机速率边界的确定方法;以典型放宽静稳定性飞机为例,基于最优 McRuer 驾驶员模型,确定人机闭环稳定性所需的最小舵机偏转速率;基于开环起始点(OLOP)准则对所确定的速率限制边界进行验证。结果表明:本文提出的舵机速率边界的确定方法最小成本地避免了人机耦合;所确定的舵机速率限制边界与 OLOP 准则边界对应的舵机速率基本吻合,即所建立的舵机速率限制边界确定方法合理。

关键词:人机耦合;人机系统;速率限制;描述函数;发生频率

中图分类号: V212.1 文献标识码: A DOI: 10.16615/j. cnki. 1674-8190. 2018. 01. 004

Actuator Rate Limiting Boundary Based on Pilot-vehicle System Stability Requirements

Liu Yan, Gao Zhenghong, Zhang Xingyu

(School of Aeronautics, Northwestern Polytechnical University, Xi'an 710072, China)

Abstract: Actuator rate limiting is the primary course of aircraft pilot coupling(APC) for fly-by-wire(FBW) aircraft. The actuator rate limiting is modeled by describing function. The relationships between actuator rate limiting, APC onset frequency and PVS closed-loop stability are analyzed. On the basis of this, an actuator rate limiting boundary determining method is proposed. A relaxed static stability(RSS) aircraft is taken as an example, based on the optimized McRuer pilot model, the longitudinal actuator rate limiting boundary that can ensure the closed-loop stability is determined. The open loop onset point(OLOP) criterion evaluating results shows that the method can avoid APC with minimum cost and the determined actuator rate limiting boundary coincides with the actuator rate corresponds to OLOP criterion boundary, indicating that the proposed rate limiting boundary determining method is reasonable.

Key words: aircraft pilot coupling; pilot vehicle system; rate limiting; describing function; onset frequency

0 引 言

飞机的人机耦合(Aircraft Pilot Coupling,简称 APC)现象,是由非正常的飞机与驾驶员动力学特性相互影响,使得人机系统闭环失稳而产生的持续、不可控、严重威胁飞行安全的振荡或发散

基金项目:航天科学技术基金

现象[1]。

现代飞机普遍采用了电传操纵系统,其操纵面 由舵机驱动偏转。舵机的偏转速率取决于其功率, 当偏转指令超出舵机偏转能力时,就会产生舵机速 率限制。对于广泛采用主动控制与放宽静稳定性 技术的现代飞机来说,操纵面尺寸更小,舵机偏转 压力更大,舵机速率限制问题尤为突出^[2]。

舵机速率限制非线性会带来可观的相位滞后 与幅值衰减^[3],是现代电传飞机发生 APC 的主要 诱因,几乎所有的电传操纵飞机,包括 F-16、F-18、 JAS-39、F-22、C-17、B-2、A-320 等,都发生过由舵

收稿日期:2017-12-19; 修回日期:2018-01-13

通信作者:刘艳, lunarliuyan@nwpu.edu.cn

29

机速率限制造成的严重 APC 事件[1,4]。

舵机偏转速率取决于其功率,因此避免由此发 生 APC 的最直接方法是提高舵机功率,但这也意 味着技术难度、研制成本及重量的增加,为总体设 计阶段的舵机选型带来了困难,亟需一种确定人机 闭环系统稳定所需最小舵机偏转速率的方法,以最 小的代价避免 APC 的发生、提高研制效率。

国内外针对由舵机速率限制诱发的 II 类 PIO 已开展了大量研究,包括影响机理^[1,5]、评估准 则^[3,6]、抑制方法^[7-8]及人机闭环稳定域^[9]等,但尚 无公开文献明确给出适合总体设计阶段确定舵机 速率边界的方法。开环起始点(Open Loop Onset Point,简称 OLOP)准则^[3]与 Neal-Smith 时域 (Time Domain Neal-Smith,简称 TDNS)准则^[6]均 可通过评估不同舵机速率下的 APC/PIO 趋势试 凑出人机闭环稳定所需的最小舵机速率;但 OL-OP 方法使用的是纯增益驾驶员模型,不能充分体 现驾驶员的操纵特性;TDNS 方法使用的虽是最优 McRuer 驾驶员模型,但存在计算量大、局部最优 解与阈值选取问题。

本文基于描述函数分析舵机速率限制非线性 对人机闭环系统稳定性的影响规律,建立舵机速率 限制边界的确定方法,并通过 OLOP 准则对所建 立的方法进行验证。

1 非线性舵机模型

1.1 舵机模型

典型舵回路如图 1 所示,由舵机、放大器及反 馈元件组成^[10]。



图1 舵回路示意图



舵面偏转速率由测速器测量并反馈给放大器 以增加舵回路的阻尼; 舵机偏转角度则由位置传感 器测量并反馈到输入端, 以保证精确控制舵机偏 角。因此舵回路特性可用典型二阶振荡环节表示, 由于其固有频率远高于飞机的带宽,可近似用一阶 惯性环节表示:

$$G_{a}(s) = \frac{1}{T_{a}s + 1} \tag{1}$$

简化的舵机模型可用带速率限制的一阶惯性 环节描述^[3,11],如图 2 所示。图中, δ_c 为舵机偏转 指令信号; δ 为偏转输出信号;e为误差信号; ω_a 为 舵机带宽; V_L 为速率限制; $e_L = V_L / \omega_a$ 为饱和点。



图 2 简化的舵机模型 Fig. 2 Simplified actuator model

1.2 非线性描述函数

如果非线性元件的输入是正弦信号,其输出通 常未按照正弦变化,但是与输入信号周期相同的周 期函数。按照傅里叶级数概念,输出信号可分解为 与输入信号相同频率的一次谐波和 n 次谐波。

在工程实际中,非线性元件输出信号的高次谐 波分量幅值通常远小于一次谐波,加之大部分控制 元件都是低通滤波器,因此可以用输出信号的一次 谐波分量来近似此元件的输出特性,即所谓的描述 函数^[10]。

假设非线性元件的输入信号按照正弦变化:

$$x(t) = X \sin \omega t \tag{2}$$

则输出信号可分解为与输入信号相同频率的 一次谐波与 n 倍频率高次谐波之和:

$$y(t) = A_0 + \sum_{n=1}^{\infty} Y_n \sin(n\omega t + \phi_n) \qquad (3)$$

$$y_1 = A_1 \cos \omega t + B_1 \sin \omega t \tag{4}$$

式中:y1 为输出信号的一次谐波分量。

其一次谐波分量即为此元件的描述函数:

$$N = \frac{Y_1}{X} \angle \phi_1 \tag{5}$$

式中:N为非线性元件的描述函数;X为正弦输入 信号的幅值;Y₁为输出信号的一次谐波分量振幅, $Y_1 = \sqrt{A_1^2 + B_1^2}$, A_1 和 B_1 分别为输出函数的傅立 叶级数基波项系数; ϕ_1 为输出信号一次谐波分量的相位, $\phi_1 = \arctan \frac{A_1}{B_1}$ 。

1.3 速率限制非线性的描述函数

速率限制的输入与输出特性如图 3 所示,如果 输入为正弦波,其输出则接近三角波。





假设速率限制非线性的正弦输入为

$$x_i(t) = x_i \sin \omega t \tag{6}$$

根据文献[3,12]中的推导过程可得到速率限制的描述函数:

$$N(j\omega,\omega_{\rm on\,set}) = \frac{\pi}{4} \frac{V_L}{A\omega} e^{-j\cos^{-1}\left(\frac{\pi}{2}\frac{V_L}{A\omega}\right)}$$
(7)

式中: V_L 为舵机速率限制值;A为输入信号幅值; $\omega_{\text{onset}} = V_L/A$ 为发生频率。

该描述函数是基于正弦输入/三角输出假设得 到,故仅适用于舵机速率完全饱和的情况,即 ω > 1.862 $\omega_{onset}^{[12]};\omega < \omega_{onset}$ 时,舵机速率未发生饱和; $\omega_{onset} < \omega < 1.862 \omega_{onset}$ 时,舵机速率未完全饱和,无 法使用式(7)中的描述函数,可采用以下经验公式 确定速率限制环节的幅值与相位^[12]:

 $\begin{cases} A = 0.290 \ 8x^3 - 1.439 \ 6x^2 + 1.923 \ 2x + 0.223 \\ \phi_{\rm N} = 0.528 \ 0x^3 - 2.621 \ 3x^2 + 3.505 \ 6x - 1.417 \ 1 \end{cases}$ (8)

式中:
$$x = \omega/\omega_{\text{onset}}$$
, $x \in [1, 1.862]$ 。

 $\omega_{onset} = 1$ 时速率限制描述函数的 bode 图如图 4 所示。





从图 4 可以看出:当系统频率 $\omega < \omega_{onset}$ 时,未 发生速率限制,系统的幅值与相位未发生变化;当 $\omega_{onset} < \omega < 1.862\omega_{onset}$ 时,速率限制开始发生但未完 全饱和,幅值相位均有小幅下降;当 $\omega > 1.862\omega_{onset}$ 时,舵机速率完全饱和,幅值与相位均显著下降。

在飞机正常频率范围(1.5~3.5 rad/s)内, 舵 机速率限制带来的相位滞后最大可达 60°~80°, 导 致系统的相位裕度减小, 甚至不稳定。

2 速率限制边界

2.1 非线性稳定准则

带舵机速率限制非线性的人机闭环系统如图 5 所示。



Fig. 5 Closed-loop PVS with nonlinear element

其特征方程为

$$1 + Y_{\rm p} NG(s) = 0 \tag{9}$$

假设舵机速率非线性的描述函数为 $N(A,\omega)$, 飞机线性部分传递函数为 $G(j\omega)$,驾驶员模型传递 函数为 $Y_p(j\omega)$,则闭环系统发生持续振荡的条 件为

$$1 + Y_{p}(j\omega)N(A,\omega)G(j\omega) = 0$$
(10)

或

$$G(j\omega)Y_{p}(j\omega) = \frac{1}{N(A,\omega)}$$
(11)

将线性 Nyquist 判据^[13]扩展到非线性,可利用 $G(j\omega)Y_p(j\omega)$ 与 $-1/N(A,\omega)$ 曲线的相对位置关系判断非线性系统的稳定性,即所谓的负倒描述函数法:

(1) 如果-1/N(A,ω)曲线没有被G(jω)・
 Y_p(jω)曲线包围,如图6所示,则系统稳定。





(2) 如果-1/N(A,ω)曲线被G(jω)Y_p(jω)曲
 线包围,如图7所示,则系统不稳定。





 (3)如果两曲线相交,如图 8 所示,则系统会出现持续振荡;二者交点即为闭环振荡对应的 ω/ω_{onset}。



图 8 振荡系统的 Nyquist 图 Fig. 8 Nyquist chart of an oscillatory system

根据式(7)可以绘制舵机速率限制非线性的负 倒描述函数,如图 9 所示。



图 9 速率限制的负倒描述函数 Nyquist 图 Fig. 9 Nyquist Chart of -1/N of rate limiting

从图 9 可以看出:当 $\omega < \omega_{onset}$ 时,舵机未发生 速率限制,描述函数幅值为 1,相位为 0,其负倒描 述函数的 Nyquist 坐标为($-1, j_0$);随着 ω 的增 加,尤其是 $\omega > 1.862\omega_{onset}$ 后,其负倒描述函数的幅 值与相位均增加,相应的 Nyquist 坐标向左下方移 动。 ω_{onset} 越高,发生速率限制及与线性部分相交所 对应的 ω 越高,闭环系统越不容易失稳。

2.2 驾驶员模型

本文使用的驾驶员模型为 McRuer 模型^[5]

$$Y_{p} = K_{p} \frac{T_{L}s + 1}{T_{1}s + 1} e^{-\tau_{p}s}$$
(12)

式中: K_p 为驾驶员模型的增益; τ_p 为驾驶员时间 延迟,通常取为 0.15~0.25 s; T_L 和 T_I 为驾驶员 提供的超前与滞后补偿时间。 由于驾驶员的自适应特性,操纵增益与补偿时 间均随具体飞行任务与飞行状态变化,因此要确定 舵机速率非线性边界,应首先确定该状态下的驾驶 员模型参数。

本文将参考 TDNS 准则^[6],以图 10 所示闭环 姿态 操 纵 任 务 最 小 误 差 均 方 根 (Root Mean Square,简称 RMS)对应的 K_p 与 T_c 为最优驾驶员 参数。其中,θ_c 为俯仰操纵指令;D 为目标捕获时 间,D 越小表明驾驶员达到期望响应的时间越短, 任务要求越高,应根据飞机的任务类型及飞行状态 选取。



图 10 TDNS 准则的阶跃目标跟踪任务

Fig. 10 Step target tracking task of TDNS criterion

 T_c 为驾驶员提供的补偿时间,当 $T_c>0$ 时,为 超前补偿,如式(13)所示;当 $T_c<0$ 时,为超前一 滞后补偿,如式(14)所示。

$$\begin{cases} T_{\rm L} = T_{\rm c} \\ T_{\rm c} = 0 \end{cases}$$
(13)

$$\begin{cases} T_{\rm I} = 1/\omega_{\rm BW} - T_{\rm c} \\ T_{\rm L} = 1/(T_{\rm I}\omega_{\rm BW}^2) \end{cases}$$
(14)

式中:wBW为任务带宽。

$$\omega_{\rm BW} = \frac{-1}{D - 0.25} \ln \frac{1}{40} \tag{15}$$

响应的 RMS 反映了闭环系统的振荡特性, RMS 越大表明闭环响应振荡越激烈。 K_p 与 T_c 可 采用序列二次规划 (Sequencial Quadratic Programming,简称 SQP)方法确定^[14]。

2.3 速率限制非线性稳定边界

根据负倒描述函数法,如果 $-1/N(A,\omega)$ 曲线 与 $G(j\omega)Y_p(j\omega)$ 曲线相交,其交点即为闭环振荡对 应的 ω/ω_{onset} 。若飞机的操纵带宽 ω_{ac} 已知,则可确 定人机闭环稳定所对应的最小 ω_{onset} :

$$\omega_{\text{on set}_\min} = \frac{\omega_{\text{ac}}}{\omega/\omega_{\text{on set}}}$$
(16)

由 $\omega_{onset} = V_L / A$ 可知,闭环系统稳定所需的最 小舵机偏转速率 V_{Lmin} 与最小发生频率 ω_{onset_min} 相 对应。因此,在确定 ω_{onset_min} 后,可根据操纵面的偏 转范围 A 确定保证闭环稳定的最小舵机速率:

$$V_{\rm Lmin} = \omega_{\rm on\,set_min} \cdot A \tag{17}$$

操纵面偏转范围 A 对应的是极限操纵状况, 故由此确定的最小舵机速率可以保证最极限操纵 任务下的闭环稳定性。

3 算例与验证分析

3.1 算例飞机简介

以某放宽静稳定飞机的俯仰通道为例,对所提出的速率限制边界确定方法进行验证,算例状态为H=5 km, Ma=0.75。

该状态下飞机本体的短周期状态方程为

$$\begin{bmatrix} \Delta \dot{\alpha} \\ \Delta \dot{q} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1.434 \ 1 & 1 \\ 1.364 \ 1 & -0.437 \ 9 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \Delta \alpha \\ \Delta q \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} -0.192 \ 2 \\ -12.639 \ 2 \end{bmatrix} \delta_{e}$$
(18)

其短周期特征根为(-2.2057,0.3337),为 了获得期望的短周期阻尼比 ζ_{sp}与频率 ω_{sp},本文为 其设计过载指令式积分控制增稳系统,如图 11 所示。



图 11 算例飞机控制增稳系统示意图 Fig. 11 Schematic of the example aircraft CAS

算例状态下的增益分别为 $K_q = 0.145, K_a = 0.41, K_p = 0.36, K_1 = 1.2$ 。通过等效系统拟配可 以得到增稳后的 ζ_{sp} 为 0.697 3, ω_{sp} 为 2.734 4,满足 一级飞行品质要求。根据带宽准则^[2],可以确定 "飞机+飞控系统"的纵向带宽 $\omega_{ac} = 3.058$ 8。

由于飞机本体纵向不稳定,舵机一旦发生速率 限制,由俯仰操纵面提供的增稳效果将减弱甚至消 失,导致严重 APC 的发生。

3.2 俯仰操纵面舵机速率边界

本文用于确定驾驶员模型参数的目标跟踪时间 D 取为 1.4 s,驾驶员模型的时间延迟项 τ_p 取为 0.2 s,根据文献[14]中的方法可以得到驾驶员模型参数为 $K_p = 2.03$, $T_L = 0.15$ s, $T_I = 0$ 。由此可以得到俯仰通道的 Nyquist 图(如图 12 所示), $-1/N(A,\omega)$ 曲线与 $G(j\omega)Y_p(j\omega)$ 曲线交点对应的 ω/ω_{onset} 为 2.255 1。







3.3 OLOP 准则验证

不同舵机速率下,采用文献[3]中方法确定的 该飞机 OLOP 准则评估结果如图 13 所示。



图 13 不同舵机速率下的 OLOP



从图 13 可以看出:当舵机速率较小时,算例飞 机的 OLOP 位于边界之上,速率饱和产生的相位 滞后会引起闭环幅值的显著增大,从而激发出更强 的速率饱和,导致相位滞后的进一步增加,最终导 致闭环失稳;随着舵机速率的增加,算例飞机的 OLOP 呈向下方移动趋势,此时相位滞后增加所 导致的闭环幅值的增幅逐渐减小,系统的闭环稳定 性逐渐增加。

系统的 Nichols 曲线与 OLOP 准则稳定边界 交点所对应的舵机速率,即舵机速率边界为 29~ 30°/s,与本文所建立方法确定的 27.1°/s极为 接近。

造成二者误差的主要原因是:OLOP 准则使 用的模型为纯增益模型;本文所建立方法使用的是 包含最优驾驶员增益、超前补偿和时间延迟的 McRuer 模型。最优增益与超前补偿均可以提高 闭环系统稳定性,时间延迟项则会一定程度降低系 统稳定性;在三者共同作用下,使用 McRuer 模型 的人机闭环系统比使用纯增益模型更稳定,因此所 确定的最小舵机速率略小于 OLOP 准则确定的 结果。

4 结 论

(1)本文提出的舵机速率边界的确定方法最 小成本的避免了人机耦合。该方法确定的舵机速 率与 OLOP 边界对应的舵机速率极为接近,OL-OP 准则的结果略高于所确定的限制边界。

(2)本文所提出的方法可为总体设计阶段的 舵机选型提供参考,在实际使用时还应充分考虑不 同飞行任务、状态及飞机构型带来的影响。

(3) 不同设计阶段由于可获得的数据详细程 度不同,所面临的 APC/PIO 问题也不尽相同,在 后续的详细设计、原型机试制与试飞阶段,可能会 不断出现新的 APC/PIO 问题,还需开展相应的准 则与试飞评估、抑制甚至实时探测研究。

参考文献

- [1] Committee on the Effects of Aircraft-pilot Coupling on Flight Safety. Aviation safety and pilot control [M]. Washington: National Academy Press, 1997: 14-15.
- [2] David G Mitchell, Roger H Hoh, Bimal L Aponso. Proposed incorporation of mission-oriented flying qualities into MIL-STD-1797A[R]. WL-TR-94-3162, 1994: 67-68.

- [3] Holger Duda. Prediction of pilot-in-the-loop oscillations due to rate saturation [J]. Journal of Guidance, Control, and Dynamics, 1997, 20(3): 581-585.
- [4] David Mitchell, David Klyde. Testing for pilot induced oscillation[C]. AIAA-2005-5811, 2005.
- [5] 高金源,李陆豫,冯亚昌.飞机飞行品质[M].北京:国防 工业出版社,2003:262-267.
 Gao Jinyuan, Li Luyu, Feng Yachang. Airplane flight dynamics[M]. Beijing: National Defense Technology Press, 2003:262-267. (in Chinese)
- [6] Randall E Bailey, Timothy J Bidlack. A quantitative criterion for pilot-induced oscillations-Time domain Neal-Smith criterion[C]. AIAA-96-3434, 1996.
- [7] Donald A Johnson. Suppression of pilot-induced oscillation[D]. USA: Air Force Institute of Technology, 2002.
- [8] Lars Rundaqwist, Robert Hillgren. Phase compensation of rate limiters in JAS 39 Gripen[C]. AIAA-96-3368, 1996.
- [9] 曹启蒙,李颖晖,徐浩军.考虑作动器速率饱和的人机闭环 系统稳定域[J].北京航空航天大学学报,2013,39(2): 215-219.

Cao Qimeng, Li Yinghui, Xu Haojun. Stability region for closed-loop pilot-vehicle system with actuator rate saturation[J]. Journal of Beijing University of Aeronautics and Astronautics, 2013, 39(2): 215-219. (in Chinese)

[10] 高浩,朱培申,高正红.高等飞行动力学[M].北京:国防工业出版社,2004:182-185.
 Gao Hao, Zhu Peishen, Gao Zhenghong: Advanced flight

dynamics[M]. Beijing: National Defense Technology Press, 2004: 182-185. (in Chinese)

- [11] 孟捷, 徐浩军, 刘东亮. 基于描述函数法的速率限制环节特性研究[J]. 飞行力学, 2009, 27(3): 20-23.
 Meng Jie, Xu Haojun, Liu Dongliang. Research on the characteristic of rate limiting element based on describing function method[J]. Flight Dynamics, 2009, 27(3): 20-
- [12] Joel B Witte. An investigation relating longitudinal pilot-induced oscillation tendency rating to describing function predictions for rate-limited actuators[D]. USA: Air Force Institute of Technology, 2004.
- [13] Katsuhiko Ogata. Modern control engineering[M]. 5th ed. USA: Prentice Hall, 2010: 440-467.
- [14] 赵志忠,刘艳,高正红. 基于序列二次规划的 PIO 易感性 时域评估方法[J]. 飞行力学,2010,28(4):1-4. Zhao Zhizhong, Liu Yan, Gao Zhenghong. PIO susceptibility evaluation approach based on sequential quadratic programming[J]. Flight Dynamics, 2010, 28(4):1-4. (in Chinese)

作者简介:

23. (in Chinese)

刘 艳(1981-),女,博士,讲师。主要研究方向:飞行动力学 与控制。

高正红(1960-),女,教授,博导。主要研究方向:飞行器气动 优化设计、飞行动力学与控制。

张星雨(1991-),男,博士研究生。主要研究方向:飞行动力 学与控制。

(编辑:赵毓梅)

(上接第8页)

- [28] Yang T, Wang X, Yao B, et al. Small moving vehicle detection in a satellite video of an urban area[J]. Sensors, 16(9): 1528.
- [29] Zhu Y, Zhang C, Zhou D, et al. Traffic sign detection and recognition using fully convolutional network guided proposals[J]. Neurocomputing, 2016, 214: 758-766.

作者简介:

张 静(1989-),女,硕士,助教。主要研究方向:导航、制导与 控制技术。 **张** 科(1968-),男,博士,教授。主要研究方向:导航、制导与 控制技术。

王靖宇(1985-),男,博士,讲师。主要研究方向:导航、制导与 控制技术。

吕梅柏(1982-),男,博士,副教授。主要研究方向:导航、制导 与控制技术。

王 佩(1983-),男,博士,助理研究员。主要研究方向:导航、制导与控制技术。

(编辑:马文静)