文章编号: 1001-3806(2017)04-0606-05

机载激光通信的模糊神经网络 PID 视轴稳定控制

刘世涛,曹 阳*,彭小峰,张 勋 (重庆理工大学 电气与电子工程学院,重庆 400054)

摘要:机载激光通信的视轴稳定是建立激光通信链路的前提。为了有效地克服载体扰动与参量改变对粗跟踪系统 视轴稳定的不利影响,设计了一种基于模糊神经网络的比例-积分-微分(PID)控制方法。该方法结合模糊理论的非线性 控制能力与神经网络的自主学习能力,实现了对 PID 参量的实时在线调整。结果表明,与传统 PID 控制方法相比,模糊 神经网络 PID 控制方法提高了系统的动态响应速度,减小了系统超调量,当载体受到扰动与参量改变时,具有较强的自 适应性和鲁棒性。

关键词:光通信;机载激光通信;模糊神经网络;视轴稳定;比例-积分-微分控制 中图分类号:TN929.1 **文献标志码:**A **doi**:10.7510/jgjs.issn.1001-3806.2017.04.030

PID control of optical axis stabilization for airborne laser communication based on fuzzy neural network

LIU Shitao, CAO Yang, PENG Xiaofeng, ZHANG Xun

(School of Electrical and Electronic Engineering, Chongqing University of Technology, Chongqing 400054, China)

Abstract: For airborne laser communication, optical axis stabilization is the premise to establish laser communication link. In order to overcome the negative effect of carrier disturbance and parameters change on optical axis stabilization of coarse tracking system effectively, a proportion-integral-derivative(PID) control algorithm based on fuzzy neural network was designed. The algorithm combines the nonlinear controllability of fuzzy theory with self-learning ability of the neural network, and can achieve the real-time online adjustment of PID parameters. The simulation experiment results show that compared with the traditional PID control method, the fuzzy neural network PID control method can improve dynamic response speed and reduce the overshoot of a system and that the system has strong adaptability and robustness when the carrier is disturbed and the parameters change.

Key words: optical communication; airborne laser communication; fuzzy neural network; optical axis stabilization; proportion-integral-derivative control

引 言

空间激光通信具有传输速率高、通信容量大、保密 性好和抗干扰能力强等优点,这使其在民用和军事通 信领域都得到了广泛的应用^[1]。但是,由于激光具有 较窄的发射光束以及较小的发散角,机载激光通信一 般采用粗精复合轴的控制方法来保证通信终端的视轴 稳定^[2-3],而粗跟踪系统作为实现激光通信视轴稳定的 第一步,其视轴稳定控制方法的选择就尤为重要。 机载激光通信的视轴稳定主要受以下两个方面的 影响^[4]:(1)载体运动产生的姿态变化以及平台的振 动;(2)大气湍流等外界不确定因素影响。而采用比 例-积分-微分(proportion-integral-derivative, PID)控制 来实现视轴稳定,虽然具有算法简单、易于实现等优 点,但是由于机载激光通信控制系统的数学模型不确 定以及参量易于发生变化,PID 控制无法对参量进行 自整定,所以导致其控制性能较差^[5-6]。模糊 PID 控 制虽然非线性控制作用较好,但是自主学习能力较差, 所以系统控制精度不高^[7];神经网络具有较好地自主 学习能力,但是非线性控制能力较差^[8]。

因此,本文中设计的模糊神经网络 PID 控制器,利 用模糊理论的逻辑推理与神经网络的自主学习能 力^[9],可以实时在线调整 PID 控制器的3 个参量,以实 现视轴的稳定控制。仿真实验结果表明,该控制器很 好地克服了机载平台的外界扰动,实现了粗跟踪控制

基金项目:中国博士后科学基金资助项目 (2014M552329);重庆市教委科学技术研究资助项目 (KJ120827;KJ1500934)

作者简介:刘世涛(1987-),男,硕士研究生,现主要从事 空间激光通信技术方面的研究。

^{*} 通讯联系人。E-mail:caoyjz@ cqut.edu.cn 收稿日期:2016-07-12;收到修改稿日期:2016-08-16

系统的参量自适应整定,提高了系统的控制精度。

机载激光通信粗跟踪视轴稳定系统的结构 设计

如图1所示,机载激光通信粗跟踪视轴稳定控制 系统主要由视轴稳定控制器、功率放大器、伺服电机、 速率陀螺以及光电编码器等组成^[10]。控制系统工作 原理为:视轴稳定控制器将系统的输入信号与反馈信 号进行处理得到相应的伺服电机控制信号,再由功率 放大器对该控制信号进行适当放大后输出到伺服电 机,控制伺服电机进行对应角度与方向的调整,从而实 现了机载激光通信系统的视轴稳定控制。



Fig. 1 Block diagram of coarse tracking optical axis stabilization for airborne laser communication

2 模糊神经网络 PID 控制器设计

2.1 模糊神经网络 PID 控制器原理

本文中结合模糊控制与神经网络,设计的模糊神 经网络 PID 控制器原理图如图 2 所示^[11-12]。在图 2 中,系统处于第k 个时刻, $x_{in}(k)$ 为系统的输入、 $y_{out}(k)$ 为输出信号,位置误差 e(k) 和误差变化率 $e_e(k)$ 作为 模糊神经网络控制器的输入变量,而 u(k) 作为该控制 器的输出量。该控制器的特点是:利用模糊神经网络 的模糊推理与自主学习能力,自适应整定 PID 控制器 的 3 个参量 K_p , K_i 和 K_d ,直至输出 PID 控制器的最优 控制参量^[13-14]。



Fig. 2 Schematic diagram of PID controller based on fuzzy neural network

2.2 模糊神经网络的结构

模糊神经网络结构主要由输入层、隶属度函数生成层、模糊推理层、归一化层和输出层五部分组成^[15-16],其模型如图3所示。

(1)输入层:由2个神经元作为输入量,且输入量
 x₁,x₂分别为系统的位置误差 e(k)和误差变化率
 e_c(k),该层通过函数 f₁(x) = x 直接把输入量传至下
 一层,其输出为:

式中, $I_i(1)$ 和 $O_i(1)$ 分别为第1层的第*i*个神经元的



输入量与输出量。

(2)隶属度函数生成层:该层将两个输入函数 x_1 与 x_2 均分成 7 个模糊集,即 $\{N_b, N_m, N_s, Z, P_s, P_m, P_b\}$,分别代表 $\{$ 负大,负中,负小,零,正小,正中,正 大 $\}$ 。第i个输入量的第j个模糊集($i=1,2; j=1,2, \cdots, 7$)记为 $A_{ij}(x_i)$,将隶属度函数选为高斯函数,且作 用函数为 $f_2(x) = x$,则可得到隶属度函数 $A_{ij}(x_i)$ 的值 为:

$$\begin{cases} I_{ij}(2) = A_{ij}(x_i) = \exp\left[-\frac{O_i(1) - a_{ij}}{b_{ij}^2}\right] \\ O_{ij}(2) = f_2(I_{ij}(2)) = I_{ij}(2) = \exp\left[-\frac{O_i(1) - a_{ij}}{b_{ij}^2}\right], \\ (i = 1, 2; j = 1, 2, \dots, 7) \end{cases}$$
(2)

式中,*I_{ij}*(2)和*O_{ij}*(2)分别表示第2层的第*i*个神经元、第*j*个模糊集的输入量与输出量,*a_{ij}与 b_{ij}*分别为第 *i*个输入量和第*j*个隶属度函数对应的均值和标准差。

(3)模糊推理层:该层借助与第2层的连接对模 糊规则进行匹配,实现每个节点间的模糊推理运算,得 到每条规则的适应度。且该层的作用函数为 $f_3(x) = x, 则$:

$$\begin{cases} I_{p}(3) = A_{1m} \cdot A_{2n} \\ O_{p}(3) = f_{3}(I_{p}(3)) = A_{1m} \cdot A_{2n} \\ (m, n = 1, 2, \dots, 7; p = 1, 2, \dots, 49) \end{cases}$$
(3)

式中, $I_p(3)$ 和 $O_p(3)$ 分别为第3层的第p个神经元的输入量与输出量, A_{1m} 为第1个输入量的第m个模糊集, A_{2n} 为第2个输入量的第n个模糊集。

(4)归一化层:该层实现对模糊推理层的输出值 进行归一化计算,则:

$$O_{p}(4) = \frac{O_{p}(3)}{\sum_{p=1}^{49} O_{p}(3)}$$
(4)

式中, $O_p(4)$ 为第4层的第p个神经元的输出量。

(5)输出层:该层进行反模糊化计算,得到 PID 控制器的最优控制参量,其输出值为:

$$O_k(5) = \sum_{p=1}^{\infty} \omega_{kp} O_p(4), (k = 1, 2, 3)$$
 (5)

式中, $O_k(5)$ 为第5层的第k个控制参量的输出值, ω_{kp} 是归一化层与输出层之间的可调权系数。

本文中 PID 控制器采用增量式,则其控制输出为:

 $O_1(5), K_i = O_2(5), K_d = O_3(5)_{\circ}$

2.3 模糊神经网络的学习算法

模糊神经网络学习算法的参量主要是将权值、隶属度函数的均值 *a_{ij}*与隶属度函数的标准差 *b_{ij}*连接起来。若系统处于第 *k* 个时刻,*x_{in}(k)*为系统的期望输出值,*y_{out}(k)*为实际输出值,则可定义误差函数为:

$$E(k) = \frac{1}{2} [x_{\rm in}(k) - y_{\rm out}(k)]^2$$
(7)

所以,模糊神经网络的最优权值与参量的表达式

$$\dot{\mathfrak{H}}: \begin{cases} a_{ij}(k_0+1) = a_{ij}(k_0) - \eta \frac{\partial E}{\partial a_{ij}} + \\ \alpha [a_{ij}(k_0) - a_{ij}(k_0-1)] \\ b_{ij}(k_0+1) = b_{ij}(k_0) - \eta \frac{\partial E}{\partial b_{ij}} + \\ \alpha [b_{ij}(k_0) - b_{ij}(k_0-1)] \\ \omega_{kp}(k_0+1) = \omega_{kp}(k_0) - \eta \frac{\partial E}{\partial \omega_{kp}} + \\ \alpha [\omega_{kp}(k_0) - \omega_{kp}(k_0-1)] \end{cases},$$

$$(i = 1, 2; j = 1, 2, \dots, 7;$$

 $k_0 = 1, 2, 3; p = 1, 2, \dots, 49)$ (8)

式中,*k*₀ 为神经网络迭代步数;η 为学习速率;α 为网 络学习动量因子。

3 仿真实验与结果分析

实验取系统的扰动项为 $d(t) = \beta\theta(k), t$ 表示连续 时间,且随机数 β 的均方差为 0.4,均值为 2、均方差为 0.1 的不确项 $\theta(k)$ 服从正态分布,取 $\eta = 0.2, \alpha =$ 0.02。则在同种实验条件下,可得到传统 PID 控制器 和模糊神经网络 PID 控制器的系统单位阶跃响应,如 图 4 所示。





由图4可知,传统 PID 控制系统进入稳态的时间 为1.9s,最大超调量为26%,而模糊神经网络 PID 控 制系统只需要0.07s即可进入稳态,且基本无超调。 以上数据表明,模糊神经网络 PID 控制器比 PID 控制 器具有较快的响应速度、较小的超调量。

以阶跃响应实验为基础,设置条件1:载体以幅值 为4°、频率为5Hz的周期性正弦规律进行运动,且不 改变d(t),图5为该条件下的位置跟踪误差图。设置 条件2:载体幅值变为8°、频率仍为5Hz,但扰动项 d(t)增加1倍,且不确项 $\theta(k)$ 的均方差变为0.3,其它 参量与条件1相同,图6为该条件下的位置跟踪误差 图。

由图 5 可知,条件 1 下两种控制器的位置跟踪精度分别为 0.51mrad 和 0.19mrad,则说明模糊神经网络 PID 控制器比 PID 控制器具有更高的视轴稳定控制





精度。由图 6 可知,条件 2 下两种控制器的位置跟踪 精度分别变为 0.82mrad 和 0.21mrad,所以模糊神经 网络 PID 控制器的视轴稳定控制精度变化较小。综合 条件 1 和条件 2 可得到,当环境改变时,模糊神经网络 PID 控制器与传统 PID 控制器相比具有更强的自适应 能力与鲁棒性。

由图 7 可知,模糊神经网络 PID 控制器的 3 个参 量变动范围较小,自适应调整时间也较短,表明该控制 算法当系统的参量改变时具有较快的动态响应速度。



4 结 论

将模糊控制与神经网络相结合,设计了一种基于 模糊神经网络的 PID 控制器,对 PID 控制器的3 个参 量进行实时在线调整,直至输出 PID 控制器的最优控 制参量。仿真实验结果表明,采用模糊神经网络 PID 控制方法克服了粗跟踪系统受到扰动与参量改变时对 视轴稳定的不利影响,具有较强的自适应性和鲁棒性。

参考文献

- TONG S F, JIANG H L, LIU Y Q. Optimum design of bandwidth for the APT coarse tracking assembly in free space laser communication
 [J]. Opto-Electronic Engineering, 2007, 34(9):16-20(in Chinese).
- [2] SONG Y S, TONG S F, JIANG H L, et al. Variable structure control technology of the fine tracking assembly in airborne laser communication system[J]. Infrared and Laser Engineering, 2010,39(5): 934-938(in Chinese).
- [3] LI M, AI Y, CAO Y. Research of fine tracking servo system for FSO terminal [J]. Laser Technology, 2009, 33 (3): 262-265 (in Chinese).
- [4] CAO Y. Self-adjusting fuzzy variable structure control of optical axis stabilization for airborne laser communication [J]. Infrared and Laser Engineering, 2014, 43(10): 3373-3377(in Chinese).
- [5] SHAN W T, CHEN X A, HE Y, et al. Application of immune genetic algorithm based fuzzy RBF neural network in high-speed motorized spindles [J]. Journal of Mechanical Engineering, 2013, 49 (23): 167-173 (in Chinese).

- [6] SUN Y K, ZHANG Y, HUANG Y H, et al. Application of dynamic recursive fuzzy neural network based on immune genetic algorithm to fermentation process[J]. Information and Control, 2011, 40(1): 110-115(in Chinese).
- [7] WANG T H, LI Y, WANG F. Study of PID controller to servo system base on fuzzy-neural network[J]. Fire Control & Command Control, 2014,39(4): 153-156(in Chinese).
- [8] ZHANG Y, ZHOU C X. Application of improved fuzzy neural network PID controller in brushless DC motor control[J]. Computer Simulation, 2012,29(5): 77-80(in Chinese).
- [9] LI J Q, YU L. Using BP neural networks for the simulation of energy consumption [C]//2014 IEEE International Conference on Systems, Man and Cybernetics. New York, USA: IEEE, 2014: 3542-3547.
- [10] CAO Y. Self-adjusting fuzzy variable structure control of optical axis stabilization for airborne laser communication [J]. Infrared and Laser Engineering, 2014, 43(10): 3373-3377(in Chinese).
- [11] HE J, WEN J G, HOU W. Control and simulation of servo based on fuzzy neural network PID algorithm [J]. Journal of North University of China (Natural Science Edition), 2016, 37(2): 150-156 (in Chi-

nese).

- [12] WANG M H, LIANG YY. Fuzzy-PI controller for direct torque control drive system of SRM[J]. Electric Drive, 2010, 40(1): 51-54 (in Chinese).
- [13] CAO X Q, ZHU J G, TANG R Y. Permanent magnet synchronous motor vector control system based on fuzzy radial basis function neural network[J]. Proceedings of The Csee, 2006, 26(1): 137-141 (in Chinese).
- [14] CUI S M, ZHAO M R, SONG L, *et al.* Infrared image edge extraction based on fuzzy neural network[J]. Laser & Infrared, 2012, 42 (9): 1063-1067 (in Chinese).
- [15] DANG M H, GUO L. Research on PID PMLSM control algorithm based on fuzzy neural network [J]. Journal of Zhejiang Sci-Tech University (Natural Sciences Edition), 2016, 35 (1): 52-57 (in Chinese).
- [16] ZHANG M F, CAI J W. Application of fuzzy RBF neural network PID algorithm in DVD pick-up head control [J]. Laser Journal, 2015, 36(6): 108-110(in Chinese).