

机器人智能控制

易建强 蒲志强 袁如意 中国科学院自动化研究所 2020年秋季





袁如意高级工程师 ruyi.yuan@ia.ac.cn



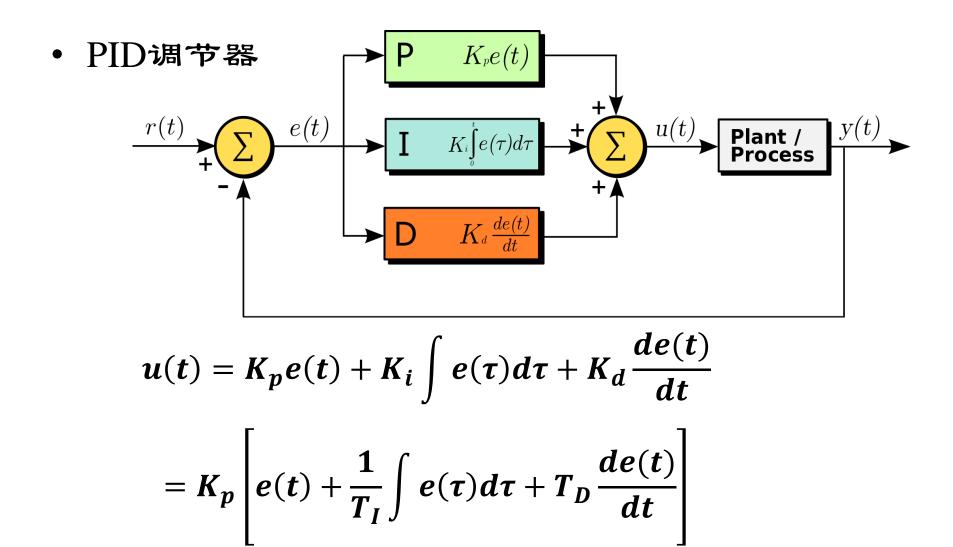
本讲的主要内容

- 一、人工神经元控制系统
- 二、RBF神经网络控制
- 三、CMAC神经网络控制
- 四、Hopfield网络优化

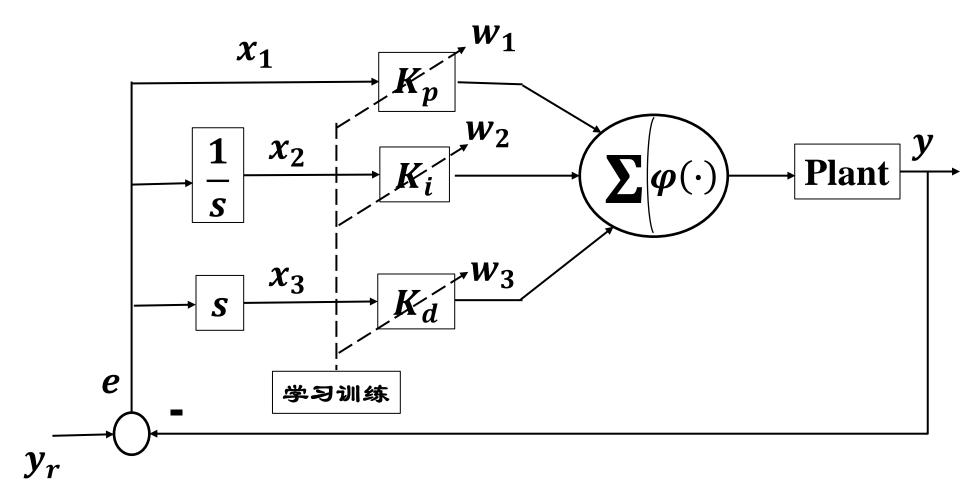
本讲的主要内容

- 一、人工神经元控制
- 二、RBF神经网络控制
- 三、CMAC神经网络控制
- 四、Hopfield网络优化

人工神经元的PID调节器



• 人工神经元闭环调节系统



• 禽散PID
$$x_1(t)$$

$$u(t) = K_p \underbrace{\left[e(t) + \frac{1}{T_I} \sum_{i=1}^{t} e_i T + T_D \underbrace{\left[e(k) - e(k-1) \right]}_{T_i} \right]}_{x_2(t)}$$

$$I(t) = K_p \sum_{i=1}^{3} \frac{w_i(t)x_i(t)}{\|W\|} \qquad \|W\| = \sum_{i=1}^{3} |w_i(t)|$$

神经元输出

$$u(t) = u_{max} \frac{1 - e^{-I(t)}}{1 + e^{-I(t)}}$$
$$J(t) = \frac{e^{2}(t)}{2}$$

学习算法:梯度下降算法

$$w_{i}(t+1) = w_{i}(t) + \Delta w_{i}(t)$$

$$\Delta w_{i}(t) = -\eta_{i} \frac{\partial J}{\partial w_{i}(t-1)}$$

$$= -\eta_{i} \frac{\partial J}{\partial y(t)} \frac{\partial y(t)}{\partial u(t-1)} \frac{\partial u(t-1)}{\partial I(t-1)} \frac{\partial I(t-1)}{\partial w_{i}(t-1)}$$

$$\sqrt{\frac{\partial y(t)}{\partial u(t-1)}} \approx \frac{y(t)-y(t-1)}{u(t-1)-u(t-2)}$$

$$\sqrt{\frac{\partial y(t)}{\partial u(t-1)}} \approx \operatorname{sgn}\left[\frac{y(t)-y(t-1)}{u(t-1)-u(t-2)}\right]$$

稳定性分析

取Lyapunov函数

$$V(t) = \frac{1}{2}e^{2}(t)$$

$$e(t+1) = e(t) + \Delta e(t) = e(t) + \frac{\partial e(t)}{\partial W} \Delta W^{T}$$

$$\Delta V(t) = V(t+1) - V(t) = \frac{1}{2}e^{2}(t+1) - \frac{1}{2}e^{2}(t) = \frac{1}{2}[2e(t)\Delta e(t) + \Delta^{2}e(t)]$$

$$P = \left[\frac{\partial e(t)}{\partial w_{1}}, \frac{\partial e(t)}{\partial w_{2}}, \frac{\partial e(t)}{\partial w_{3}}\right]^{T}, D = \operatorname{diag}\{\eta_{1}, \eta_{1}, \eta_{1}\}$$

$$\Delta e(t) = -e(t)P^{T}DP$$

$$\Delta V(t) = -\frac{1}{2}[e(t)P]^{T}(2D - DPP^{T}D)[e(t)P] < 0$$

学习算法: 有监督的Hebb学习规则

$$u(k) = u(k-1) + \Delta u(k)$$

$$\Delta u(k) = K_p \left\{ e(k) - e(k-1) + \frac{T}{T_I} e(k) + \frac{T}{T_D} (e(k) - 2e(k-1) + e(k-2)) \right\}$$

$$x_1(k) = e(k), x_2(k) = e(k) - e(k-1), x_3(k) = e(k) - 2e(k-1) + e(k-2)$$

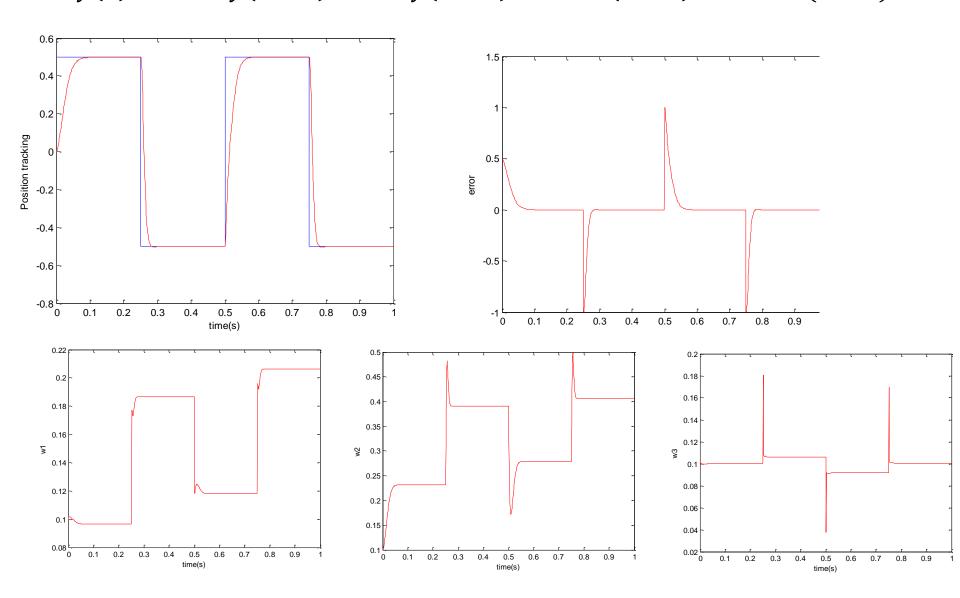
$$u(k) = u(k-1) + K_p \sum_{i=1}^{3} w_i(k) x_i(k)$$

$$w_1(k) = w_1(k-1) + \eta e(k)u(k)x_1(k)$$

$$w_2(k) = w_2(k-1) + \eta e(k)u(k)x_2(k)$$

$$w_3(k) = w_3(k-1) + \eta e(k)u(k)x_3(k)$$

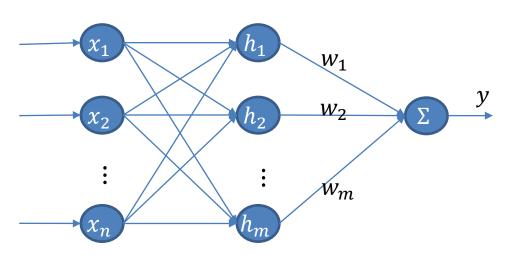
$$y(k) = 0.368y(k-1) + 0.26y(k-2) + 0.10u(k-1) + 0.632u(k-2)$$



本讲的主要内容

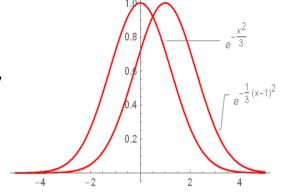
- 一、人工神经元控制
- 二、RBF神经网络控制
- 三、CMAC神经网络控制
- 四、Hopfield网络优化

RBF (Radial Basis Function)神经网络

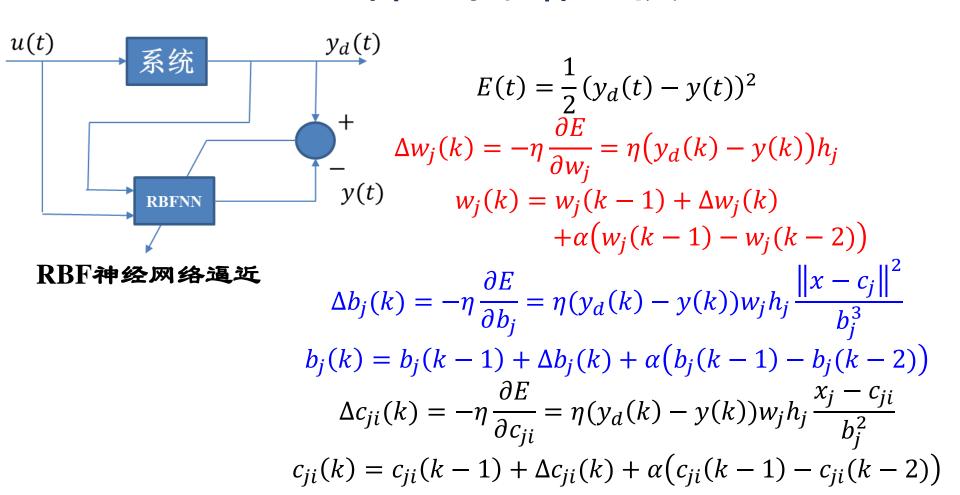


- $\bullet \ h_j = exp\left(\frac{-\|x-c_j\|^2}{2b_j^2}\right)$
- $w = [w_1, w_2, \dots, w_m]^T$, $h = [h_1, h_2, \dots, h_m]^T$
- $y(t) = w^T h = w_1 h_1 + w_2 h_2 + \dots + w_m h_m$

- 隐层由径向基函数构成
- 具有良好的泛化能力,结构简单, 收敛速度快
- 能在一个紧凑集和任意精度下逼近任何非线性函数
- 输入层到隐藏层之间不是通过权值 和阈值进行连接的,而是通过输入 样本与隐藏层点之间的距离(与中 心点的距离)连接的



RBF神经网络建模



$$y(k+1) = \frac{y(k)}{1+y^2(k)} + u^3(k)$$

辨识模型M为
$$\hat{y}(k+1) = N_f[y(k)] + N_g[u(k)]$$

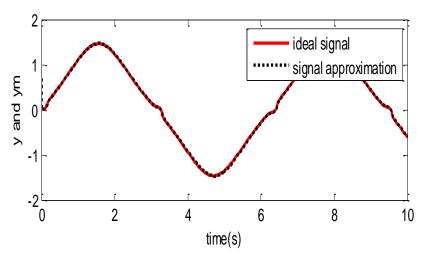
辨识模型M为
$$\hat{y}(k+1) = N[y(k), u(k)]$$

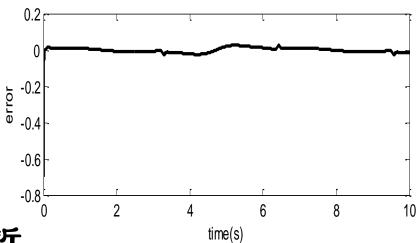
$$x(1) = u(t), x(2) = y(t), \alpha = 0.15$$

$$x(1) \in [0,1], x(2) \in [0,1]$$
 网络结构取2-5-1

$$c_j = \begin{bmatrix} -1 & -0.5 & 0 & 0.5 & 1 \\ -1 & -\mathbf{0}.5 & 0 & \mathbf{0}.5 & 1 \end{bmatrix}^T$$
, $b_j = 3.0$

u(t) = sin(t), t = kT, T = 0.001

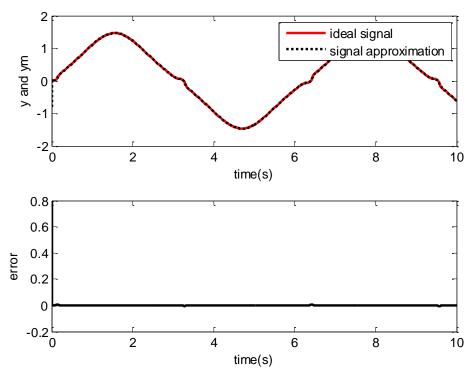




基于权值调整的RBF逼近

 $\mathbf{c} =$

仿真实例

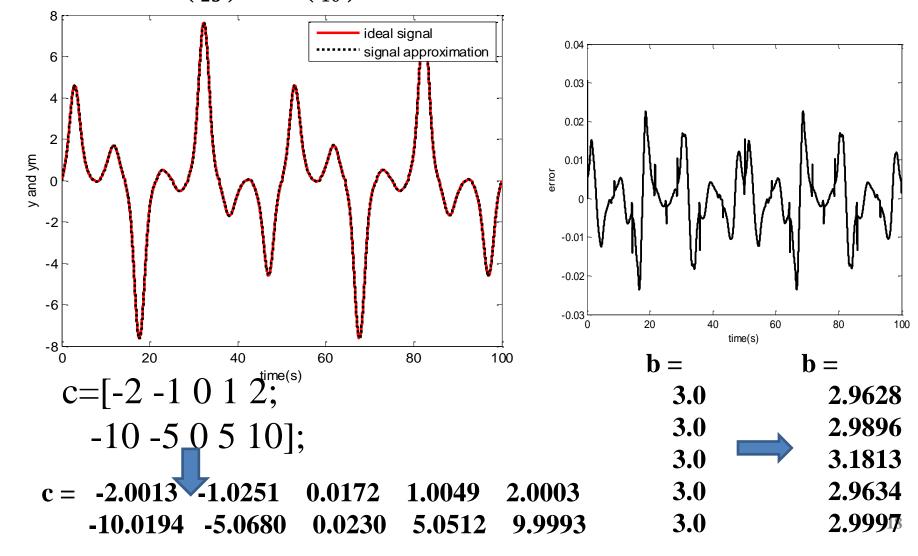


$$u(t) = sin(t), t = kT, T = 0.001$$

-0.9975 -0.4972 -0.0043 0.4966 1.0015 -0.9986 -0.4984 -0.0032 0.4979 1.0011

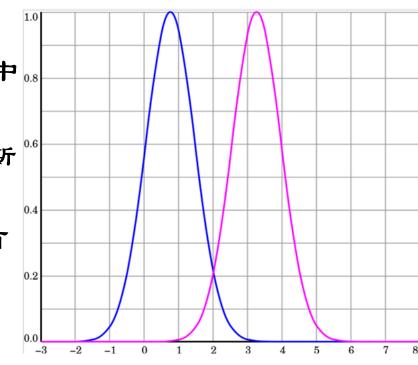
> 基于权值和基函数参数 调整的RBF逼近 17

输入 $u(k) = \sin\left(\frac{2\pi k}{25}\right) + \sin\left(\frac{2\pi k}{10}\right)$ 仿真实例



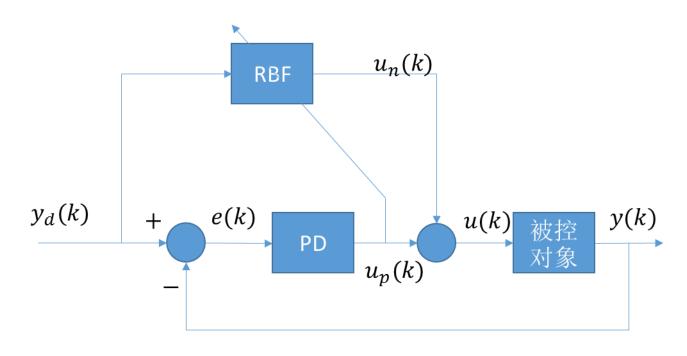
RBF神经网络

- 高斯基函数参数:
- b_j 为隐含层第j个神经元高斯基函数的宽度, b_j 值越大,高斯基函数越宽,对输入的映射能力越大
- · *Cj* 为隐含层第*j* 个神经元高斯基函数中。8 心点的坐标向量。*Cj* 值离输入越近, 高斯函数对输入越敏感,否则,高斯 函数对输入越不敏感
- 中心坐标向量cj应使高斯基函数在有效的输入映射范围内,如RBF网络的输入为[-3,+3],则cj的取值范围应为[-3,+3]



基于RBF神经网络的监督控制

- · 初始阶段采用PD反馈控制,然后过渡到神经网络控制
- 在控制过程中,如果出现极大误差,PD控制起主导作用。神经网络控制起调节作用



基于RBF神经网络的监督控制系统

基于RBF神经网络的监督控制

• RBF神经网络输出为 $u_n(k)=h_1w_1+\cdots+h_mw_m$ 总控制

$$u(k) = u_n(k) + u_p(k)$$

- 误差指标 $E(k) = \frac{1}{2}(u_n(k) u(k))^2$
- 采用梯度下降算法, 网络权值学习算法为

$$\Delta w_j(k) = -\eta \frac{\partial E}{\partial w_j(k)} = \eta \left(u_n(k) - u(k) \right) h_j(k)$$

$$w(k) = w(k-1) + \Delta w(k) + \alpha \left(w(k-1) - w(k-2) \right)$$

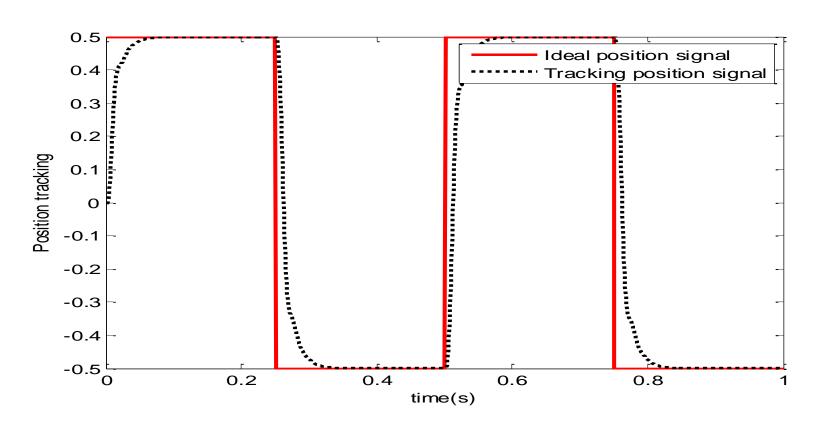
$$\eta \in [0,1], \alpha \in [0,1]$$

• 实例

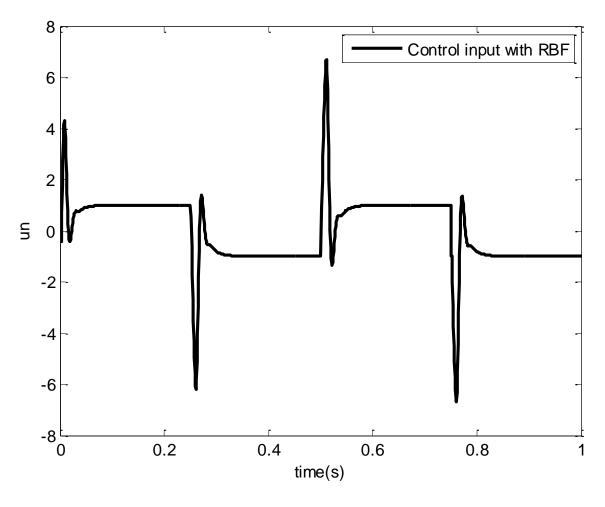
$$G(s) = \frac{1000}{s^3 + 87.35s^2 + 10470s}$$

神经网络结构1-4-1

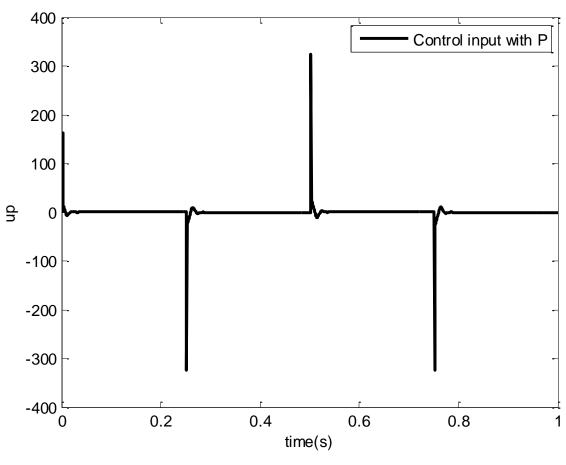
$$c = [-5 - 3 \ 0 \ 3 \ 5]^T$$
, $\eta = 0.30$, $\alpha = 0.05$



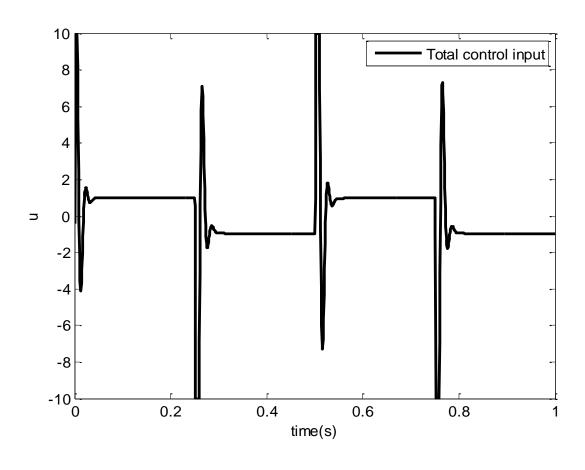
方波跟踪效果



神经网络信号 u_n

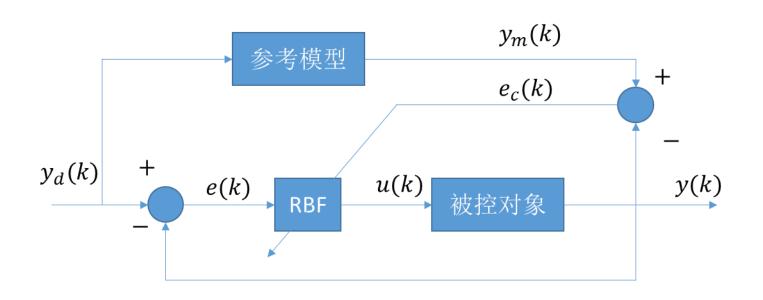


PD控制信号 u_p



总控制信号u

RBF神经网络的模型参考自适应控制



直接模型参考自适应

RBF神经网络的模型参考自适应控制

离散被控对象

$$y(k) = (-0.10y(k-1) + u(k-1)) + \frac{u(k-1)}{1 + y^2(k-1)}$$

采样周期Ts=1ms,参考模型

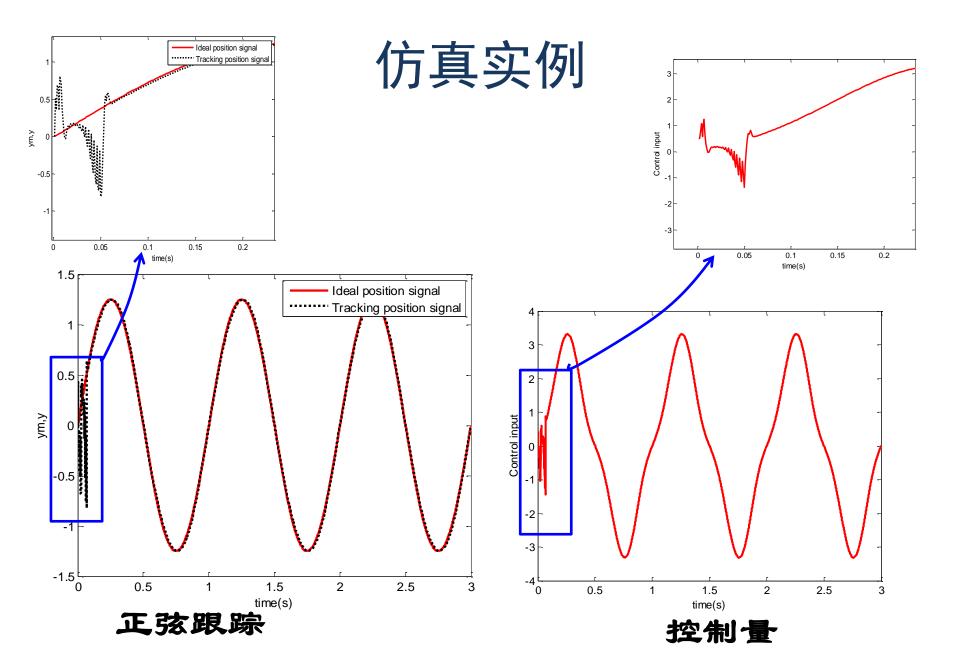
$$y_m(k) = 0.6y_m(k-1) + y_d(k)$$

 $y_d(k) = 0.5\sin(2\pi k * Ts)$

学习率 $\eta=0.35$, 动量因子 $\alpha=0.05$

$$c = \begin{bmatrix} -3 & -2 & -1 & 1 & 2 & 3 \\ -3 & -2 & -1 & 1 & 2 & 3 \\ -3 & -2 & -1 & 1 & 2 & 3 \end{bmatrix}^{T}$$

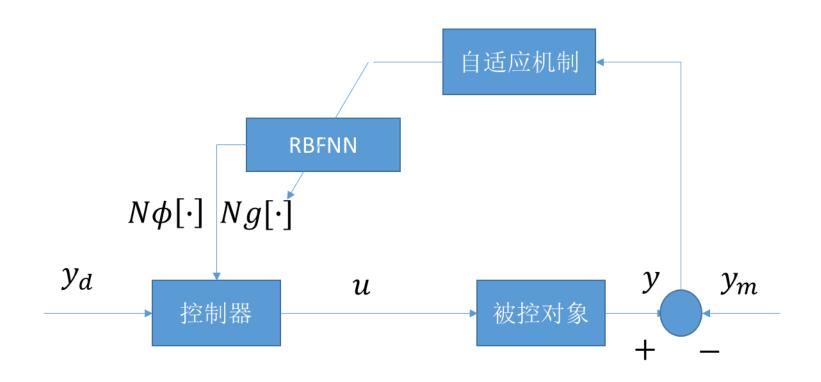
$$b = \begin{bmatrix} 2, 2, 2, 2, 2, 2 \end{bmatrix}^{T}$$



考虑被控对象 $y(k+1) = g[y(k)] + \phi[y(k)]u(k)$

- 若 $g[\cdot]$ 和 $\phi[\cdot]$ 已知,设计自校正控制器 $u(k)=\frac{-g[\cdot]}{\phi[\cdot]}+\frac{y_d(k+1)}{\phi[\cdot]}$
- 若 $g[\cdot]$ 和 $\phi[\cdot]$ 未知,利用RBF神经网络逼近 $g[\cdot]$ 和 $\phi[\cdot]$,得到估计值,记为 $Ng[\cdot]$ 和 $N\phi[\cdot]$,则自校正控制器可以设计为

$$u(k) = \frac{-Ng[\cdot]}{N\phi[\cdot]} + \frac{y_d(k+1)}{N\phi[\cdot]}$$



基于RBF逼近的自适应控制——间接自校正控制

• 分别用两个RBF神经网络逼近 $g[\cdot]$ 和 $\phi[\cdot]$,W和V分别是两个神经网络的权值,取y(k)为网络输入,径向基函数取为高斯函数

$$h_j = exp\left(-\frac{\|y(k) - c_j\|^2}{2b_j^2}\right)$$

两个网络的输出分别为

$$Ng(k) = h_1 w_1 + \dots + h_m w_m$$

$$N\phi(k) = h_1 v_1 + \dots + h_m v_m$$

基于RBF神经网络逼近的输出为

$$y_m(k) = Ng[y(k-1); W(k)] + N\phi[y(k-1); V(k)]u(k-1)$$

$$E(k) = \frac{1}{2}(y(k) - y_m(k))^2$$

学习算法为

$$\Delta w_{j}(k) = -\eta_{w} \frac{\partial E(k)}{\partial w_{j}(k)} = -\eta_{w} (y(k) - y_{m}(k)) h_{j}(k)$$

$$\Delta v_{j}(k) = -\eta_{v} \frac{\partial E(k)}{\partial v_{j}(k)} = -\eta_{v} (y(k) - y_{m}(k)) h_{j}(k) u(k-1)$$

$$W(k) = W(k-1) + \Delta W(k) + \alpha (W(k-1) - W(k-2))$$

$$V(k) = V(k-1) + \Delta V(k) + \alpha (V(k-1) - V(k-2))$$

 η_w, η_v 为学习率, α 为动量因子

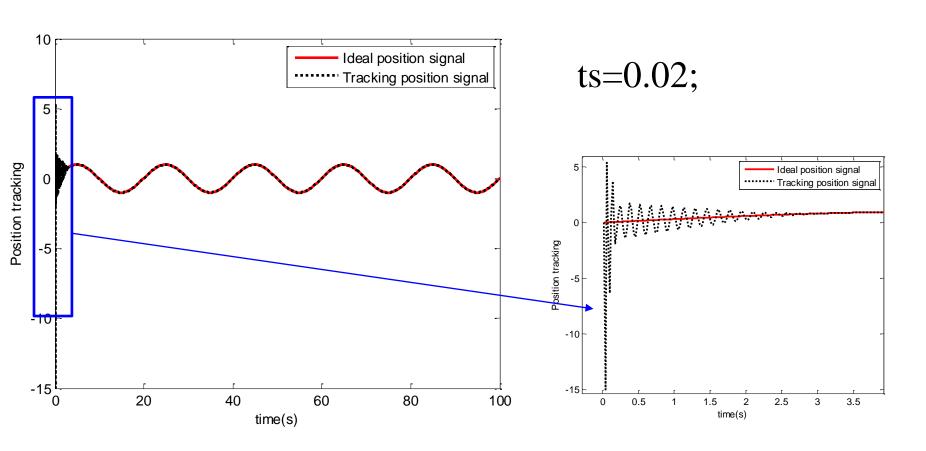
被控系统

$$y(k) = 0.8 \sin(y(k-1)) + 15u(k-1)$$

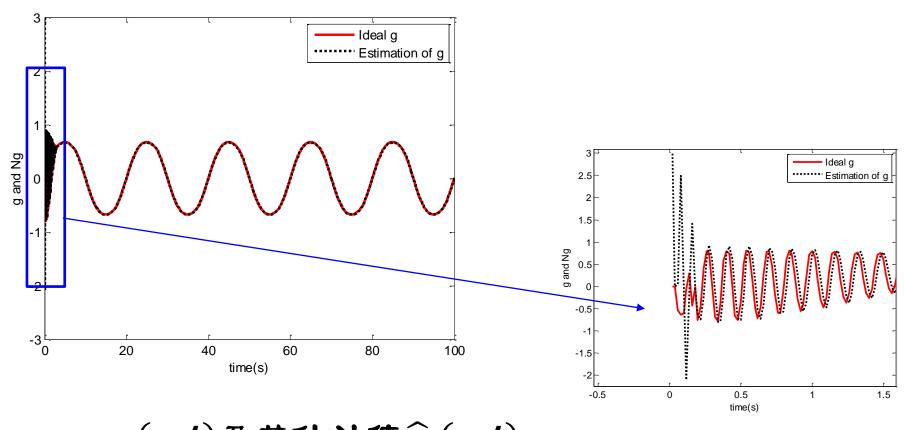
其中 $g[y(k)] = 0.8 \sin(y(k-1)), \phi[y(k)] = 15$

指令 $y_d(t) = 2\sin(0.1\pi t)$

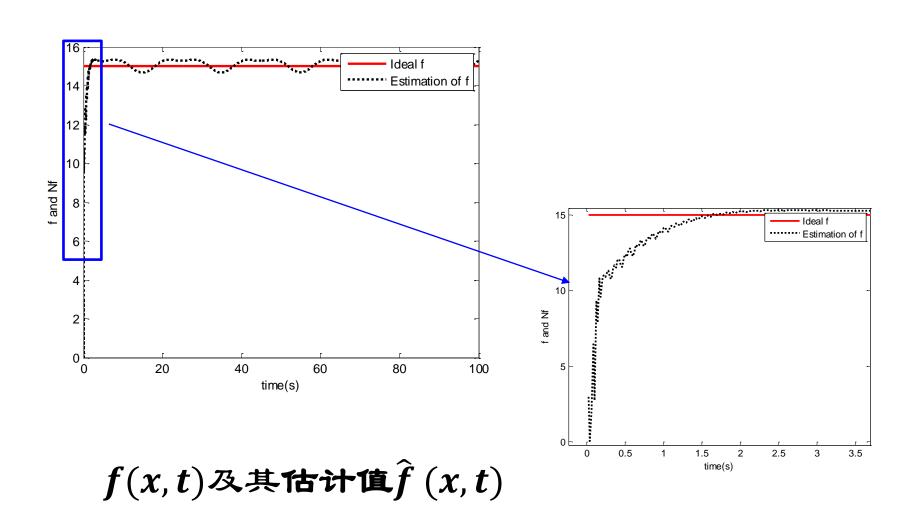
- 1-6-1网络结构
- 初始权值和参数为
- $W = V = [0.5, 0.5, 0.5, 0.5, 0.5, 0.5]^T$
- $c_i = [0.5, 0.5, 0.5, 0.5, 0.5, 0.5]^T$, $b = [5, 5, 5, 5, 5, 5]^T$
- $\eta_1 = 0.15, \eta_2 = 0.50, \alpha = 0.05$



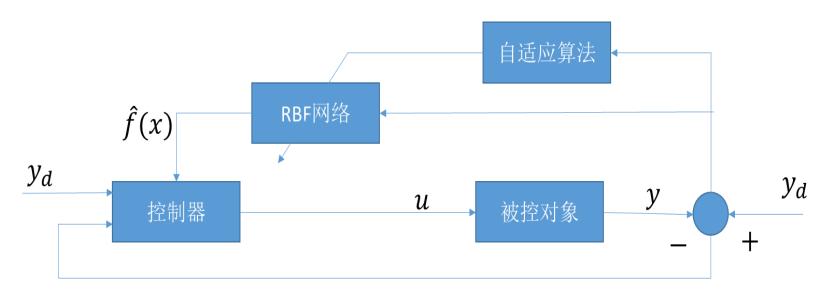
正弦指令跟踪



g(x,t)及其估计值 $\hat{g}(x,t)$



- 采用梯度下降法调整神经网络权值,易于陷入局部最优 ,且不能保证闭环系统稳定性
- 采用基于Lyapunov稳定性分析的在线自适应神经网络控制



RBF神经网络自适应控制系统

考虑二阶非线性系统

$$\ddot{x} = f(x, \dot{x}) + g(x, \dot{x})u$$

$$\Rightarrow x_1 = x, x_2 = \dot{x}, y = x_1$$

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = f(x_1, x_2) + g(x_1, x_2)u \\ y = x_1 \end{cases}$$

理想跟踪指令为 y_d ,则误差为

$$e = y_d - y = y_d - x_1$$

设计理想控制律

$$u^* = \frac{1}{g(x)} [-f(x) + \ddot{y}_d + K^T E]$$
 $K = (k_p, k_d)^T$

可得到误差系统

$$\ddot{e} + k_p e + k_d \dot{e} = 0$$

特征多项式

$$s^2 + k_d s + k_p = 0$$

根在左半复平面 $t \to \infty$, $e(t) \to 0$, $\dot{e}(t) \to 0$

利用RBF神经网络逼近未知函数f

$$f = W^{*T}h(x) + \epsilon$$

 ϵ 为网络逼近误差。 W^* 为理想权值

RBF神经网络的输出为 $\hat{f}(x) = \hat{W}^T h(x), x = [e, \dot{e}]^T$ \hat{W} 为理想权值 W^* 的估计

$$u = \frac{1}{g(x)} \left[-\hat{f}(x) + \ddot{y}_d + K^T E \right]$$

确定参数学习方法: $\widehat{W} \to W^*$

闭环系统方程

$$\ddot{e} = -K^T E + [\hat{f}(x) - f(x)]$$

$$\Leftrightarrow \Lambda = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -k_p & -k_d \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}, E = [e, \dot{e}]^T$$

$$\dot{E} = \Lambda E + B[\hat{f}(x) - f(x)]$$

$$W^* = \arg\min_{W \in \Omega} [\sup|\hat{f}(x) - f(x)|]$$

定义
$$\omega = \hat{f}(x|W^*) - f(x)$$
,闭环方程

$$\dot{E} = \Lambda E + B\{(\widehat{W} - W^*)^T h(x) + \omega\}$$

• 定义Lyapunov函数

$$V = \frac{1}{2}E^{T}PE + \frac{1}{2\gamma}(\widehat{W} - W^{*})^{T}(\widehat{W} - W^{*})$$

γ为正常数,矩阵P为对称正定的且满足如下方程

$$\Lambda^T P + P\Lambda = -Q$$

其中 $Q \ge 0$

取
$$V_1 = \frac{1}{2}E^T P E, V_2 = \frac{1}{2\gamma} (\widehat{W} - W^*)^T (\widehat{W} - W^*), M = B\{(\widehat{W} - W^*)^T h(x) + \omega\}$$

$$\dot{V}_1 = -\frac{1}{2}E^TQE + (\widehat{W} - W^*)^TE^TPBh(x) + E^TPB\omega$$

$$\dot{V}_2 = \frac{1}{\gamma}(\widehat{W} - W^*)^T\dot{\widehat{W}}$$

$$\dot{V} = \dot{V}_1 + \dot{V}_2$$

$$= -\frac{1}{2}E^TQE + E^TPB\omega + \frac{1}{\gamma}(\widehat{W} - W^*)^T\left[\dot{\widehat{W}} + \gamma E^TPBh(x)\right]$$

$$\dot{\widehat{W}} = -\gamma E^TPBh(x)$$

$$\dot{V} = -\frac{1}{2}E^TQE + E^TPB\omega$$

$$\dot{V} \le 0 \implies ||E|| \ge \frac{\lambda_{max}(PB)\omega}{\frac{1}{2}\lambda_{min}(Q)}$$
设计RBF懷穩 公充分人

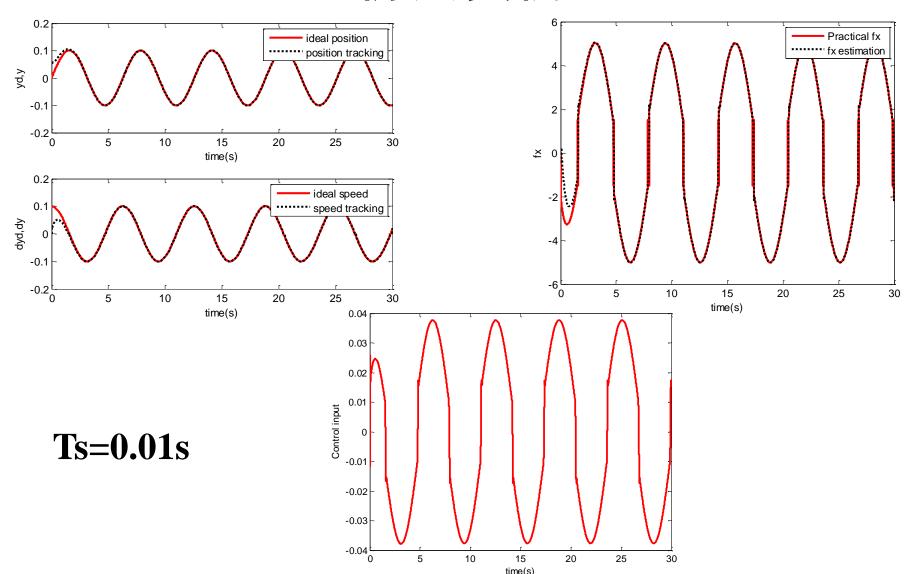
实例

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = -25x_2 + 133 \end{cases}$$

$$x = [x_1, x_2]^T, f(x) = -25x_2, g(x) = 133$$

$$y_{1d}(t) = 0.1 \sin(t), x_1(0) = \frac{\pi}{60}, x_2(0) = 0$$
2-5-1结构 RBF, c= [-2 -1 0 1 2;

- - -2 -1 0 1 2];
- b=0.20; Q=[500 0;0 500];
- $k_d = 50, k_p = 30, \gamma = 1200$



• 单级倒立摆

$$\dot{x}_1 = x_2$$

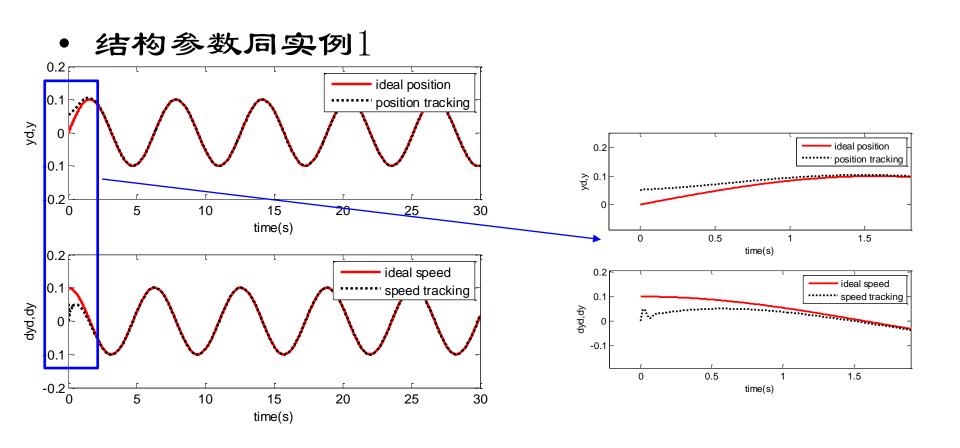
$$\dot{x}_2 = f(x) + g(x)u$$

$$f(x) = \frac{g \sin x_1 - m l x_2^2 \cos x_1 \sin x_1 / (m_c + m)}{l(4/3 - m \cos^2 x_1 / (m_c + m))}$$

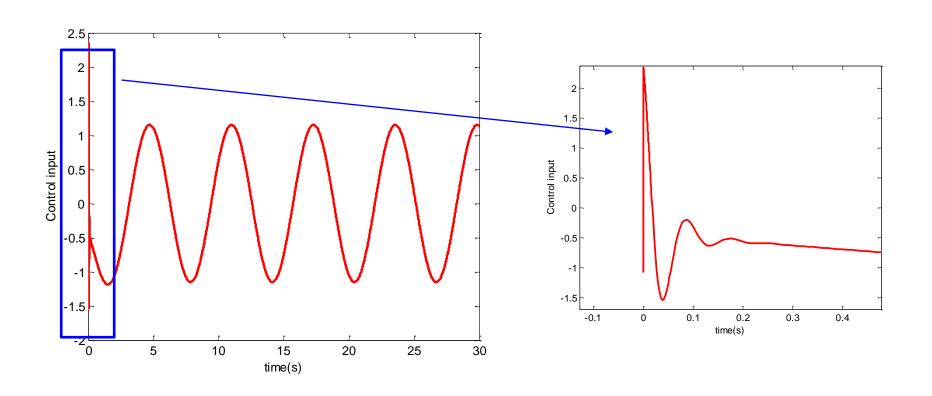
$$g(x) = \frac{\cos x_1 / (m_c + m)}{l(4/3 - m\cos^2 x_1 / (m_c + m))}$$

 x_1 和 x_2 分别是摆角和摆速; $g=9.8m/s^2, m_c=1kg$ 为小车质量, m=0.1kg为摆质量; l=0.5m为摆长一半; u为控制输入

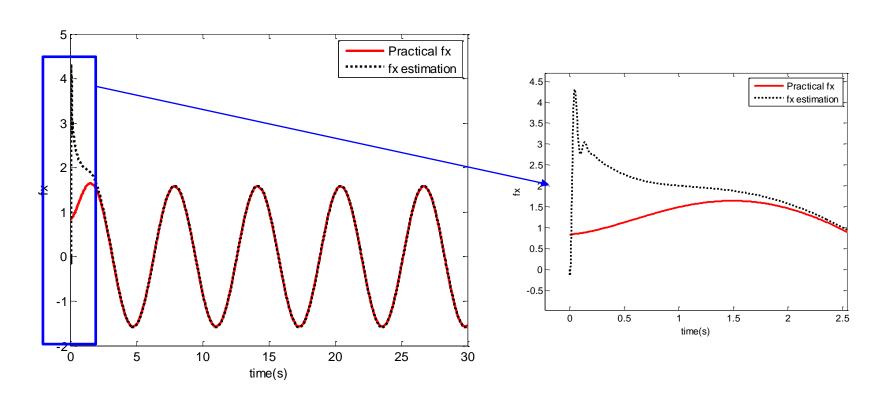
$$y_{1d}(t) = 0.1\sin(t)$$



摆角摆速跟踪



控制量



$$f(x)$$
 $\pi \hat{f}(x)$

n关节机械臂, 动态方程

$$M(q)\ddot{q} + C(q, \dot{q})\dot{q} + G(q) = \tau + d$$

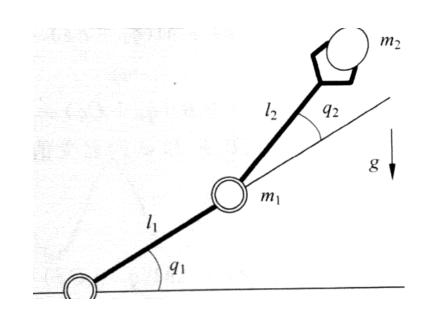
M(q):正定惯性矩阵

 $C(q,\dot{q})$: 离心力和哥氏力项

G(q): 重力项

d:外界扰动

τ: 控制输入



应控制

标称模型:
$$M_0(q)$$
, $C_0(q,\dot{q})$, $G_0(q)$
 $M_0(q)\ddot{q} + C_0(q,\dot{q})\dot{q} + G_0(q) = \tau + f(q,\dot{q},\ddot{q})$
 $\Delta M = M_0 - M$, $\Delta C = C_0 - C$, $\Delta G = G_0 - G$
 $f(q,\dot{q},\ddot{q}) = \Delta M \ddot{q} + \Delta \dot{q} + \Delta G + d$

若f已知,可设计控制律

$$\tau = M_0(q) (\ddot{q}_d - k_v \dot{e} - k_p e) + C_0(q, \dot{q}) \dot{q} + G_0 - f(q, \dot{q}, \ddot{q})$$
$$k_p = \begin{bmatrix} \alpha^2 & 0 \\ 0 & \alpha^2 \end{bmatrix}, k_v = \begin{bmatrix} 2\alpha & 0 \\ 0 & 2\beta \end{bmatrix}, \alpha > 0$$

闭环动态方程

$$\ddot{e} + k_v \dot{e} + k_p e = 0$$

$$q_d$$
理想角度指令, $e=q-q_d$, $\dot{e}=\dot{q}-\dot{q}_d$

- 在线辨识机器人模型误差
- 保证闭环系统稳定性

利用RBF估计 $f(\cdot)$, 存在理想权值向量 w^*

$$\max \|f - \hat{f}^*\| \le \epsilon_0$$

$$w^* = \arg \min_{w \in \Omega} \{ \sup_{x} \|f - \hat{f}^*\| \}$$

定义

$$\eta = f - \hat{f}^*$$
 假定 $\eta_0 = \sup \|f - \hat{f}^*\|$ 有界 $\hat{f}^* = w^{*T}h(x)$

设计如下控制器

$$au=M_0(q)ig(\ddot{q}_d-k_v\dot{e}-k_peig)+C_0(q,\dot{q})\dot{q}+G_0-\hat{f}$$

$$\hat{f}=\widehat{w}^Th(x),\|w^*\|_F\leq w_{max}$$
 \widehat{w} 估计 w^*

误差动态方程

$$\ddot{e} + k_v \dot{e} + k_p e = M_0^{-1}(q)(f(\cdot) - \hat{f}(\cdot))$$

$$\dot{x} = Ax + B\{f(\cdot) - \hat{f}(\cdot)\}$$

$$x = (e \ \dot{e})^T, A = \begin{bmatrix} 0 & I \\ -k_p & -k_v \end{bmatrix}, B = \begin{bmatrix} 0 \\ M_0^{-1}(q) \end{bmatrix}$$

$$f(\cdot) - \hat{f}(\cdot) = f(\cdot) - \hat{f}^*(\cdot) + \hat{f}^*(\cdot) - \hat{f}(\cdot)$$

$$= \eta + w^{*T}h - \widehat{w}^Th = \eta - \widetilde{w}^Th$$

$$\widetilde{w} = \widehat{w} - w^*, \eta = f(\cdot) - \hat{f}^*(\cdot)$$

闭环系统方程

$$\dot{x} = Ax + B(\eta - \widetilde{w}^T h)$$

定义Lyapunov函数

$$V = \frac{1}{2}x^{T}Px + \frac{1}{2\gamma}\|\widetilde{w}\|^{2}$$

$$\gamma > 0, PA + A^{T}P = -Q, Q \ge 0$$

$$\Re \|R\|^{2} = \sum_{i,j} |r_{ij}|^{2} = tr(RR^{T}) = tr(R^{T}R)$$

$$\dot{V} = \frac{1}{2}[x^{T}P\dot{x} + \dot{x}^{T}Px] + \frac{1}{\gamma}tr(\dot{\widetilde{w}}^{T}\widetilde{w})$$

$$= \frac{1}{2}x^{T}Qx + \eta^{T}B^{T}Px - h^{T}\widetilde{w}B^{T}Px + \frac{1}{\gamma}tr(\dot{\widetilde{w}}^{T}\widetilde{w})$$

$$h^T \widetilde{w} B^T P x = x^T P B \widetilde{w}^T h, \eta^T B^T P x = x^T P B \eta$$

由于

$$h^T \widetilde{w} B^T P x = \operatorname{tr}[B^T P x h^T \widetilde{w}]$$

整理有

$$\dot{V} = -\frac{1}{2}x^TQx + \frac{1}{\gamma}tr(-\gamma B^T P x h^T \widetilde{w} + \dot{\widetilde{w}}^T \widetilde{w}) + \eta^T B^T P x$$

■ 自适应律设计方法]

$$\dot{\hat{w}} = \gamma h x^{T} P B
\dot{\hat{w}} = \dot{\hat{w}}
\Rightarrow \dot{V} = -\frac{1}{2} x^{T} Q x + \eta^{T} B^{T} P x
\dot{V} \leq -\frac{1}{2} \lambda_{min}(Q) \|x\|^{2} + \|x\| \|\eta_{0}\| \|M_{0}^{-1}(q)\| \lambda_{max}(P)
= -\frac{1}{2} \|x\| [\lambda_{min}(Q) \|x\| - 2\|\eta_{0}\| \|M_{0}^{-1}(q)\| \lambda_{max}(P)]
(\|\eta^{T}\| \leq \|\eta_{0}\|, \|B\| = \|M_{0}^{-1}(q)\|)$$

■ 自适应律设计方法1

$$\dot{V} \leq 0 \Rightarrow \lambda_{min}(Q) \geq \frac{2 \|M_0^{-1}(q)\| \lambda_{max}(P)}{\|x\|} \|\eta_0\|$$

$$\Rightarrow \|x\| \geq \frac{2 \|M_0^{-1}(q)\| \lambda_{max}(P)}{\lambda_{min}(Q)}$$

■ 自适应律设计方法2

$$\begin{split} & \dot{\widehat{w}} = \gamma h x^T P B + k_1 \gamma \|x\| \widehat{w}, k_1 > 0 \\ \Rightarrow & \dot{V} = -\frac{1}{2} x^T Q x + k_1 \gamma \|x\| tr(\widehat{w}^T \widetilde{w}) + \eta^T B^T P x \end{split}$$

F范数性质 $\operatorname{tr}[\tilde{x}^T(x-\tilde{x})] \leq \|\tilde{x}\|_F \|x\|_F - \|\tilde{x}\|_F^2$

$$\operatorname{tr}(\widehat{w}^T \widetilde{w}) = \operatorname{tr}(\widetilde{w}^T \widehat{w}) = \operatorname{tr}[\widetilde{w}^T (\widetilde{w} + w^*)] \leq \|\widetilde{w}\|_F \|W^*\|_F - \|\widetilde{w}\|_F^2$$

$$\dot{V} \leq -\|x\| \left(\frac{1}{2} \lambda_{min}(Q) \|x\| + k_1 \left(\|\widetilde{w}\|_F - \frac{\omega_{max}}{2} \right)^2 - \frac{k_1}{4} \omega_{max}^2 - \|\eta_0\| \lambda_{max}(P) \right)$$

为使 $\dot{V} \leq 0$,选择参数使

$$\frac{1}{2}\lambda_{min}(Q)\|x\| \ge \|\eta_0\|\lambda_{max}(P) + \frac{k_1}{4}\omega_{max}^2 \omega_{max} = \|w^*\|_F$$

或

$$k_1 \left(\|\widetilde{w}\|_F - \frac{\omega_{max}}{2} \right)^2 \ge \|\eta_0\| \lambda_{max}(P) + \frac{k_1}{4} \omega_{max}^2$$

从而
$$\|x\| \ge \frac{2}{\lambda_{min}(Q)} \Big(\|\eta_0\| \lambda_{max}(P) + \frac{k_1}{4} \omega_{max}^2 \Big)$$

或
$$\|\widetilde{w}\|_{F} \ge \frac{\omega_{max}}{2} + \sqrt{\frac{1}{k_{1}} \Big(\|\eta_{0}\| \lambda_{max}(P) + \frac{k_{1}}{4} \omega_{max}^{2} \Big)}$$

■双关节机械臂动力学模型

$$\begin{split} M(q) &= \begin{pmatrix} v + q_{01} + 2\gamma\cos q_2 & q_{02} + \cos q_2 \\ q_{02} + \cos q_2 & q_{02} \end{pmatrix} \\ C(q,\dot{q}) &= \begin{pmatrix} -q_{02}\dot{q}_2\sin q_2 & -q_{02}(\dot{q}_1 + \dot{q}_2)\sin q_2 \\ q_{02}\dot{q}_1\sin q_2 & 0 \end{pmatrix} \\ G(q) &= \begin{pmatrix} 15g\cos q_1 + 8.75g\cos(q_1 + q_2) \\ 8.75g\cos(q_1 + q_2) \end{pmatrix} \\ v &= 13.3, q_{01} = 8.98, q_{02} = 8.75, g = 9.8 \end{split}$$
 外界干扰 $d = d_1 + d_2 \|e\| + d_3 \|\dot{e}\|, d_1 = 2, d_2 = 3, d_3 = 6 \end{split}$

关节角和角速度的期望跟踪指令

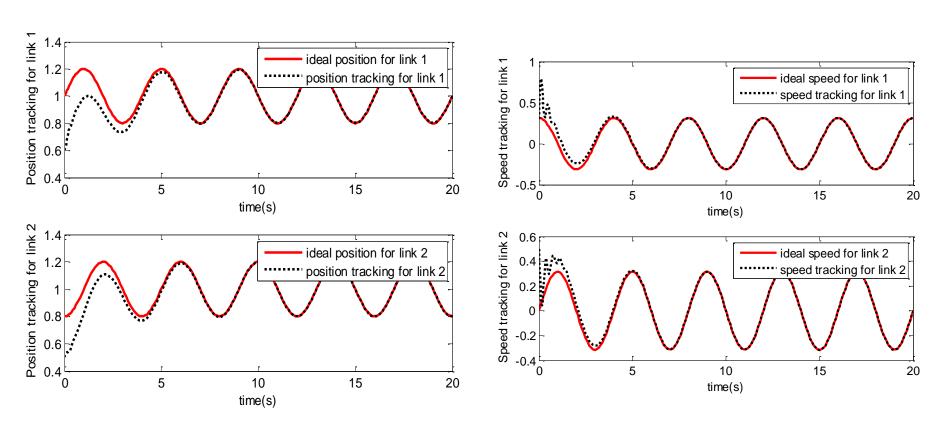
$$\begin{cases} q_{01} = 1 + 0.2 \sin 0.5\pi t \\ q_{02} = 1 - 0.2 \cos 0.5\pi t \end{cases}$$

初始状态
$$[q_1, q_2, q_3, q_4]^T = [0.6, 0.3, 0.5, 0.5]^T$$

$$\Delta M = 0.2M, \Delta C = 0.2C, \Delta G = 0.2G$$

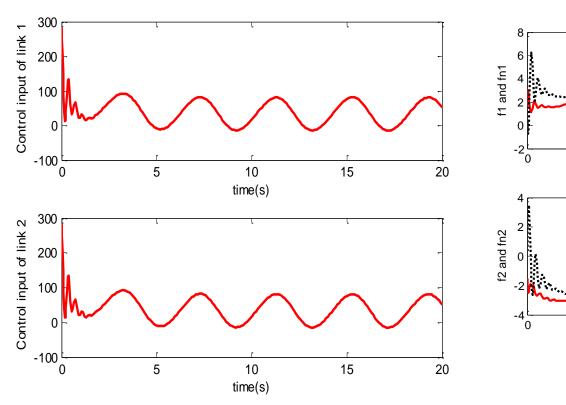
$$Q = \begin{bmatrix} 50 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 50 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 50 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 50 \end{bmatrix}$$

$$\alpha = 3, \gamma = 20, k_1 = 0.001$$



关节1、2角度跟踪

关节1、2角速度跟踪



Practical uncertainties of link 1

Estimation uncertainties of link 1

Practical uncertainties of link 1

Estimation uncertainties of link 2

Practical uncertainties of link 2

Practical uncertainties of link 2

Estimation uncertainties of link 2

Incomparison of link 2

关节1、2控制输入

关节1、2的f(x)及其逼近

●考虑离散非线性系统

$$y(k+1) = f(x(k)) + u(k)$$
 $x(k) = [y(k) \ y(k-1) \ \cdots \ y(k-n+1)]^T$ 控制任务 $y(k)$ 跟踪 $y_d(k)$ $e(k) = y(k) - y_d(k)$

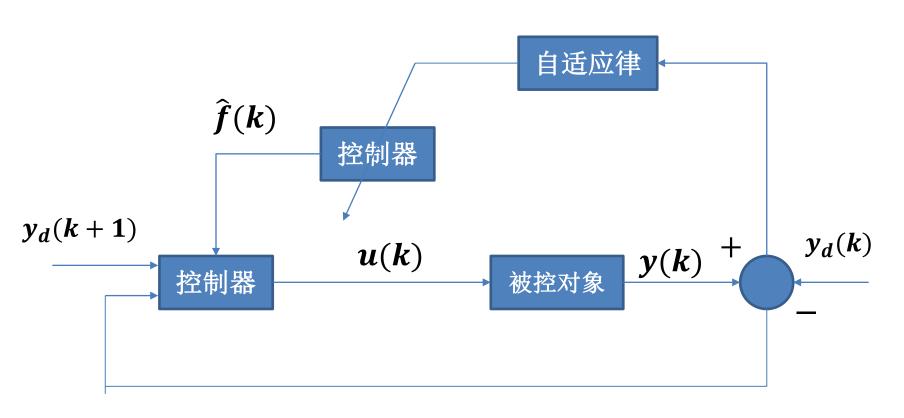
● 经典控制器设计

若f(x(k))已知,则设计控制律 $u(k) = y_d(k+1) - f(x(k)) - c_1 e(k)$

可得误差差分方程

$$e(k+1) + c_1 e(k) = 0$$

若|c| < 1, k $\rightarrow \infty$ 时, $e(k) \rightarrow 0$



基于神经网络逼近的自适应控制

●自适应神经网络控制器设计

思想:利用RBF神经网络逼近f(x(k))

$$\hat{f}(x(k)) = \widehat{w}^T(k)h(x(k))$$

根据逼近定理,存在最优权值向量 W^*

$$f(x) = \hat{f}(x, w^*) - \Delta_f(x)$$

 $\Delta_f(x)$ 为最优神经网络逼近误差, $\left|\Delta_f(x)\right|<\epsilon_f$

神经网络逼近误差可写为

$$\tilde{f}(x(k)) = f(x(k)) - \hat{f}(x(k))
= \hat{f}(x, w^*) - \Delta_f(x(k)) - \hat{w}^T(k)h(x(k))
= -\tilde{w}^T(k)h(x(k)) - \Delta_f(x(k))
\tilde{w}(k) = \hat{w}(k) - w^*$$

设计控制律

$$u(k) = y_d(k+1) - \hat{f}(x(k)) - c_1 e(k)$$

误差方程
$$e(k) + c_1 e(k-1) = \tilde{f}(x(k-1))$$
 $e(k) = \Gamma^{-1}(z^{-1})\tilde{f}(x(k-1))$
 $\Gamma(z^{-1}) = 1 + c_1 z^{-1}$
定义增广误差信号 (augmented error signal)
 $e_1(k) = \beta \left(e(k) - \Gamma^{-1}(z^{-1})v(k) \right), \beta > 0$
 $e_1(k) = \beta \frac{1}{1 + c_1 z^{-1}}\tilde{f}(x(k-1) - v(k))$
 $e_1(k-1) = \frac{\beta \tilde{f}(x(k-1) - v(k) - e_1(k))}{c_1}$
 $v(k)$ 辅助信号 (auxiliary signal)

定义离散时间Lyapunov函数

$$V(k) = e_1^2(k) + \gamma \tilde{w}^T(k) \tilde{w}(k)$$

$$\Delta V(k) = V(k) - V(k-1)$$

$$= -V_1$$

$$+ 2\tilde{w}^T(k-1) \left(\gamma \Delta \tilde{w}(k) - \frac{\beta}{c_1^2} h(x(k-1)) e_1(k) \right)$$

$$- \frac{2\beta}{c_1^2} \left(\Delta_f(x(k-1)) + v(k) \right) e_1(k) + \gamma \Delta \tilde{w}^T(k) \Delta \tilde{w}(k)$$

$$V_1 = \frac{e_1^2(k)(1-c_1^2)}{c_1^2} + \frac{\beta^2(\tilde{f}(x(k-1)) - v(k))^2}{c_1^2} \ge 0$$

设计自适应律

$$\Delta \widehat{w}(k) = \begin{cases} \frac{\beta}{\gamma c_1^2} h(x(k-1))e_1(k) & |e_1(k)| > \frac{\varepsilon_f}{G} \\ 0 & |e_1(k)| \le \frac{\varepsilon_f}{G} \end{cases}$$
$$\Delta \widehat{w}(k) = \widehat{w}(k) - \widehat{w}(k-1), \gamma > 0, G > 0$$

$$\Delta V(k) = \begin{cases} -V_1 - \frac{2\beta}{c_1^2} \left(\Delta_f (x(k-1)) + v(k) \right) e_1(k) + \\ \left(\frac{\beta}{\sqrt{\gamma} c_1^2} \right)^2 h^T (x(k-1)) h(x(k-1)) e_1^2(k) & |e_1(k)| > \frac{\varepsilon_f}{G} \\ -V_1 - \frac{2\beta}{c_1^2} \left[\left(\widetilde{w}^T(k-1) h(x(k-1)) \right) + \\ v(k) + \Delta_f (x(k-1)) e_1(k) \right] & |e_1(k)| \le \frac{\varepsilon_f}{G} \end{cases}$$

设计辅助信号
$$v(k)$$
保证 $e_1(k) \to 0$,从而 $e(k) \to 0$

$$v(k) = v_1(k) + v_2(k)$$

$$v_1(k) = \frac{\beta}{2\gamma c_1^2} h^T(x(k-1))h(x(k-1))e_1(k) \quad v_2(k) = Ge_1(k)$$

• 若
$$|e_1(k)| > \frac{\varepsilon_f}{G}$$
,则
$$\Delta V(k) \le -\frac{2\beta}{c_1^2} \Big(\Delta_f \big(x(k-1) \big) + Ge_1(k) \Big) e_1(k)$$

$$|\Delta_f(x)| < \varepsilon_f, |e_1(k)| > \frac{\varepsilon_f}{G} \Rightarrow |e_1(k)| > \frac{|\Delta_f \big(x(k-1) \big)|}{G}, e_1^2(k)$$

$$> \frac{-\Delta_f \big(x(k-1) \big) e_1(k)}{G}$$

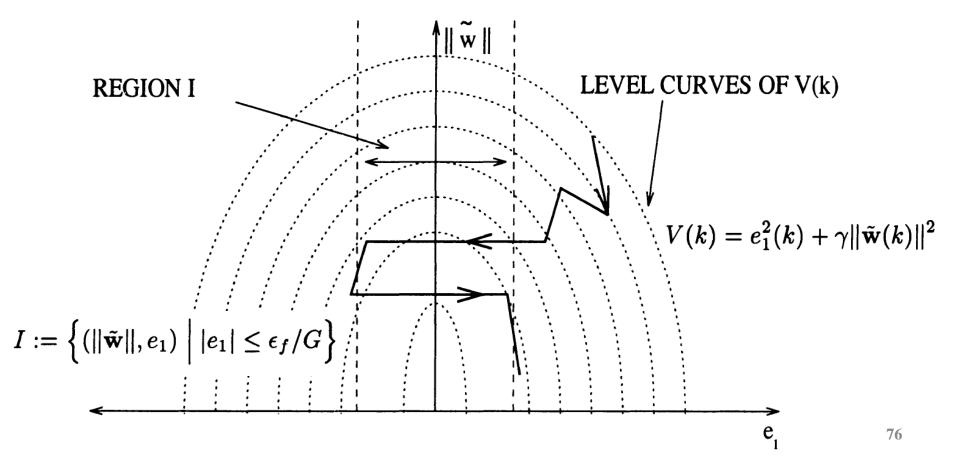
因此

$$\left(\Delta_f(x(k-1)) + Ge_1(k)\right)e_1(k) > 0$$

故

$$\Delta V(k) < 0$$

若 $|e_1(k)| \leq \frac{\varepsilon_f}{G}$,则可以保证跟踪性能,且 $\Delta V(k)$ 可以任意小



$$\lim_{k \to \infty} |e_1(k)| \le \left[1 + \frac{1 - |c_1|}{\beta G} + \frac{\beta \bar{h}}{2\gamma c_1^2 G} \right] \frac{\epsilon_f}{1 - |c_1|}$$

$$\cong \frac{\epsilon_f}{1 - |c_1|} \qquad if \ G \gg \frac{1 - |c_1|}{\beta} + \frac{\beta \bar{h}}{2\gamma c_1^2}$$

$$\bar{h} = h^T (x(k-1))h(x(k-1))$$

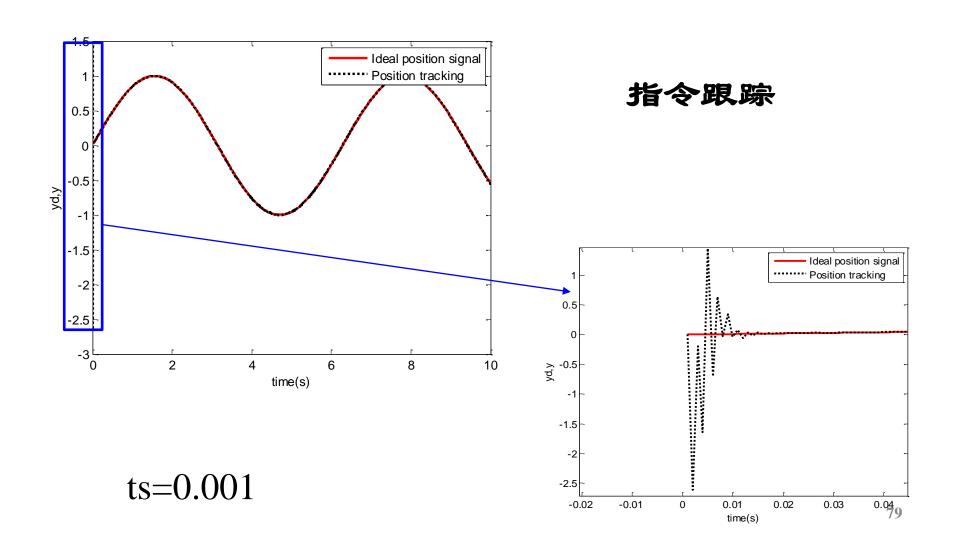
Simon G. Fabri, Visakan Kadirkamanathan. Functional Adaptive Control An Intelligent Systems Approach Springer Verlag London (2001), Chapter 5.

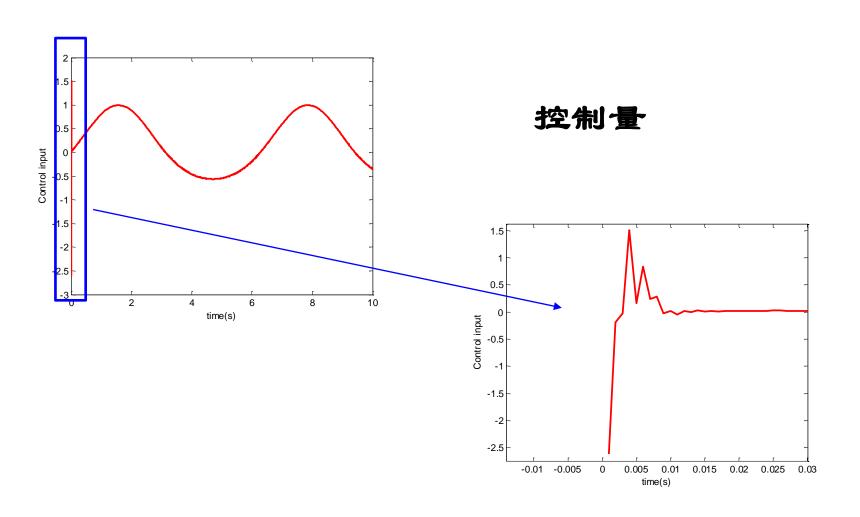
离散时间系统

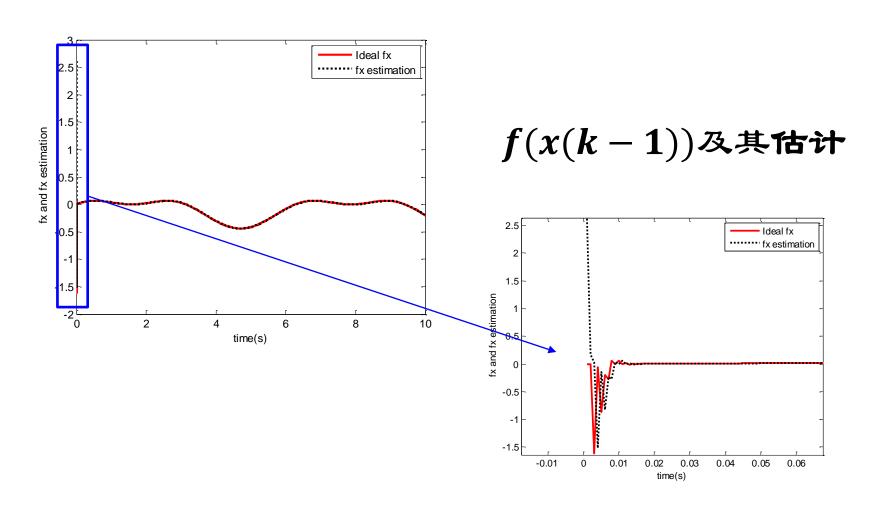
$$y(k) = f(x(k-1)) + u(k-1)$$
$$f(x(k-1)) = \frac{0.5y(k-1)(1-y(k-1))}{1 + \exp(-0.25y(k-1))}$$

假定f(x(k-1))未知,用RBF对其进行逼近,结构为1-9-1,网络输入取y(k-1), $c_i=[-2,-1.5-1.0-0.500.51.01.52]$, $b_i=15$,(i=1, $j=1,2,\cdots,9$),初始取值为(0,1)之间的随机数

$$y_d = \sin t$$
 $c_1 = -0.01, \beta = 0.001, \gamma = 0.001, G = 50000, \epsilon_f$
 $= 0.003$







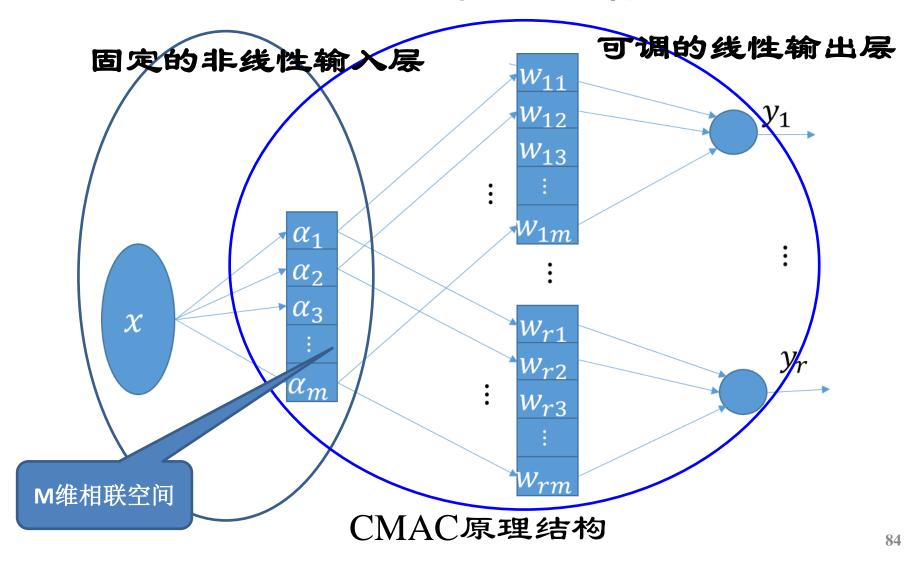
本讲的主要内容

- 一、人工神经元控制系统
- 二、RBF神经网络控制
- 三、CMAC神经网络控制
- 四、Hopfield网络优化

CMAC神经网络

- 小脑模型关节控制器 (Cerebellar Model Arculation Controller) 1975 Albus
- 仿照小脑如何控制肢体运动的原理而建立的神经网络模型, 主要用来求解机械手的关节运动
- 推广至机器人控制、模式识别、自适应控制、信号处理等
- 局部逼近神经网络
- 一种联想网络, 具有局部泛化能力, 相似输入产生相似输出, 远离的输入产生几乎独立地输出

CMAC神经网络



CMAC神经网络数学表示

实现非线性映射

$$y = f(x)$$
 $x = [x_1, x_2, \dots, x_n]^T, y = [y_1, x_2, \dots, y_r]^T$

• (1) $S: \mathbf{x} \to A, \boldsymbol{\alpha} = S(\mathbf{x})$ $\alpha = [\alpha_1, \alpha_2, \dots, \alpha_m]^T \in A, \alpha_i = 0 \text{ or } 1$

A为m维相联空间; 固定数目c的 $\alpha_i = 1$, c: 感受野 (reception field) 的大小, 泛化参数

• (2)
$$P: A \to \mathbf{y}, \mathbf{y} = P(\alpha) = W\alpha$$

$$W = \begin{bmatrix} w_{11} & \cdots & w_{1m} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ w_{r1} & \cdots & w_{rm} \end{bmatrix}, \alpha = \begin{bmatrix} \alpha_1 \\ \vdots \\ \alpha_m \end{bmatrix}$$

$$y_i = P_i(\alpha) = \sum_{j=1}^m w_{ij}\alpha_i$$

CMAC神经网络学习算法

连接权学习算法

CMAC神经网络学习算法

$$e_i(k) = y_{di}(k) - y_i(k) = y_{di} - w_i(k)\alpha(x)$$

$$\Delta e_{i}(k) = e_{i}(k+1) - e_{i}(k)$$

$$= [y_{di} - y_{i}(k+1)] - [y_{di} - y_{i}(k)]$$

$$= -[y_{i}(k+1) - y_{i}(k)]$$

$$= -[w_{i}(k+1) - w_{i}(k)]\alpha(x)$$

$$\Delta w_{i}(k) = \frac{\beta e_{i}(k)\alpha(x)}{\alpha^{T}(x)\alpha(x)}$$

$$\Delta e_i(k) = -\beta e_i(k)\alpha^T(x)\alpha(x)/\alpha^T(x)\alpha(x) = -\beta e_i(k)$$
$$e_i(k+1) = (1-\beta)e_i(k)$$

CMAC神经网络

$$\lim_{k \to \infty} e_i(k) = 0$$
$$|1 - \beta| < 1 \Rightarrow 0 < \beta < 2$$

CMAC网络具有如下特性:

- ■可以实现从输入到输出的任意映射,输入各向量分量的量化精度愈高,分块愈细,逼近任意函数的精度就愈高
- 具有局部扩展功能,即在局部空间中靠近的向量,对 应的输出也是靠近的
- 采用自适应LMS自适应算法,可得到全局最小值
- ■由于相联空间中只有少数几个元素为1,其余均为0, 因此在一次训练中只有少数的连接权需要调整,计算量比BP网络要小

输入向量
$$x=[x_1,x_2,\cdots,x_n]^T$$
 —相联空间A中向量 α $S:x\to A$

输入较近⇒输出较近

输入较远⇒输出较远

输入空间距离 (海明距离,Hamming Distance)

$$H_{ij} = \sum_{k=1}^{n} |x_{ik} - x_{jk}|$$

 x_i 与 x_j 距离较近 交集 $A_i^* \wedge A_j^*$ 应较大

 x_i 与 x_j 距离较远 交集 $A_i^* \wedge A_j^*$ 应较小

 A^* 表示A中非零元素的集合

要求:相联空间的元素个数 $\left|A_p\right|$ 远远大于 A^* 中元素的个数 $\left|A^*\right|$,通常选 $\left|A_p\right|=100|A^*|$

保证输入空间的每一点都存在唯一的映射 $x \to A$ 假定向量x的每个分量可以取q个不同的值,则输入共有 q^n 个不同模式。

假定
$$u=|A^*|,v=\frac{|A_p|}{|A^*|}$$
,则 A^* 的组合数为
$$C^u_{uv}=\frac{(uv)!}{u!(uv-v)!}>\frac{(uv-u)^u}{u!}>\frac{(uv-u)^u}{u^u}=(v-1)^u$$
 $v=100\Rightarrow q^n<99^{|A^*|}$

非线性映射分解成两步

$$\chi \longrightarrow M, M \longrightarrow A$$

- $1) x \longrightarrow M$
- 将输入向量 χ 的每个分量 χ_i 转成二进制变量 m_i ,
- m_i 只有一个区间段的位值均为1, 其余为0
- 在任何一个 m_i 中位值为1的个数 $|m^*|$ 均等于 $|A^*|$

 $x \rightarrow m, c = 4$

		m										
\boldsymbol{x}	μ_a	μ_b	μ_c	μ_d	μ_e	μ_f	μ_g	μ_h	μ_i	μ_j	μ_k	μ_l
1	1	1	1	1	0	0	0	0	0	0	0	0
2	0	1	1	1	1	0	0	0	0	0	0	0
3	0	0	1	1	1		0	0	0	0	0	0
4	0	0	0	1	1	1	1	0	0	0	0	0
5	0	0	0	0	1	1	1	1	0	0	0	0
6	0	0	0	0	0	1	1	1	1	0	0	0
7	0	0	0	0	0	0	1	1	1	1	0	0
8	0	0	0	0	0	0	0	1	1	1	1	0
9	0	0	0	0	0	0	0	0	1	1	1	1

$x \rightarrow m$ 简化形式

x	m^*
1	a, b, c, d
2	e, b, c, d
3	e, f, c, d
4	e, f, g, d
5	e, f, g, h
6	i, f, g, h
7	i, j, g, h
8	i, j, k, h
9	i, j, k, l

$$m{H}_{ij} < |A_i^*|$$
时, $m{H}_{ij} = |A_i^*| - \left|A_i^* \wedge A_j^* \right|$

$$x_1=1, x_2=3$$
时, $A_1^* \wedge A_2^*=\{c,d\}, |A_i^*|=4$

$$H_{12} = |A_1^*| - |A_1^* \wedge A_2^*| = 2$$

$$x = [x_1, x_2]^T, 1 \le x_1 \le 5, 1 \le x_2 \le 7, |A_i^*| = 4$$

 $x \longrightarrow m$ 简化形式

$x \rightarrow m$ 简化形式

x_1	$oldsymbol{m_1^*}$
1	A, B, C, D
2	E, B, C, D
3	E, F, C, D
4	E, F, G, D
5	E, F, G, H

x_2	m_2^*
1	a, b, c, d
2	e, b, c, d
3	e, f, c, d
4	e, f, g, d
5	e, f, g, h
6	i, f, g, h
7	i, j, g, h

7

$2) M \rightarrow A, C = 4$							
A^* x_1		A,B,C,D	E,B,C,D	E,F,C,D	E,F,G,D	E,F,G,H	
A	x_2		1	2	3	4	5
	a, b, c, d	1	Aa, Bb, Cc, Dd	Ea, Bb, Cc, Dd	Ea, Fb, Cc, Dd	Ea, Fb, Gc, Dd	Ea, Fb, Gc, Hd
	e, b, c, d	2	Ae, Bb, Cc, Dd	Ee, Bb, Cc, Dd	Ee,Fb,Cc,Dd	Ee, Fb, Gc, Dd	Ee,Fb,Gc,Hd
(e, f, c, d	3	Ae, Bf, Cc, Dd	Ee,Bf,Cc,Dd	Ee,Ff,Cc,Dd	Ee,Ff,Gc,Dd	Ee,Ff,Gc,Hd

e, f, g, dAe, Bf, Cg, DdEe, Bf, Cg, Dd Ee, Ff, Cg, Dd Ee, Ff, Gg, DdEe, Ff, Gg, Hd

e, *f* , *g* , *h* 5 Ee, Bf, Cg, DhAe, Bf, Cg, DhEe, Ff, Cg, Dh

Ee, Ff, Gg, Dh Ee, Ff, Gg, Hh *i*, *f* , *g* , *h* Ai, Bf, Cg, Dh6 Ei, Bf, Cg, DhEi, Ff, Cg, DhEi, Ff, Gg, DhEi, Ff, Gg, Hhi, j, g, hAi, Bj, Cg, DhEi, Bj, Cg, DhEi, Fj, Cg, DhEi, Fj, Gg, DhEi, Fj, Gg, Hh

$$x_1 = [3, 5]^T, x_2 = [3, 2]^T$$

 $H_{12} = 3, A_1^* \land A_1^* = \{Ee\}, |A^*| = 4$

$$H_{12} = |A_1^*| - |A_1^* \wedge A_2^*| = 3$$

对所有的组合并不总成立,但 x_1, x_2 距离增加时, $|A_1^* \wedge A_2^*|$ 不会增加

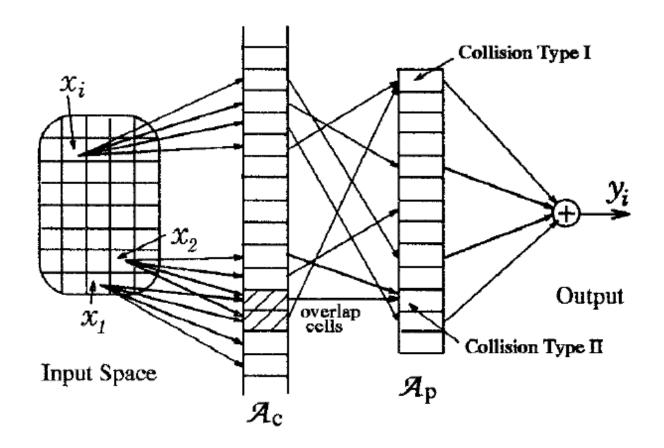
 $S: X \to A$ 使邻域内产生泛化,而不同邻域则产生分类

CMAC网络存储哈希编码

■ A到 A_p 的映射

- x的每个分量有q个值,则A的维数为 q^n ,如q=50,n=10,则需 50^{10} 个存储单元
- 哈希编码: 计算机中数据压缩技术。当在一个大的 存储区域稀疏地存储一些数据时,可以通过哈希编 码将其压缩到一个很小的区域。

将稀疏地存于A中的 A^* 通过哈希编码将其压缩存储到小的存储区域 A_p 中。可以通过产生一个伪随机数的程序来实现,将大的存储区域A的地址作为该伪随机数产生程序的变量,产生的随机数限制在一个很小的范围内,该随机数便作为小存储区域 A_p 的地址。



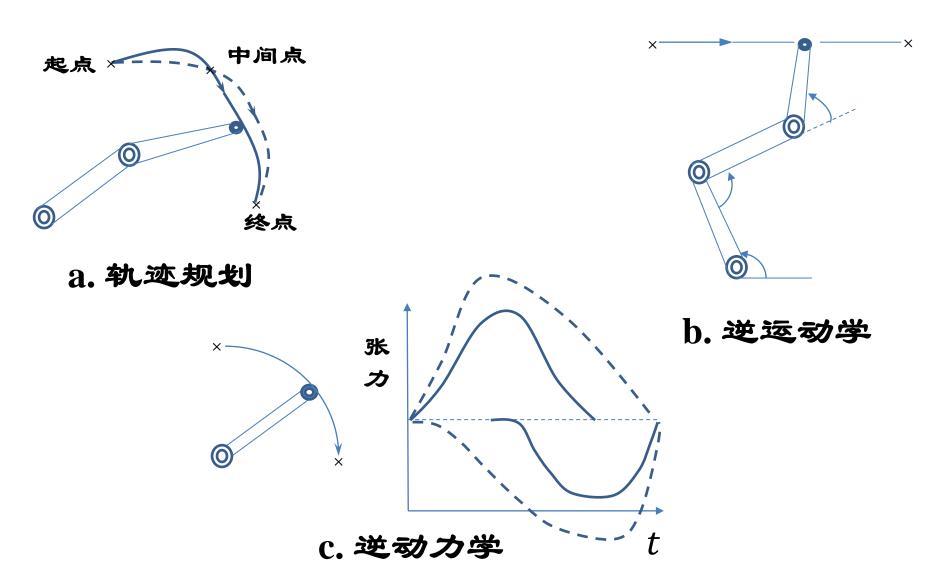
CMAC网络存储哈希编码

■ A到 A_p 的映射

①同一输入向量x所对应的 A^* 的不同元素映射到同一地址的概率 $(\left|A_p\right|=2000,\left|A^*\right|=20)$ $\frac{1}{2000}+\frac{2}{2000}+\cdots+\frac{19}{2000}\approx 0.1$

②相距较远向量 x_1, x_2 有 $A_1^* \land A_2^* = \Phi$,但经过映射后 $A_{1p}^* \land A_{2p}^* \neq \Phi$ prob($|A_1^* \land A_2^*| = 0$) = 0.818 prob($|A_1^* \land A_2^*| = 1$) = 0.165 prob($|A_1^* \land A_2^*| = 2$) = 0.016 prob($|A_1^* \land A_2^*| \geq 3$) = 0.001

机械手控制问题



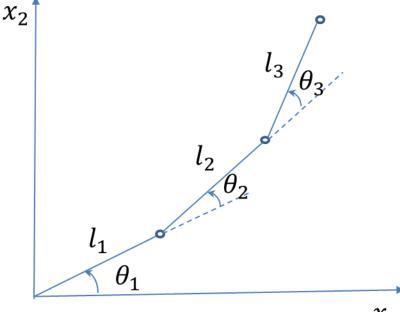
机械手逆运动学

机械手运动方程(kinematic equation)静态方程

机械手臂长 l_1,l_2,l_3 , 以及各关节角 θ_1 , θ_2 , θ_3 , 则机械手终端在直角坐标系中的位置

$$x_1 = l_1 \cos \theta_1 + l_2 \cos(\theta_1 + \theta_2) + l_3 \cos(\theta_1 + \theta_2 + \theta_3)$$

$$x_2 = l_1 \sin \theta_1 + l_2 \sin(\theta_1 + \theta_2) + l_3 \sin(\theta_1 + \theta_2 + \theta_3)$$

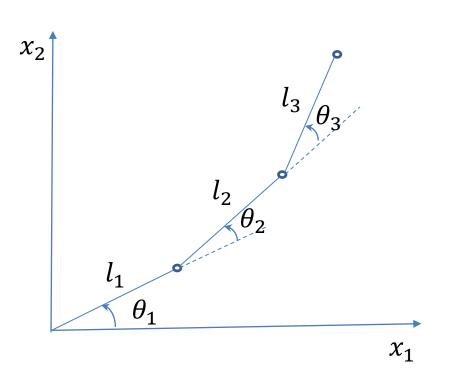


写成一般形式

$$X = F(\Theta)$$

$$X = (x_1, x_2)^T, \Theta = (\theta_1, \theta_2, \theta_3)^T$$

机械手逆运动学



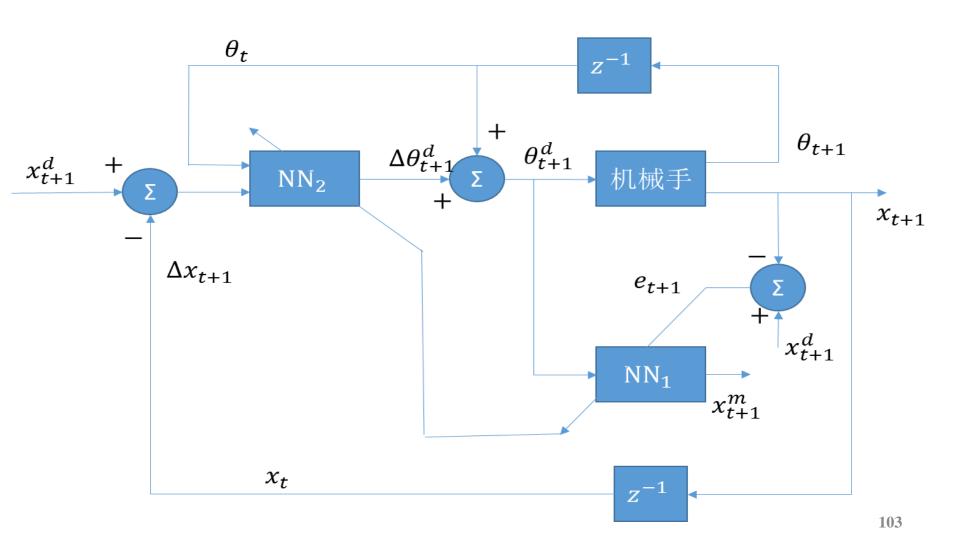
平面上运动的三关节机械手

- 基于位置的逆运动学控制
- 已知空间轨迹X(t),求关 节运动轨迹 $\Theta(t)$
- 未逆有
 Θ = F⁻¹(X)
- ■基于速度的逆运动学控制
- 有时需要用到速度信息

$$\dot{X} = J(\Theta)\dot{\Theta}
\dot{\Theta} = J^{-1}(\Theta)\dot{X}$$

J(Θ)机械手的Jacobian矩阵

机械手逆运动学神经网络控制



CMAC神经网络控制

- NN1是机械手正模型, NN2是机械手逆模型
- 在t+1时刻,由空间轨迹 $X^d(t)$ 得到 X^d_{t+1} 作为给定信号,与t时刻真实位置作比较
- $\Delta X_{t+1} = X_{t+1}^d X^d$
- $\Theta_{t+1}^d = \Theta_t + \Delta \Theta_{t+1}^d$
- $e_{t+1} = X_{t+1}^d X_{t+1}$

机械手正模型NN1

• 机械手正模型

实现由关节角O到空间位置X的变化

$$x_{1}$$

$$= l_{1} \sin \left(\theta_{1} + \frac{\pi}{2}\right) + l_{2} \sin \left(\theta_{1} + \theta_{2} + \frac{\pi}{2}\right)$$

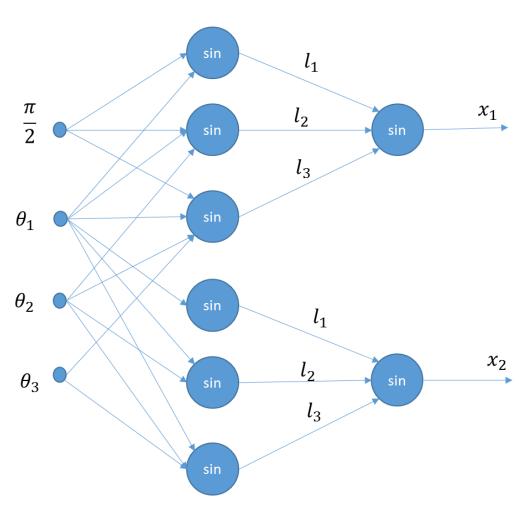
$$+ l_{3} \sin \left(\theta_{1} + \theta_{2} + \theta_{3} + \frac{\pi}{2}\right)$$

$$x_{2} = l_{1} \sin \theta_{1} + l_{2} \sin(\theta_{1} + \theta_{2}) + l_{3} \sin(\theta_{1} + \theta_{2} + \theta_{3})$$

机械手正模型NN1

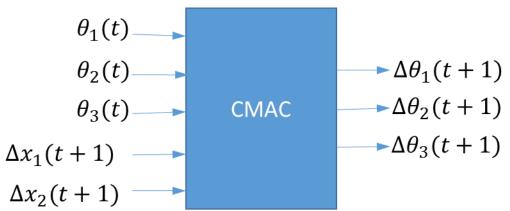
• 神经网络NN1结构

•
$$J(\Theta) = \begin{bmatrix} \frac{\partial x_1}{\partial \theta_1} & \frac{\partial x_1}{\partial \theta_2} & \frac{\partial x_1}{\partial \theta_3} \\ \frac{\partial x_2}{\partial \theta_1} & \frac{\partial x_2}{\partial \theta_2} & \frac{\partial x_2}{\partial \theta_2} \end{bmatrix}$$



机械手逆模型NN2

- 5个输入
- 每个输入量化级R = 200
- 感受野宽度 C=40
- 物理存储空间Ap = 9240
- 权值系数 w_{ij} , $i=1,2,3,j=1,2,\cdots$, C



机械手逆模型NN2

CMAC网络输出

$$\Delta\theta_i(t+1) = \sum_{j=1}^C w_{ij}$$

■ 求解 $X \rightarrow \theta$

指标函数 (含关节角变化最小的约束条件)

$$\min U = \frac{\alpha}{2} \sum_{m=1}^{2} e_m^2(t+1) + \frac{\beta}{2} \sum_{i=1}^{3} \Delta \theta_i^2(t+1)$$

$$\begin{split} e_m(t+1) &= x_m^d(t+1) - x_m(t+1) \\ U &= \frac{\alpha}{2} e^T e + \frac{\beta}{2} \Delta \Theta^T \Delta \Theta \\ e &= [e_1(t+1), e_2(t+1)]^T \quad \Delta \Theta = [\Delta \theta_1(t+1), \Delta \theta_2(t+1), \Delta \theta_3(t+1)]^T \end{split}$$

机械手逆模型NN2

$$\frac{\partial U}{\partial \Delta \Theta} = \alpha e^{T} \frac{\partial e}{\partial \Delta \Theta} + \beta \Delta \Theta^{T} = \alpha e^{T} \left(\frac{-\partial X}{\partial \Delta \Theta} \right) + \beta \Delta \Theta^{T}$$
$$= -\alpha e^{T} J + \beta \Delta \Theta^{T}$$
$$\Delta \Theta^{k+1} = \Delta \Theta^{k} - \eta' \frac{\partial U}{\partial \Delta \Theta}$$

■ CAMC学习, 定义

$$V = \frac{1}{2}e^{T}e = \frac{1}{2}\sum_{m=1}^{2}e_{m}^{2}(t+1)$$

$$= \frac{1}{2} \sum_{m=1}^{2} [X_m^d(t+1) - X_m(t+1)]^2$$

机械手逆模型NN2

• Wij 修正算法

$$w_{ij\text{new}} = w_{ij\text{old}} - \eta \frac{\partial V}{\partial w_{ij}}, i = 1, 2, 3; j = 1, 2, \dots, C$$

$$\frac{\partial V}{\partial w_{ij}} = e^T \frac{\partial e}{\partial w_{ij}} = e^T \frac{\partial e}{\partial \Theta_{t+1}} \frac{\partial \Theta_{t+1}}{\partial w_{ij}} = e^T (-J_i)$$

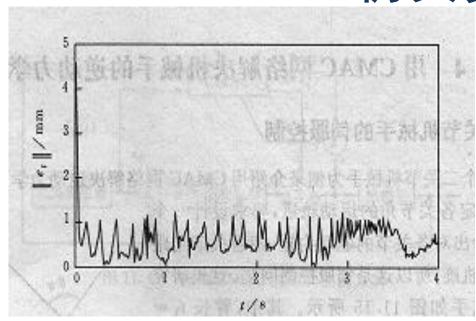
仿真实验

三关节机械手 $l_1 = l_2 = l_3 = 0.5m$ 跟踪平面上一个圆周,圆心(0.5m, 0.25m),半径 0.25m

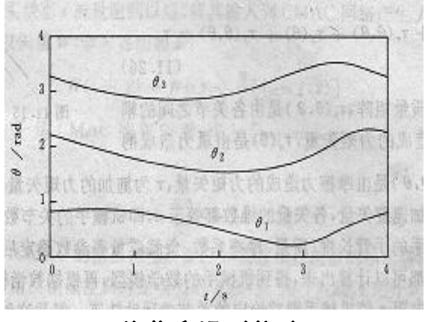
仿真实验

- ①设CMAC网络结构参数为:量化级R=200,感受野宽度 C=40,物理存储空间Mp=9240,学习参数 $\alpha=300$, $\beta=1$, $\eta=0.0001$,初始化CMAC的权值 $w_{ij}=0$,i=1,2,3; $j=1,2,\cdots$,C. 设t=0
- ②由参考运动轨迹方程求出 X^d_{t+1} ,计算 $\Delta X_{t+1}=X^d_{t+1}$ X^d , NN2产生 $\Delta \Theta^d_{t+1}$, 计算 $\Theta^d_{t+1}=\Theta_t+\Delta \Theta^d_{t+1}$ 作为机械手关节的给定角
- ③根据机械手运动方程计算出t+1时刻机械手空间位置 X_{t+1} 和关节角状态 Θ_{t+1} ,计算雅克比矩阵J
- ④求出位置跟踪误差 $e_{t+1}=X_{t+1}^d-X_{t+1}$,修正NN2权值 w_{ij}
- $(5) \Rightarrow t = t + 1$, $(5) \Rightarrow (2)$

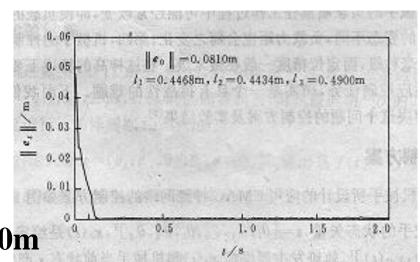
仿真实验



跟踪误差变化曲线



关节角运动轨迹



臂长变化后的跟踪误差变化曲线 l1=0.4468m, l2=0.4434m,l3=0.4900m

CMAC网络解机械手逆动力学问题

• n关节机械臂, 动态方程

$$M(\theta)\ddot{\theta} + C(\theta,\dot{\theta})\dot{\theta} + G(\theta) + \tau_f(\theta,\dot{\theta}) = \tau$$

 $M(\theta)$: 正定惯性矩阵

 $C(heta,\dot{ heta})$: 离心力、哥氏力等矩项

 $G(\theta)$: 重力项

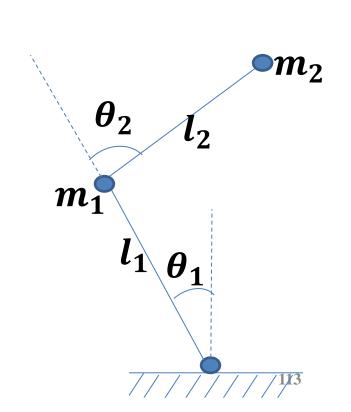
 $au_f(heta,\dot{ heta})$:摩擦力矩、干扰项

 τ :施加的外力距,控制输入

 θ : 关节角度

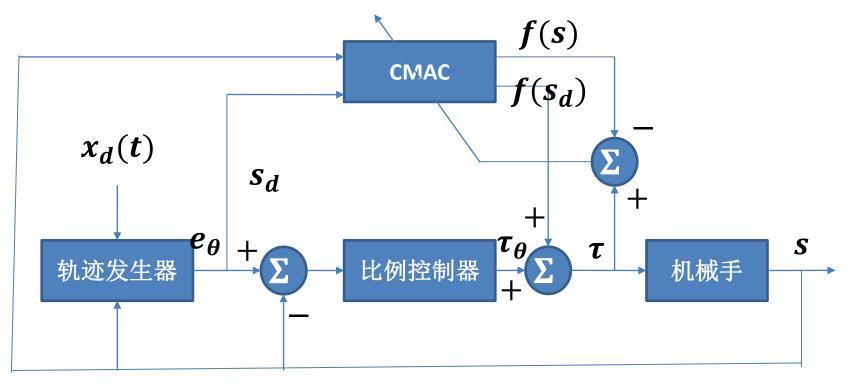
 $\dot{ heta}$: 关节角速度

 $\ddot{\theta}$: 关节角加速度



CMAC网络解机械手逆动力学问题

$$s = \left[\theta_1, \dot{\theta}_1, \ddot{\theta}_1, \theta_2, \dot{\theta}_2, \ddot{\theta}_2\right]$$



CMAC网络机械手逆动力学控制方案

$$au = [au_1, au_2]^T \quad au - f(s)$$
修正权值矢量 W

CMAC网络解机械手逆动力学问题

$$W(t+1) = W(t) + \frac{\eta}{c} [\tau - f(s)]$$

$$W = [w_1, w_2]^T, w_i = [w_{i1}, w_{i2}, \cdots, w_{ic}], c$$
为感受野宽度

$$0 < \eta < 1$$
为学习率

$$f(s_i) = \sum_{j=1}^c w_{ij}$$

仿真实例

$$s = \left[\theta_1, \dot{\theta}_1, \ddot{\theta}_1, \theta_2, \dot{\theta}_2, \ddot{\theta}_2\right]^T, f(s) = [f(s_1), f(s_2)]^T$$

$$-4$$
rad $\leq \theta \leq 4$ rad -20 rad/s $\leq \dot{\theta} \leq 20$ rad/s -100 rad/ $s^2 \leq \dot{\theta} \leq 100$ rad/ s^2

$$R = 400, \beta = 0.6, C = 80, Ap = 50000$$

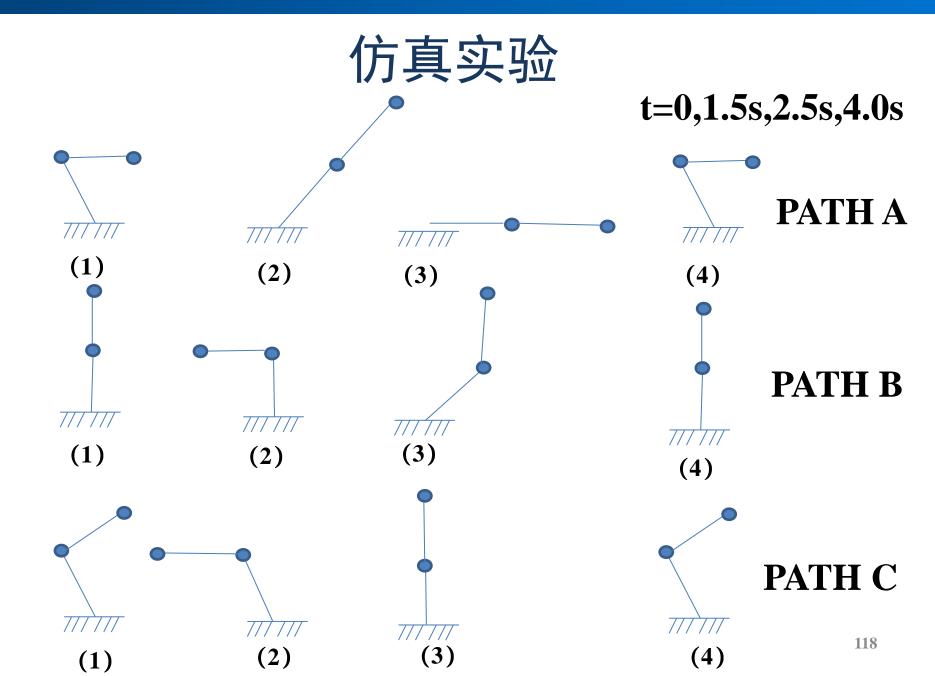
定义均方根误差RMS

RMS=
$$\sqrt{\frac{1}{N}\sum_{i=1}^{N}\left[\left(\theta_1^d(t)-\theta_1(t)\right)^2+\left(\theta_2^d(t)-\theta_2(t)\right)^2\right]}$$

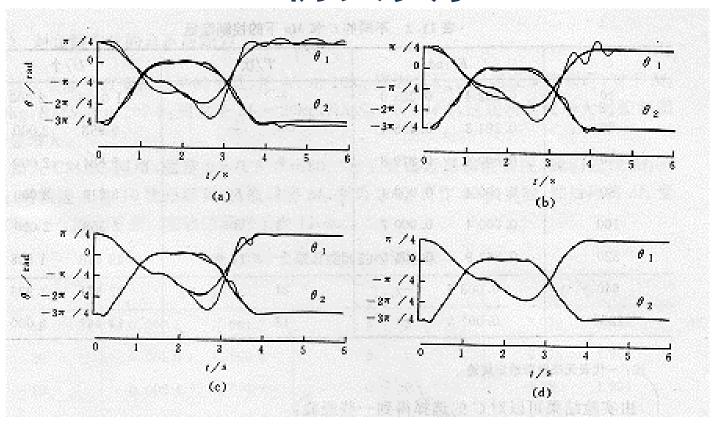
Miller W T, Glanz F H, Kraft L G. Application of a general learning algorithm to the

仿真实验

- ■性能指标
- 最终误差E: 对每条轨迹作5()次试验,最后五次试验的RMS作为E
- 试验次数T: 令单独反馈控制器时的RMS为 RMS_0 ,加上CMAC后重新做试验,当RMS小于10% RMS_0 时的试验次数
- 内存使用数U: 50次连续试验, Ap中实际被使用 的内存单元



仿真实验



对轨迹A的学习跟踪曲线

- (a)学习前跟踪结果;(b)第一次跟踪结果;
- (c)第二次跟踪结果;(d)第三次跟踪结果

参数对控制性能影响

不同 η 和Ap下的控制指标

η	E/rad	T/ 次	U/个	
0.2	0.0006 0.0005	21 15	3544 1746	
0.4	0.0003 0.0004	6 6	4203 1792	
0.6	0.0004 0.0004	2 6	5216 2000	
0.8	0.0003 0.0006	5 2	6546 1949	
1.0	0.0004 0.0006	3 2	5948 1958	

Ap = 50000,2000

参数对控制性能影响

不同C和Ap下的控制指标

С	E/rad	т/-	次	U/	个	
10	0.2024 0.2530	_	_	10106	2000	C<=40泛 化能力差
20	0.1943 0.4054	_	_	9953	2000	
40	0.0004 0.2708	9	_	9884	2000	ルトクトセン
80	0.0004 0.0004	2	6	5216	2000	
160	0.0004 0.0007	1	3	5558	2000	
320	0.2629 0.0015	_	3	12618	1998	C>=320映射冲
640	0.0039 —	24	_	12971	1998	— 突增多,可能— 不收敛
1280	0.0075 —	13	_	14467	2000	Ap=50000,2000

鲁棒性和自适应性一量测噪声影响

不同量测噪声下的控制指标($C=80,\eta=0.6$)

σ	E/rad	T/ 次	U/ ↑
0.5	0.0018 0.0019	3 3	5111 1882
2.0	0.0095 0.0093	4 2	8787 1989
8.0	0.0714 0.2247	2 —	21340 2000

Ap = 50000,2000

 θ : 0.01 σ rad

 θ : 0.05 σ rad/s

噪声增大, 跟踪误差增大, 但对

 $\ddot{\theta}$: 0. 25 σ rad/ s^2

CMAC网络学习的收敛速度没多大影响

鲁棒性和自适应性一负载变化影响

负载改变时的控制指标 $(C=80, \eta=0.6)$

M_2/kg	E/rad	T/ 次	U/个	
10	0.0008 0.0017	3 3	5079 1954	
20	0.0010 0.0008	0 0	6276 1954	
10	0.0004 0.0007	0 0	6280 1954	
20	0.0004 0.0007	0 0	6281 1954	

Ap = 50000,2000

只用反馈控制时,

 $M_2=10kg$, $RMS_0=0.2075$

 $M_2=20kg$, $RMS_0=0.3947$

鲁棒性和自适应性一变化轨迹跟踪

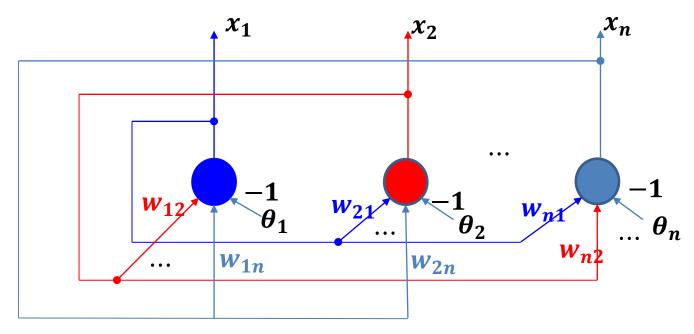
跟踪不同运动轨迹时控制指标($C=80, \eta=0.6$)

轨迹	E/rad	T/ 次	U/个	
Α	0.0012 0.0155	3 3	10308 2000	
В	0.0011 0.1269	3 —	11737 2000	
С	0.0007 0.0034	0 3	12140 2000	
Α	0.0007 0.0056	0 1	12142 2000	
В	0.0005 0.0025	0 0	12143 2000	
С	0.0004 0.0019	0 0	12143 2000	

只用反馈 控制时RMS₀ A:0.3410 B:0.2240 C:0.2878

本讲的主要内容

- 一、人工神经元控制系统
- 二、RBF神经网络控制
- 三、CMAC神经网络控制
- 四、Hopfield网络优化



$$\begin{cases} s_i = \sum_{j=1}^n w_{ij} x_j - \theta_i \\ x_i = f(s_i) \end{cases} \qquad w_{ii} = 0$$

输入为网络初始状态 $x(0)=[x_1(0),x_2(0),\cdots,x_n(0)]^T$

输出为网络的稳定状态 $\lim_{k \to \infty} x(k)$

离散Hopfield网络(DHNN)

$$f(s) = \begin{cases} 1, & s \ge 0 \\ 0, & s < 0 \end{cases}$$
 $f(s) = \begin{cases} 1, & s \ge 0 \\ -1, & s < 0 \end{cases}$

网络更新方式

• 异步方式

$$\begin{cases} x_{i}(k+1) = f\left(\sum_{j=1}^{n} w_{ij}x_{j}(k) - \theta_{i}\right) \\ x_{j}(k+1) = x_{j}(k), j \neq i \end{cases}$$

• 同步方式

$$x_i(k+1) = f\left(\sum_{j=1}^n w_{ij}x_j(k) - \theta_i\right)$$

离散Hopfield网络的状态变换

- ·通常网络从某一初始状态开始经过多次更新后才可能 达到某一稳态。使用异步状态更新策略有以下优点:
- (1) 算法实现容易,每个神经元节点有自己的状态更新时刻. 不需要同步机制;
- (2) 以串行方式更新网络的状态可以限制网络的输出状态, 避免不同稳态以等概率出现。
- 一旦给出HNN的权值和神经元的阈值, 网络的状态转移序列就确定了。

由于反馈的存在。系统的演变可能出现如下几种状态

- (1) 渐近稳定
- (2) 极限环
- (3) 混沌现象
- (4) 状态轨迹发散

- 定义: 网络状态 $x = f(Wx \theta)$, 则称x为网络的稳定点或吸引子
- 若稳态为记忆样本,则收敛过程便是寻找记忆样本过程(联想记忆)
- 若稳态对应某种优化目标,并作为目标函数的极小点,收敛过程辨识优化计算过程
- 定理:对于离散Hopfield网络,若按异步方式调整, 具连接权值为对称阵,对任意的初态,网络最终都收敛到一个吸引子。

• 证明: 定义网络能量函数

$$E(k) = -\frac{1}{2}x^{T}(k)Wx(k) + x^{T}(k)\theta$$
$$\Delta x(k) = x(k-1) - x(k)$$

$$\Delta E(k) = E(k+1) - E(k)$$

$$= -\Delta x^{T}(k)[Wx(k) - \theta] - \frac{1}{2}\Delta x^{T}(k)W\Delta x(k)$$

■ 按异步方式

$$\Delta x(k) = [0, \cdots, 0, \Delta x_i(k), 0, \cdots, 0]^T$$

- $\Delta E(k) = -\Delta x_i(k) \left[\sum_{j=1}^n w_{ij} x_j(k) \theta_i \right] \frac{1}{2} \Delta x_i^2 w_{ii}$
- $s_i(k) = \sum_{j=1}^n w_{ij} x_j(k) \theta_i$
- $\Delta E(k) = -\Delta x_i(k) \left[s_i(k) + \frac{1}{2} \Delta x_i(k) w_{ii} \right] =$ $-\Delta x_i(k) s_i(k)$

假定节点取 - 1和1两种状态。则

$$x_i(k+1) = f[s_i(k)] = \begin{cases} 1 & s_i(k) \ge 0 \\ -1 & s_i(k) < 0 \end{cases}$$

•
$$x_i(k) = -1, x_i(k+1) = f[s_i(k)] = 1$$

 $\Delta x_i(k) = 2, s_i(k) \ge 0, \Rightarrow \Delta E(k) \le 0$

•
$$x_i(k) = 1, x_i(k+1) = f[s_i(k)] = -1$$

 $\Delta x_i(k) = -2, s_i(k) < 0, \Rightarrow \Delta E(k) \le 0$

•
$$x_i(k+1) = x_i(k) \Rightarrow \Delta E(k) = 0$$

• E(k)收敛到常数, $\Delta E(k) = 0$

• 吸引子分析 $\Delta E(k) = -\Delta x_i(k) s_i(k)$

 $\Delta E(k) = 0$ 对应于

(a)
$$x_i(k+1) = x_i(k) = 1$$
, or $x_i(k+1) = x_i(k) = -1$

(b)
$$x_i(k) = -1$$
, $x_i(k+1) = 1$, $\underline{s}_i(k) = 0$

稳态

 $w_{ii}>0$ 结论仍成立,而且收敛过程更快

■按同步方式

定理:对离散Hopfield网络,若按同步方式调整状态,且连接权值矩阵非负定对称,则对于任意初态, 网络最终都将收敛到一个吸引子 $\Delta E(k) = E(k+1) - E(k)$ $= -\Delta x^T(k)[Wx(k) - \theta] - \frac{1}{2}\Delta x^T(k)W\Delta x(k)$

$$= -\Delta x^{T}(k)s(k) - \frac{1}{2}\Delta x^{T}(k)W\Delta x(k)$$

$$= -\sum_{i=1}^{n} \Delta x_i(k) s_i(k) - \frac{1}{2} x^T(k) \mathbf{W} \Delta x(k)$$

$$-\Delta x_i(k)s_i(k) \leq 0$$

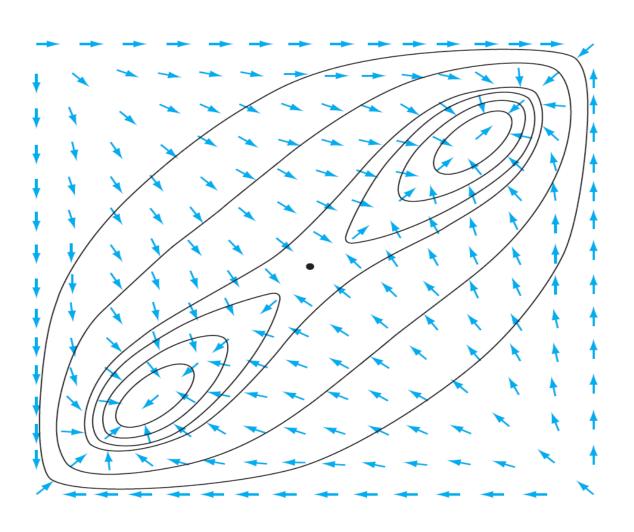
W非负定 $\Rightarrow \Delta E(k) \leq 0$

• 能量函数的物理意义:

在那些渐近稳定点的吸引域内, 离吸引点越远的状态, 所具有的能量越大, 由于能量函数的单调下降特性, 保证状态运动能从远离吸引点处, 不断趋于吸引点, 直到达到稳定点(局部能量极小点)。

注意:能量函数的选择,只是保证系统稳定和渐近稳定的充分条件,而不是必要条件,能量函数的选择也不是唯一的

离散Hopfield网络能量函数



离散Hopfield网络能量极小点的设计

- 只有当网络的能量极小点可被选择和设定时, 网络所具有的能力才能发挥作用。
- 能量极小点的分布是由网络的连接权值和阈值所决定的。 因此设计能量极小点的核心就是如何获取一组合适的参数 值。
- 有两种方法供选择:
- (1)根据求解问题的要求直接设计出所需要的连接枚值
- (2)通过提供的附加机制来训练网络, 使其自动调整连接权值, 产生期望的能量极小点。
- 前者为静态学习方法,对于一个具体应用而言,权矩阵为 定常矩阵、如TSP求解等。后者为动态学习方法,如联想 记忆等。

■ 连接权设计 Hebb规则

给定
$$m$$
个样本 $x^{(k)}(k=1,2,\cdots,m), x \in \{0,1\}^n$

$$w_{ij} = \begin{cases} \sum_{k=1}^{m} \left(2x_i^{(k)} - 1\right) \left(2x_j^{(k)} - 1\right), i \neq j \\ 0, i = j \end{cases}$$
 ***** *****

矩阵形式

$$W = \sum_{k=1}^{m} (2x^{(k)} - b)(2x^{(k)} - b)^{T} - mI$$
$$b = [1, 1, \dots, 1]^{T}$$

- 吸引子分析 $x \in \{-1,1\}^n$
- 若加个样本两两正交

$$\begin{cases} x^{(i)T}x^{(j)} = 0, i \neq j \\ x^{(i)}x^{(i)} = n \end{cases}$$

$$Wx^{(k)} = \left(\sum_{i=1}^{m} x^{(i)}x^{(i)T} - mI\right)x^{(k)}$$

$$= \sum_{i=1}^{m} x^{(i)}x^{(i)T}x^{(k)} - mx^{(k)} = nx^{(k)} - mx^{(k)}$$

$$= (n-m)x^{(k)}$$

$$n - m > 0$$

$$\downarrow$$

$$f[Wx^{(k)}] = f[(n - m)x^{(k)}] = x^{(k)}$$

● 若m个样本 $x^{(k)}(k=1,2,\cdots,m)$ 不是两两正交,且设内积为

$$x^{(i)T}x^{(i)} = \beta_{ij}, (\beta_{ii} = 0)$$

$$Wx^{(k)} = \sum_{i=1}^{m} x^{(i)}x^{(i)T}x^{(k)} - mx^{(k)}$$

$$= (n-m)x^{(k)} + \sum_{\substack{i=1\\i\neq k}}^{m} x^{(i)}\beta_{ik}$$

取第|个元素

$$[Wx^{(k)}]_{j} = (n-m)x_{j}^{(k)} + \sum_{\substack{i=1\\i\neq k}}^{m} x_{j}^{(k)}\beta_{ik}$$

若能使∀j有

$$n - m > \left| \sum_{\substack{i=1\\i \neq k}}^{m} x_j^{(k)} \beta_{ik} \right|$$

则 $\chi^{(k)}$ 是网络吸引子。

$$\left| \sum_{\substack{i=1\\i\neq k}}^{m} x_j^{(k)} \beta_{ik} \right| \leq \left| \sum_{\substack{i=1\\i\neq k}}^{m} \beta_{ik} \right| \leq (m-1) \beta_m$$

$$\beta_m \triangleq |\beta_{ik}|_{max}$$

保证所有样本为吸引予的充分条件

$$n - m > (m - 1)\beta_m$$

$$m < \frac{n + \beta_m}{1 + \beta_m}$$

若m个样本满足

$$\alpha n \leq d_{H}(x^{(i)}, x^{(j)}) \leq (1 - \alpha)n$$

$$i, j = 1, \dots, m, i \neq j, 0 < \alpha < 0.5$$

$$\downarrow \downarrow$$

$$|\beta_{ij}| \leq n - 2\alpha n = \beta_{m}$$

充分条件

$$m < \frac{2n(1-\alpha)}{1+2n(1-2\alpha)}$$

■记忆容量

- 给定网络结构参数下,保证联想功能正确,网络所 能存储的最大样本数
- 样本本身不仅应为吸引子,而且具有一定的吸引域
- 不仅与节点数量有关,而且与连接权值设计有关
- 与样本本身的性质有关,输入样本正交,可获得最 大容量
- $m \leq 0.15n$ Hopfield (n为网络节点数量)
- $n \to \infty$ $m \le \frac{(1-2\alpha)^2 n}{2\ln n} (0 < \alpha < 0.5)$ 样本随机分布理 论分析

■改进权值来提高记忆容量

$$m$$
个样本 $x^k(k=1,2,\cdots,m)$,构成 $n\times(m-1)$ 阶矩阵 $A=\begin{bmatrix}x^{(1)}-x^{(m)},x^{(2)}-x^{(m)},\cdots,x^{(m-1)}-x^{(m)}\end{bmatrix}$ $A=U\Sigma V^T$ $\Sigma=\begin{bmatrix}S&0\\0&0\end{bmatrix}$ $S=\mathrm{diag}(\sigma_1,\sigma_2,\cdots,\sigma_r), U\in n\times n, V\in(m-1)\times(m-1)$

设计权值W和阈值向量θ

$$W = \sum_{k=1}^{r} u_{k} u_{k}^{T}, \theta = W x^{(m)} - x^{(m)}$$

$$U = [u_{1}, u_{2}, \dots, u_{r}, u_{r+1}, \dots, u_{n}]$$

 u_1, u_2, \cdots, u_r 为A值域空间的正交基

$$x^{(k)} - x^{(m)} = \sum_{i=1}^{r} \alpha_i u_i$$

$$Wu_i = \sum_{k=1}^{r} u_k u_k^T u_i = u_i$$

$$W(x^{(k)} - x^{(m)}) = W \sum_{i=1}^{r} \alpha_i u_i = \sum_{i=1}^{r} \alpha_i (Wu_i) = \sum_{i=1}^{r} \alpha_i u_i$$

$$= x^{(k)} - x^{(m)}$$

对任一样本
$$x^{(k)}$$
, $(k = 1, 2, \cdots, m - 1)$

$$Wx^{(k)} - \theta = Wx^{(k)} - Wx^{(m)} + x^{(m)} = x^{(m)}$$

$$f(Wx^{(k)} - \theta) = f(x^{(k)}) = x^{(k)}$$
对第m个样本,有
$$Wx^{(m)} - \theta = Wx^{(m)} - Wx^{(m)} + x^{(m)} = x^{(m)}$$

$$f(Wx^{(m)} - \theta) = f(x^{(m)}) = x^{(m)}$$

所有样本都是吸引子, 而并不要求两两正交 提高了网络记忆容量

例:

$$n = 4, \theta_i = 0 (i = 1,2,3,4), m = 2$$

$$x^{(1)} = \begin{bmatrix} 1\\1\\1\\1 \end{bmatrix}, x^{(2)} = \begin{bmatrix} -1\\-1\\-1\\-1 \end{bmatrix}$$

连接权矩阵 (Hebb规则)

$$W = x^{(1)}x^{(1)T} + x^{(2)}x^{(2)T} - 2I = \begin{bmatrix} 0 & 2 & 2 & 2 \\ 2 & 0 & 2 & 2 \\ 2 & 2 & 0 & 2 \\ 2 & 2 & 2 & 0 \end{bmatrix}$$
$$d_H(x^{(1)}, x^{(2)}) = 4, \Leftrightarrow \alpha = 0$$

$$f(Wx^{(1)}) = f \begin{bmatrix} 6 \\ 6 \\ 6 \\ 6 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix} = x^{(1)} \quad f(Wx^{(2)}) = f \begin{bmatrix} -6 \\ -6 \\ -6 \\ -6 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} -1 \\ -1 \\ -1 \\ -1 \end{bmatrix} = x^{(2)}$$

假定

$$x(0) = x^{(3)} = [-1 \ 1 \ 1 \ 1]^T$$

异步方式(1, 2, 3, 4)调整演变网络

$$x_1(1) = f\left(\sum_{j=1}^n w_{1j}x_j(0)\right) = f(6) = 1$$

$$x_2(1) = x_2(0) = 1$$
, $x_3(1) = x_3(0) = 1$, $x_4(1) = x_4(0) = 1$

$$x(1) = [1 \ 1 \ 1 \ 1]^T = x^{(1)}$$
 次敛到 $x^{(1)}$

假定

$$x(0) = x^{(4)} = [1 - 1 - 1 - 1]^T$$

异步方式(1, 2, 3, 4)调整演变网络

$$x_1(1) = f\left(\sum_{j=1}^n w_{1j}x_j(0)\right) = f(-6) = -1$$

$$x_2(1) = x_2(0) = -1$$
, $x_3(1) = x_3(0) = -1$, $x_4(1) = x_4(0) = -1$

$$x(1) = [-1 - 1 - 1 - 1]^T = x^{(2)}$$
 收敛到 $x^{(2)}$

假定

$$x(0) = x^{(5)} = [1 \ 1 \ -1 \ -1]^T$$

异步方式(1, 2, 3, 4)调整演变网络

与两个吸引子的海明距离都为2

$$x_1(1) = f\left(\sum_{j=1}^n w_{1j}x_j(0)\right) = f(-2) = -1$$

$$x_i(1) = x_i(0), i = 2,3,4$$

$$x(1) = [-1 \ 1 \ -1 \ -1]^T$$

$$x_2(2) = f\left(\sum_{j=1}^n w_{2j}x_j(1)\right) = f(-6) = -1$$

$$x_i(2) = x_i(1), i = 1,3,4$$

$$x(2) = [-1 - 1 - 1]^T = x^{(2)}$$

$$x_1(2) = [-1 - 1 - 1]^T = x^{(2)}$$

假定

$$x(0) = x^{(5)} = [1 \ 1 \ -1 \ -1]^T$$

异步方式(3,4,1,2)调整演变网络

与两个吸引子的海明距离都为2

$$x_3(1) = f\left(\sum_{j=1}^n w_{3j} x_j(0)\right) = f(2) = 1$$

$$x_i(1) = x_i(0), i = 1, 2, 4$$

$$x(1) = [1 \ 1 \ 1 \ -1]^T$$

$$x_4(2) = f\left(\sum_{j=1}^n w_{4j}x_j(1)\right) = f(6) = 1$$

 $x_i(2) = x_i(1), i = 1,3,4$
 $x(2) = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \end{bmatrix}^T = x^{(1)}$ 次数到 $x^{(1)}$

按同步方式调整

$$x(0) = x^{(3)} = [-1 \ 1 \ 1 \ 1]^T$$
 $x(1) = f[Wx(0)] = f(Wx^{(3)}) = [1 \ 1 \ 1 \ 1]^T$
 $x(2) = f[Wx(1)] = [1 \ 1 \ 1 \ 1]^T$
 $x(3) = [1 \ 1 \ 1 \ 1]^T$

$$x(0) = x^{(4)} = [1 - 1 - 1 - 1]^T$$

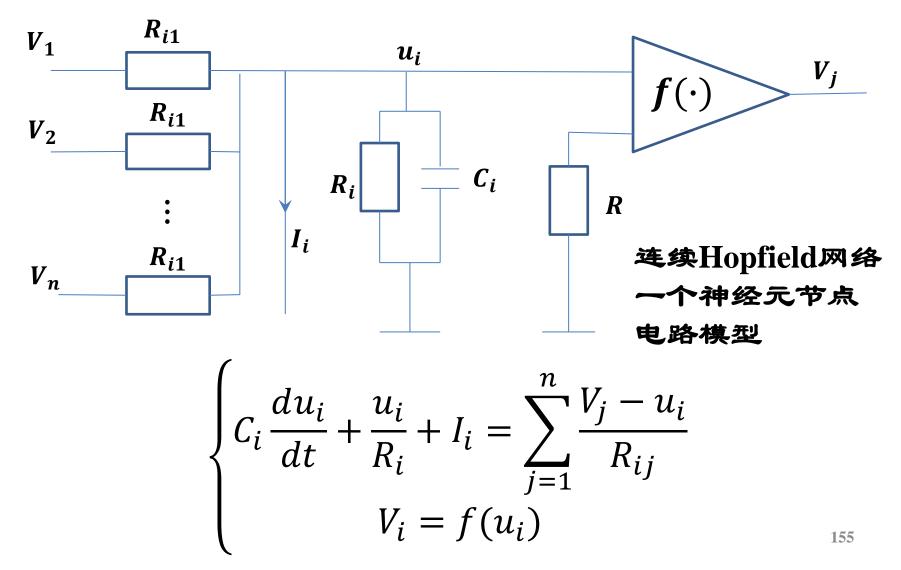
 $x(1) = f[Wx(0)] = f(Wx^{(3)}) = [-1 - 1 - 1 - 1]^T$
 $x(2) = f[Wx(1)] = [-1 - 1 - 1 - 1]^T$ 大欽到 $\chi^{(2)}$

$$x(0) = x^{(5)} = [1 \ 1 - 1 - 1]^T$$

 $x(1) = f[Wx(0)] = f(Wx^{(3)}) = [-1 \ -1 \ 1 \ 1]^T$
 $x(2) = f[Wx(1)] = [1 \ 1 \ -1 \ -1]^T = x(0)$

$$\begin{cases} s_{i} = \sum_{j=1}^{n} w_{ij}x_{j} - \theta_{i} \\ \frac{dy_{i}}{dt} = -\frac{1}{\tau}y_{i} + s_{i} \\ x_{i} = f(y_{i}) \end{cases}$$

$$x_{i} \in (-1,1) \quad x_{i} = f(y_{i}) = \frac{1 - e^{\mu y_{i}}}{1 + e^{\mu y_{i}}} \quad x_{i} \in (0,1) \quad x_{i} = f(y_{i}) = \frac{1}{1 + e^{\mu y_{i}}}$$



$$\begin{cases} \frac{du_{i}}{dt} = \frac{u_{i}}{R'_{i}C_{i}} - \frac{I_{i}}{C_{i}} + \sum_{j=1}^{n} \frac{V_{j}}{R_{ij}C_{i}} & \frac{1}{R'_{i}} = \frac{1}{R_{i}} + \sum_{j=1}^{n} \frac{1}{R_{ij}} \\ V_{i} = f(u_{i}) & x_{i} = V_{i}, y_{i} = u_{i}, \tau_{i} = R'_{i}C_{i}, w_{ij} = \frac{1}{R_{ij}C_{i}}, \theta_{i} = \frac{I_{i}}{C_{i}} \\ & s_{i} = \sum_{j=1}^{n} w_{ij}x_{j} - \theta_{i} \\ & \Rightarrow \begin{cases} s_{i} = \sum_{j=1}^{n} w_{ij}x_{j} - \theta_{i} \\ \frac{dy_{i}}{dt} = -\frac{1}{\tau_{i}}y_{i} + s_{i} \\ x_{i} = f(y_{i}) \end{cases} \end{cases}$$

■稳定性

定义连续Hopfield网络的能量函数

$$E = -\frac{1}{2} \sum_{i=1}^{n} \sum_{j=1}^{n} w_{ij} x_{i} x_{j} + \sum_{i=1}^{n} x_{i} \theta_{i} + \sum_{i=1}^{n} \frac{1}{\tau_{i}} \int_{0}^{x_{i}} f^{-1}(\eta) d\eta$$

$$\frac{dE}{dt} = \sum_{i=1}^{n} \frac{\partial E}{\partial x_{i}} \frac{dx_{i}}{dt}$$

$$\frac{\partial E}{\partial x_{i}} = -\sum_{j=1}^{n} w_{ij} x_{j} + \theta_{i} + \frac{1}{\tau_{i}} f^{-1}(x_{i}) = -\sum_{j=1}^{n} w_{ij} x_{j} + \theta_{i} + \frac{1}{\tau_{i}} y_{i} = -\frac{dy_{i}}{dt}$$

$$\frac{dE}{dt} = \sum_{i=1}^{n} \left(-\frac{dy_{i}}{dt} \frac{dx_{i}}{dt} \right) = -\sum_{i=1}^{n} \left(\frac{dy_{i}}{dx_{i}} \frac{dx_{i}}{dt} \frac{dx_{i}}{dt} \right) = -\sum_{i=1}^{n} \left(\frac{dy_{i}}{dx_{i}} \left(\frac{dx_{i}}{dt} \right)^{2} \right)$$

- 1) 具有良好的收敛性;
- 2) 具有有限个平衡点;
- 3) 如果平衡点是稳定的, 那么它也一定是渐进稳定的;
- 4) 渐进稳定平衡点为其能量函数的局部极小点;
- 5)能将任意一组希望存储的正交化矢量综合为网络的渐进平衡点;
- 6) 网络的存储信息表现为神经元之间互连的分布式动态存储;
- 7) 网络以大规模、非线性、连续时间并行方式处理信息, 其计算时间就是网络趋于平衡点的时间。

■连续Hopfield网络用于组合优化计算

把最优化问题的目标函数转换成网络的能量函数, 把问题的变量对应于网络的状态, 网络达到稳定状态时, 就是它的能量函数达到最小的时候, 对应于优化问题的解。

网络的计算量不会随维数的增加发生指数性巨增, 对于优化问题的快速计算特别有效

- ■连续Hopfield网络用于优化计算一般步骤
 - (1) 用罚函数法写出问题优化目标函数
- (2) 根据目标函数与Hopfield网络能量函数E确 定连接权值系数
 - (3) 写出网络动态方程
- (4) 选择合适初值,按网络动态演化直到收敛为止。

能量函数和网络动态关系:

$$\frac{\partial E}{\partial x_i} = -\sum_{j=1}^n w_{ij} x_j + \theta_i + \frac{1}{\tau_i} f^{-1}(x_i) = -\sum_{j=1}^n w_{ij} x_j + \theta_i + \frac{1}{\tau_i} y_i = -\frac{dy_i}{dt}$$

■ 旅行商问题(Traveling Salesman Problem, TSP)

• 己知:

-N个城市间的相互距离,现有一推销员必须遍访N个城市,并且每个城市只能访问一次,最后又必须返回出发城市

• 问题:

- -如何安排对这些城市的访问顺序,可使其旅行路线的总长度最短?
- 典型的组合优化问题, 其可能的路径数目与城市数目N呈指数型增长的
- 很多实际应用问题,经过简化处理后,均可化为旅行商问题

■ 旅行商问题(Traveling Salesman Problem, TSP)

为将TSP问题映射成一个神经网络动态过程,Hopfield采取了换位矩阵表示法,用 $N \times N$ 的矩阵表示商人访问过的N个城市,例如有四个城市A,B,C,D,访问路线是 $D \rightarrow A \rightarrow C \rightarrow B \rightarrow D$,Hopfield网络输出所代表的有效解可用下表表示,其中1代表到达。0代表未到达

次序 城市	1	2	3	4
A	0	1	0	0
В	0	0	0	1
C	0	0	1	0
D	1	0	0	0

- V_{xi} 表示神经元(x,i)的输出,相应的输入用 U_{xi} 表示,如果城市x在i位置上被访问 $V_{xi}=1$,否则 $V_{xi}=0$
- 针对TSP问题,Hopfield定义了如下形式的能量函数

$$E = \frac{a}{2} \sum_{i=1}^{\infty} \sum_{x=1}^{\infty} \sum_{j=1, j \neq i}^{\infty} V_{xi} V_{xj} + \frac{b}{2} \sum_{i=1}^{\infty} \sum_{x=1}^{\infty} \sum_{y=1, y \neq x}^{\infty} V_{xi} V_{yi} + \frac{c}{2} \left(\sum_{x=1}^{\infty} \sum_{i=1}^{\infty} V_{xi} - N \right)^{2} d_{xy}$$

$$+ \frac{c}{2} \left(\sum_{x=1}^{\infty} \sum_{i=1}^{\infty} V_{xi} - N \right)^{2} d_{xy}$$

$$+ \frac{d}{2} \sum_{x=1}^{\infty} \sum_{y=1, y \neq x}^{\infty} \sum_{i=1}^{\infty} d_{xy} V_{xi} (V_{y,i+1} + V_{y,i-1})$$

Hopefield能量函数存在局部最小,不稳定等问题 改进的TSP问题能量函数如下

$$E = \frac{a}{2} \sum_{x} \left(\sum_{i} V_{xi} - 1 \right)^{2} + \frac{a}{2} \sum_{x} \left(\sum_{x} V_{xi} - 1 \right)^{2} + \frac{b}{2} \sum_{x} \sum_{y} \sum_{i} V_{xi} d_{xy} V_{y,i+1}$$

孙守宇、郑君里. Hopfield 网络求解TSP的一种改进算法和理论证明. 电子学报, 1995,23(1):73~78

根据稳定性分析

$$\frac{dU_{xi}}{dt} = -\frac{\partial E}{\partial V_{xi}}$$

$$= -a\left(\sum_{i} V_{xi} - 1\right) - a\left(\sum_{y} V_{yi} - 1\right) - b\sum_{y} d_{xy}V_{y,i+1}$$

$$T_{xi,yj} = -a\delta_{xy} - a\delta_{ij} - bd_{xy}\delta_{j,i+1}, I_{xi} = 2a$$

$$\frac{dU_{xi}}{dt} = \sum_{y} \sum_{j} T_{xi,yj} V_{xi} + I_{xi} (C_i = 1, R_i \to \infty)$$

$$\delta_{ij} = \begin{cases} 1, i = j \\ 0, i \neq j \end{cases}$$

$$\frac{dU_{xi}}{dt} = -a\left(\sum_{i} V_{xi} - 1\right) - a\left(\sum_{y} V_{yi} - 1\right) - b\sum_{y} d_{xy}V_{y,i+1} \tag{1}$$

- 利用Hopefield网络求解TSP问题的算法如下:
- 1) \mathbb{Z} **\(\delta\)** (a) t = 0, a = 15, b = 1.0, $\mu = 50$
- 2) 计算N个城市之间的距离 $d_{xy}(x,y=1,2,\cdots,N)$
- 3) 神经网络输入 $U_{\chi i}(t)$ 的初始化在0附近产生
- 4) 利用动态方程计算 $\frac{dU_{xi}}{dt}$
- 5) 根据一阶欧拉法离散化(1), 求 $U_{xi}(t+1)$ $U_{xi}(t+1) = U_{xi}(t) + \frac{dU_{xi}}{dt}\Delta T$

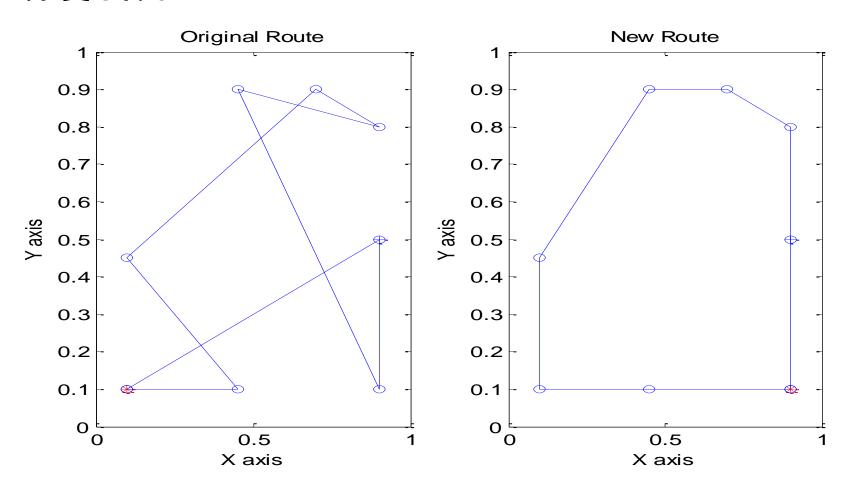
$$\frac{dU_{xi}}{dt} = -a\left(\sum_{i} V_{xi} - 1\right) - a\left(\sum_{y} V_{yi} - 1\right) - b\sum_{y} d_{xy}V_{y,i+1} \tag{1}$$

• 6) 采用单调上升Sigmoid函数计算

$$V_{xi}(t) = \frac{1}{1 + e^{-\mu U_{xi}(t)}}$$

- 7) 计算能量函数E
- 8) 检查路径合法性, 判断迭代次数是否结束, 如果结束. 则终止. 否则返回第4) 步

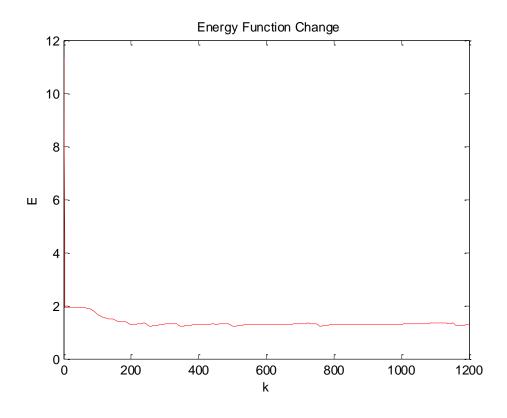
仿真实例



初始路径

优化后的路径

仿真实例



能量函数随迭代次数的变化

思考

- Lyapunov函数在控制中的应用?
- CAMC网络的思想及优缺点?
- 机械手控制难点?神经网络控制如何应对?
- 神经网络的容错性、联想记忆特性与网络结构的 关系?
- Hopfield网络如何用于优化计算?