潜艇近水面舵减横摇的改进变结构控制

金鸿章1,潘立鑫1,王琳琳2

(1.哈尔滨工程大学 自动化学院,哈尔滨 150001, panlixin1@ sina. com; 2. 内蒙古工业大学 信息学院,内蒙古 呼和浩特 010051)

摘 要:为了提高横摇控制性能,依据潜艇舵减横摇的原理和变结构控制理论,在潜艇非线性模型基础上提出了航向控制器和横摇控制器的设计方法.该方法以航向角和横摇角各自的偏差及其导数建立变结构控制 切换面,选取相应的指数趋近律,分别计算了航向和横摇的变结构控制律,最后利用加权方法得到了总的方 向舵控制规律.针对变结构控制的抖振现象,利用自适应双神经元对趋近率进行在线修正.仿真研究表明,改 进变结构控制提高了近水面航行潜艇水平面操纵控制的性能.

关键词:潜艇;水面;航向;横摇;结构;神经元;抖振

中图分类号: U666.1 文献标志码: A 文章编号: 0367-6234(2010)09-1462-05

Modified variable structure control in rudder roll damping of submarine near free-surface

JIN Hong-zhang¹, PAN Li-xin¹, WANG Lin-lin²

College of Automation, Harbin Engineering University, Harbin 150001, China, panlixin1@ sina.com;
 College of Information, Inner Mongolia University of Technology, Huhot 010051, China)

Abstract: A new method for design of yaw and roll motion controller is proposed in order to improve the performance of roll control. Variable structure control is applied, which is based on the nonlinear model of submarine motion and the principle of rudder roll damping. Sliding surface of variable structure controllers is founded with corresponding error and error derivative of heading angle and roll angle. Exponential approach law is used to derive the control algorithm for yaw and roll accordingly. Then the total control law for rudder steering is obtained with weighting method. Two adaptive neurons are used for online adjusting of approaching speed, so chattering of variable structure control is restrained. Simulation results show better horizontal maneuvering performance of submarine navigation near free-surface by using the modified variable structure control. **Key words**: submarine; surface; course; roll; structure; neuron; chattering

航向调节和航迹保持是潜艇水平面操纵控制 的两种主要形式.潜艇在近水面航行时,水平面操 纵控制的重点一般放在航向调节上^[1].当对潜艇 操纵方向舵作水平面的回转运动时,由于潜艇水 平面运动方程具有强烈的非线性和耦合影响,会 伴随出现另外两个坐标平面上的耦合运动,即横 摇、纵摇和潜浮运动.造成横摇的原因在于回转中 各横向力的作用点与艇的重心不在同一高度,横 向力对重心形成了横摇力矩.此外,潜艇在近水面 航行时所受的波浪干扰力矩也是产生横摇的主要 原因.以往的水平面航向调节系统对转向过程中 的横摇运动不采取主动控制,只是设置一个最大 横摇限制器,通过主动降速的方法来减小过大的 横摇幅值,因而横摇过程的控制品质一般^[2].为 解决这一问题,Ming Chung Fang等^[3-5]进行了深 入的理论研究.他们从分析潜艇非线性运动模型 入手,采取了对航向、横摇的主动控制,成果较为 显著.

本文依据潜艇舵减横摇的原理^[6-7],在近水 面非线性运动模型基础上,利用变结构控制方法 分别设计了航向控制器和横摇控制器,这样既可

收稿日期: 2009-03-12.

基金项目:国家自然科学资助基金项目(50879012).

作者简介:金鸿章(1946一),男,教授,博士生导师.

以保证航向调节,又实现了对横摇运动的主动控制.由于变结构控制理论本身所带来的抖动影响 及一阶波浪力的作用,使潜艇横摇、航向保持是围 绕平衡位置上下变化,同时,舵角的输出也发生了 抖动.为了削弱抖动,减小系统存在的稳态误差 (艏摇和横摇),必须要对原变结构控制方法进行 改进.神经元具有自学习,自适应能力强的优势, 利用自适应神经元的学习能力对变结构控制的趋 近率进行在线修正,解决变结构控制系统中的抖 振问题,这对于进一步改善潜艇水平面操纵性能 具有重要意义.

1 近水面潜艇航向、横摇控制器设计

1.1 潜艇近水面运动模型

1967年由美国泰勒海军研究和发展中心 (DTNSRDC)提出的潜艇标准运动方程已被广泛 承认和应用,具有很高的权威性,但标准运动方程 非常复杂,并且存在严重的非线性和参数的不确 定性.因此,为了对实际运动研究的方便,提出了 简化的运动仿真方程.考虑到控制系统设计的简 单性和航向机动时运动的非线性,通过计算机仿 真实验进一步筛选,得到如下用于进行变结构控 制器设计的潜艇水平面运动数学模型:

1) 横向方程. $m[v + ur] = 0.5\rho L^4[Y'_r r + Y'_b p] +$ 0. $5\rho L^3 \left[Y'_{,i} \dot{v} + Y'_{,r} ur \right] +$ $0.5\rho L^{2} [Y'_{v|v|}v | \sqrt{(v^{2} + \omega^{2})} | + Y'_{v}uv] +$ 0. $5\rho L^2 [Y'_{\delta_r} u^2 \delta_r]$. 2) 横摇方程. $I_{x}p = 0.5\rho L^{4} [K'_{v}v + K'_{r}ur + K'_{p}up] +$ $0.5\rho L^3[K'_{r}uv] + 0.5\rho L^3K'_{\delta}u^2\delta_r$ $mgh\cos\theta\sin\phi + M_{wave}.$ (1) 3) 偏航方程. $I_{z}\dot{r} = 0.5\rho L^{5} [N'_{z}\dot{r}] + 0.5\rho L^{4} [N'_{z}\dot{v} + N'_{r}ur +$ $N'_{|v|r}r \mid \sqrt{(v^2 + \omega^2)} \mid] + 0.5\rho L^3 \lceil N'_v uv \rceil +$ 0. $5\rho L^3 [N'_{\delta} u^2 \delta_r]$. (2) $\dot{\psi} = r.$ (3) $\dot{\phi} = p.$ (4)其中:m为潜艇质量(kg);L为艇长(m);h为潜艇

稳心高(m); *u* 为潜艇航速(m/s); *v* 为横荡速度 (m/s); ω 为垂向速度(m/s); *p* 为横摇角速度 (rad/s); ϕ 为横摇角(rad); *q* 为纵摇角速度 (rad/s); θ 为纵摇角(rad); *r* 为艏摇角速度 (rad/s); ψ 为航向角(rad); δ , 为 方向舵舵角 (rad); *g* 为重力加速度(m/s²); ρ 为海水密度 $(kg/m^3); I_x, I_y, I_z$ 分别为绕 x 轴, y 轴, z 轴的转动 惯量; $X'(\cdot), Y'(\cdot), Z'(\cdot)$ 为无因次水动力系数; $K'(\cdot), M'(\cdot), N'(\cdot)$ 为无因次水动力矩系数.

横摇方程(1) 中, M_{wave} 是潜艇所受到的横摇 波浪力矩,当潜艇在近水面航行时,横摇波浪力矩 作为干扰项,是必须加入的.实际采用的操舵角 $\delta_{r_{real}}$ 的取值如下:

$$\delta_{r_{\text{real}}} = \begin{cases} \dot{\delta}_{r}t, & -\delta_{r,\max} < \dot{\delta}_{r}t < \delta_{r,\max}; \\ \delta_{r,\max}, & \dot{\delta}_{r}t > \delta_{r,\max}; \\ -\delta_{r,\max}, & \dot{\delta}_{r}t < -\delta_{r,\max}. \end{cases}$$

其中: $\delta_r = \delta_{r,max}/T$, 而最大方向舵角 $\delta_{r,max} = \pm 35^{\circ}$, 操满舵时间小于 15 s, 一般为 10 s 左右.

1.2 波浪干扰的描述

在研究舰船运动时,常采用的波谱是单参数 的 Pierson – Moskowitz 波谱^[8], Pierson-Moskowitz 波谱密度公式为

$$S(\omega) = \frac{8.1 \times 10^{-3} g^2}{\omega^5} \exp\left[\frac{-3.11}{H_s^2 \omega^4}\right].$$

式中: $S(\omega)$ 表示波谱密度($m^2 \cdot s$); ω 是波浪频 率(rad/s); H_s 是有义波高(m). 计算波浪力矩 时,在频域范围内将波谱 $S(\omega)$ 分成宽度为 $\delta\omega$ 的 N(N = 30) 个波段,再将每个成分波的力矩累加, 可得潜艇受到的瞬时波浪力矩为

$$M_{\text{wave}}(t) = \sum_{i=1}^{N} M_{\text{wave}i}(t) = -\sum_{i=1}^{N} C_M L \nabla \rho (1 - 0.02u \cos \gamma) \operatorname{sgn}(\cos \gamma) F_i \cos \omega_{ei} t.$$

式中: $F_i = a_i^2 \omega_i^2 \exp(-\omega_i^2 h(t)/g), h(t)$ 指深度, ω_e 为遭遇频率, $\omega_e = -\omega - \frac{\omega^2 u}{g} \cos \gamma, \nabla$ 是艇的体 积排量,u为潜艇前进速度, γ 为波浪的入射角, C_M 是水动力系数, ρ 是海水密度,L是艇长.

1.3 变结构控制器的设计

1.3.1 航向控制器的设计

将式(3)代入式(2)得无因次潜艇偏航方程 如下:

$$\begin{split} 0.\ 5\rho L^5 I'_z \,\ddot{\psi} &= 0.\ 5\rho L^5 [\,N'_r \ddot{\psi}\,] + 0.\ 5\rho L^4 [\,N'_v v + \\ N'_r u \dot{\psi} + N'_{|v|r} \dot{\psi}\,| \ \sqrt{(v^2 + \omega^2)} \mid] + \\ 0.\ 5\rho L^3 [\,N'_v u v\,] + 0.\ 5\rho L^3 [\,N'_{\delta_r} u^2 \delta_r\,]. \\ \dot{\mathcal{B}} \longrightarrow & \oplus \ \dot{\mathfrak{M}} \ \dot{\mathcal{R}} \\ \ddot{\psi} &= \frac{1}{L^2 (\,I'_z - N'_r)} [\,L(N'_r \,u \, + \\ N'_{|v|r} \ \sqrt{(v^2 + \omega^2)}\,) \dot{\psi} + A_1(t) \, + B_1(t)\,]. \\ \vec{\mathfrak{K}} \oplus : A_1(t) \, = \,N'_{\delta_r} u^2 \delta_r, \ B_1(t) \, = \,N'_v u v \, + L N'_v v. \end{split}$$

设 ψ_d 为给定航向角, $e_{\text{course}} = \psi_d - \psi(t)$ 为引

入的航向角偏差.选择航向变结构控制器切换面:

$$S_1 = \dot{e}_{\text{course}} + C_{\text{course}} e_{\text{course}}.$$
 (5)

其中: C_{course} 是航向切换面中的常数. 选取指数趋近率

$$S_1 = -\varepsilon_1 \operatorname{sgn} S_1 - k_1 S_1. \tag{6}$$

其中: ε_1 为趋近速度, k_1 为常数,并有 $\varepsilon_1 > 0, k_1 > 0$.为减小抖动,可以减小到达 $S_1(X) = 0$ 时的速 $\dot{\varepsilon}_1 = -\varepsilon_1$;增大 k_1 ,减小 ε_1 可以加速趋近过程, 减小抖动^[9].对式(5)两边求导数,得

$$S_{1} = \ddot{e}_{course} + C_{course} \dot{e}_{course} = \\ \ddot{\psi}_{d}(t) - \ddot{\psi}(t) + C_{course}(\dot{\psi}_{d}(t) - \dot{\psi}(t)) = \\ \ddot{\psi}_{d} - \frac{1}{L^{2}(I'_{z} - N'_{r})} [L(N'_{r}u + N'_{1v|r}\sqrt{(v^{2} + \omega^{2})})\dot{\psi} + A_{1}(t) + B_{1}(t)] + \\ C_{course}(\dot{\psi}_{d}(t) - \dot{\psi}(t)).$$
(7)
$$\text{bd}_{course}(\delta), \vec{z}(7) \mathcal{A} \hat{m} \hat{n} \hat{p} \hat{m} \hat{p} \hat{n} \hat{n} \hat{p} \hat{m} \hat{p} \hat{$$

$$\begin{cases} \delta_{r1} = \frac{1}{N'_{\delta_{r}}u^{2}} \{ L^{2}(I'_{z} - N'_{r}) [\ddot{\psi}_{d}(t) + C_{\text{course}}(\dot{\psi}_{d}(t) - \psi_{d}(t)) + \varepsilon_{1} \text{sgn}(S_{1}) + k_{1}S_{1}] - F_{1} - D_{1} \}; \\ F_{1} = L[N'_{r}u + N'_{|v|r}(v^{2} + \omega^{2})^{\frac{1}{2}}]\dot{\psi}; \\ D_{1} = N'_{v}uv + LN'_{v}v. \end{cases}$$

$$(8)$$

采用光滑函数法来进一步减小变结构控制带 来的抖振,取小量正数 ε ,则式(8)改为

$$\begin{split} \delta_{r1} &= \frac{1}{N'_{\delta_r} u^2} \{ L^2 (I'_z - N'_r) [\dot{\psi}_d(t) + \\ & C_{\text{course}} (\dot{\psi}_d(t) - \dot{\psi}(t)) + \varepsilon_1 \frac{S_1}{|S_1| + \varepsilon} + \\ & k_1 S_1] - F_1 - D_1 \}. \end{split}$$

上述过程完成了航向控制器的设计,接下来 可以按类似的方法设计出横摇控制器.

1.3.2 横摇控制器的设计

将(4)式代入式(1)得无因次潜艇横摇方程 如下:

$$0.5\rho L^{5}I'_{x}\phi = 0.5\rho L^{4}[K'_{v}v + K'_{r}ur + K'_{p}u\phi] + 0.5\rho L^{3}[K'_{v}uv] + 0.5\rho L^{3}[K'_{\delta_{r}}u^{2}\delta_{r} - m'ghcos \theta \sin \phi] + 0.5\rho L^{5}M'_{wave}.$$

当横摇角很小时,可以近似认为 sin $\phi \approx \phi$, 进一步对上面的无因次横摇方程进行简化得

$$\ddot{\phi} = \frac{1}{L^2 I'_x} \left[LK'_p u \dot{\phi} - m'gh \cos \theta \cdot \phi + M'_{wave} + A_2(t) + B_2(t) \right].$$

 $A_2(t) = K'_{\delta_r} u^2 \delta_r,$

$$B_2(t) = K'_v uv + LK'_v v + LK'_r ur.$$

设 ϕ_d 为给定横摇角, $e_{roll} = \phi_d - \phi(t)$ 为引入的横摇角偏差. 选择横摇变结构控制器切换面

$$S_2 = \dot{e}_{\rm roll} + C_{\rm roll} e_{\rm roll}. \tag{9}$$

其中: C_{rol} 是横摇切换面中的常数.

选取指数趋近率

$$\dot{S}_2 = -\varepsilon_2 \operatorname{sgn} S_2 - k_2 S_2. \tag{10}$$

这里 ε_2 为趋近速度, k_2 为常数,并有 $\varepsilon_2 > 0, k_2 > 0$. 对式(9) 两边求导数,得

$$S_{2} = \ddot{e}_{roll} + C_{roll}\dot{e}_{roll} = \ddot{\phi}_{d}(t) - \ddot{\phi}(t) + C_{roll}(\phi_{d}(t) - \phi(t)) = \ddot{\phi}_{d} - \frac{1}{L^{2}I'_{x}} [LK'_{p} u\phi - m'gh\cos\theta \cdot \phi + M'_{wave} + A_{2}(t) + B_{2}(t)] + C_{roll}(\phi_{d}(t) - \phi(t)).$$
(11)

由式(10),(11)得横摇控制时,方向舵控制 规律为

$$\begin{cases} \delta_{r2} = \frac{1}{K'_{\delta_r} u^2} \{ L^2 I'_x [\dot{\phi}_d(t) + C_{roll}(\phi_d(t) - \phi_d(t)) + \varepsilon_2 \operatorname{sgn}(S_2) + k_2 S_2] - F_2 - D_2 \}, \\ F_2 = L K'_p u \dot{\phi} - m' g h \cos \theta \cdot \phi, \\ D_2 = K'_v uv + L K'_v v + L K'_r ur + M'_{wave}. \end{cases}$$

(12)

同理,采用光滑函数法对式(12)进行修正, 得

$$\begin{split} \delta_{r^2} &= \frac{1}{K'_{\delta_r} u^2} \{ L^2 I'_x [\ddot{\phi}_d(t) + C_{\text{roll}}(\phi_d(t) - \phi(t)) + \varepsilon_2 \frac{S_2}{|S_2| + \varepsilon} + k_2 S_2] - F_2 - D_2 \}. \end{split}$$

1.3.3 同时对航向、横摇进行变结构控制

通过对航向控制器和横摇控制器的设计,分 别得到了控制规律 δ_{r_1} 和 δ_{r_2} ,综合上述结果,利用 加权的方法便得到方向舵总的变结构控制律为

$$\delta_{r} = \alpha \delta_{r1} + \beta \delta_{r2} = \alpha \cdot \frac{1}{N'_{\delta_{r}} u^{2}} \{ L^{2} (I'_{z} - N'_{r}) [\ddot{\psi}_{d}(t) + C_{\text{course}} (\dot{\psi}_{d}(t) - \dot{\psi}(t)) + \varepsilon_{1} \text{sgn}(S_{1}) + k_{1} S_{1}] - F_{1} - D_{1} \} + \beta \cdot \frac{1}{K'_{\delta_{r}} u^{2}} \\ \{ L^{2} I'_{x} [\ddot{\phi}_{d}(t) + C_{\text{roll}} (\phi_{d}(t) - \phi(t)) + \varepsilon_{2} \frac{S_{2}}{|S_{2}| + \varepsilon} + k_{2} S_{2}] - F_{2} - D_{2} \}.$$
(13)

式中: α,β为比例项,一般来说,α,β的值在0~1 之间变化.选取比例项的方法通常有两种:一是凭 借设计者经验选取;二是根据定深回转过程中及 回转结束后横摇角变化的剧烈程度来选α,β. 2 潜艇航向、横摇变结构控制器的 改进

变结构控制 VSC(Variable Structure Control) 的突出优点是对系统参数变化和外界干扰的鲁棒 性,而它的明显缺点就是系统存在抖振.当系统参 数大范围变化或系统存在较强的不确定性时,必 须选择较大的 k 和 ε,才能确保滑动模态存在,而 这样又会增大系统的抖振,影响系统的性能.因 此,如何根据系统的不确定性和参数变化进行自 适应调整,是改进变结构控制器时要研究的一个 问题.

近些年来,神经元以其结构简单、自适应、自 学习能力强等优良品质引起了研究人员的广泛兴 趣^[10].本文在研究了潜艇水平面运动的变结构控 制策略后,进一步提出了潜艇自适应神经元变结 构控制 AVSCT(Adaptive Variable Structure Control with Twin – neuron)的改进方法,原理框图如图 1 所示.



图1 自适应神经元变结构控制系统框图

图1中共使用了两个神经元来构成变结构控制系统,其中一个神经元用来调整航向控制器的 趋近率参数 *ε*₁,另一个神经元用来调整横摇控制器的趋近率参数 *ε*₂.采用的控制算法为

$$\begin{cases} \varepsilon_{1}(t) = k'_{1} \sum_{i=1}^{3} \omega'_{i}(t) x_{i}(t) ,\\ \omega'_{i}(t) = \omega_{i}(t) / \sum_{i=1}^{3} | \omega_{i}(t) | ,\\ \omega_{i}(t+1) = \omega_{i}(t) + d_{1}e_{1}(t)S_{\psi}(t)x_{i}(t). \end{cases}$$
(14)

式中: $d_1 > 0$ 为学习速率, $\omega_i(t)$ 为神经元权值, k'_1 为神经元增益系数,取 $e_1(t) = r_{\psi}(t) - S_{\psi}(t)$, 则神经元输入量为

$$\begin{cases} x_1(t) = e_1(t), \\ x_2(t) = e_1(t) - e_1(t-1), \\ x_3(t) = e_1(t) - 2e_1(t-1) + e_1(t-2). \end{cases}$$

其中, $r_{\psi}(t) = 0$ 为给定的目标函数, S_{ψ} 为实际的 切换函数. 同理 $\begin{cases} \varepsilon_{2}(t) = k'_{2} \sum_{i=1}^{3} v_{i}(t) z_{i}(t) / \sum_{i=1}^{3} + v_{i}(t) + ,\\ v_{i}(t+1) = v_{i}(t) + d_{2}e_{2}(t) S_{\phi}(t) z_{i}(t). \end{cases}$ $\mathbb{R} \ e_{2}(t) = r_{\phi}(t) - S_{\phi}(t), \\ \text{J} \ e_{2}(t) = e_{2}(t), \\ \begin{cases} z_{1}(t) = e_{2}(t), \\ z_{2}(t) = e_{2}(t) - e_{2}(t-1), \\ z_{3}(t) = e_{2}(t) - 2e_{2}(t-1) + e_{2}(t-2). \end{cases}$ $\stackrel{\text{He}}{=} : r_{\phi}(t) = 0 \ \text{Shifts matrix}$

切换函数, $d_2 > 0$ 为学习速率, $v_i(t)$ 为神经元权 值, k'_2 为神经元增益系数. 图 1 中的运算单元为 $\begin{cases} S_{\psi}(t) = \dot{\psi}_d(t) - \dot{\psi}(t) + C_{\text{course}}(\psi_d(t) - \psi(t)), \\ S_{\phi}(t) = \dot{\phi}_d(t) - \dot{\phi}(t) + C_{\text{roll}}(\phi_d(t) - \phi(t)). \end{cases}$

式(13)~(15)组成了具有自适应、自学习、可 实时调整参数ε的自适应神经元变结构控制算法.

3 仿真研究

仿真条件是四级海况,有义波高为3 m,采用 Pierson-Moskowitz 单参数谱, 浪向为 90°, 潜艇在 距海面 10.5 m 处航行, 航速为 6 kn, 指令航向角 $\psi_d = 60^\circ$, 指令横摇角 $\phi_d = 0^\circ$, 最大舵速为 10((°)/s).

3.1 转向过程中,无横摇主动控制

在潜艇转向过程中,未采取横摇主动控制时, $\alpha = 1, \beta = 0.$ 利用遗传算法,得到此时潜艇方向 舵变结构控制器参数. 航向控制器参数 $C_{\text{course}} =$ $0.3, k_1 = 0.7, \varepsilon_1 = 0.000\ 005, \varepsilon = 0.0035; 横摇$ $控制器参数 <math>C_{\text{roll}} = 0.3, k_2 = 0.6, \varepsilon_2 =$ $0.000\ 004, \varepsilon = 0.0035.$ 横摇仿真如图 2.



图 2 无横摇主动控制时的仿真结果

3.2 转向过程中,采取横摇主动控制

潜艇方向舵变结构控制器参数同 3.1 节,取 $\alpha = 0.7, \beta = 0.3$,即在潜艇转向过程中,加入对 横摇的主动控制,潜艇横摇仿真结果如图 3 所示.

3.3 改进前,对航向、横摇进行的一般变结构控制

取 $\alpha = 0.7, \beta = 0.3$, 潜艇方向舵变结构控制 器参数如下: 航向控制器参数 $C_{\text{course}} = 0.3, k_1 = 0.7, \varepsilon_1 = 0.5, \varepsilon = 0.0035$; 横摇控制器参数 $C_{\text{roll}} = 0.3, k_2 = 0.6, \varepsilon_2 = 0.4, \varepsilon = 0.0035$. 横摇



图4 改进前的变结构控制仿真结果

3.4 对航向、横摇进行的自适应神经元变结构控制

取 $\alpha = 0.7, \beta = 0.3$,潜艇方向舵变结构控制 器参数同 3.3 节,自适应神经元参数为 $k'_1 = k'_2 = 0.5, d_1 = d_2 = 2,$ 横摇仿真如图 5.



4 结 论

 由图2和图3的对比可以看出:加入横摇 主动控制后,潜艇在转舵时,横摇角明显减小,这说 明所设计的横摇变结构控制器的性能是令人满意 的,但是由于采用了舵减横摇的方法,因而该设计 存在的缺陷在于航向调节的稳态误差会有所增加. 2)由图4和图5的对比可以看出:采用自适应神经元调整变结构趋近率参数,明显优于改进前的固定趋近率方法.固定趋近率方法对参数变化缺乏自适应性,当系统参数发生变化时,系统性能变差;而本文提出的 AVSCT 系统,它能根据环境的变化,利用神经元的自学习,在线自适应调整 ε₁,ε₂,与单纯用变结构方法相比,横摇角的稳态误差明显减小,系统抖振的频率也降低了.

参考文献:

- ROBERTS G N. Trends in marine control systems [J]. Annual Reviews in Control, 2008, 32 (2):263-269.
- [2] 冯俊梅,连琏,葛彤. 潜艇操纵控制方法的现状与发展[J]. 海洋工程, 2005,23(1):114-122.
- [3] FANG M C, LUO J H. A combined control system with roll reduction and track keeping for the ship moving in waves [J]. Journal of Ship Research, 2006, 50 (4): 344-354.
- [4] FANG M C, LUO J H. On the track keeping and roll reduction of the ship in random waves using different sliding mode controllers [J]. Ocean Engineering, 2007, 34 (3-4): 479-488.
- [5] FANG M C, LUO J H. The ship track keeping with roll reduction using a multiple-states PD controller on the rudder operation [J]. Marine Technology and SNAME News, 2008, 45 (1):21-27.
- [6] MOLLAND A F, TURNOCK S R. Marine rudders and control surfaces: principles, data, design and applications [M]. London: Butterworth-Heinemann, 2007.
- [7] 赵希人, 唐慧妍, 彭秀艳,等. 利用航向舵减横摇控 制研究[J]. 系统仿真学报, 2005, 17(1):174-177.
- [8] 张瑾,连琏,葛彤. 潜艇近水面运动鲁棒控制及仿真 研究[J]. 海洋工程, 2006,24(4):32-37.
- [9] 吴汉松,黄凯,徐袭. 舰船航向保持的变结构控制及 仿真[J]. 海军工程大学学报, 2004,16(3):27-32.
- [10] ALARCIN F, GULEZ K. Rudder roll stabilization for fishing vessel using neural network approach [J]. Ocean Engineering, 2007, 34 (13): 1811-1817.
 (编辑 张 宏)