# 砂時計型ニューラルネットワークを用いた時系列信号の適応的雑音除去

吉村 宏紀・清水 忠昭・井須 尚紀・菅田 一博 知能情報工学科

# A Noise Reduction Adaptable to Time Series by Use of Sandglass-type Neural Network Hiroki YOSHIMURA, Tadaaki SHIMIZU, Naoki ISU, Kazuhiro SUGATA

# Department of Information and Knowledge Engineering, Faculty of Engineering, Tottori University, Tottori, 680 Japan E-mail: rocky@ike.tottori-u.ac.jp

Abstract: The multilayer perceptron called Sandglass type Neural Network (SNN) has the same number of units in input layer and output layer and has less units in hidden layer than units both in input layer and output layer. In this paper we clarified the properties of a noise reduction filter using SNN. The properties were derived basically by use of the result that the output signal of SNN could be given by Karhunen-Loeve approximation of input data matrix. Here ,we evaluated the improvement value of signal to noise ratio for the optimum number of hidden units. The noise reduction filter was assured to be effective and stable by the computer experiments using sinusoidal signal corrupted by white noise.

Key words: Neural network, noise reduction, KL transformation, time series

### 1. はじめに

観測された信号から雑音成分を低減することは, 音声認識, 地震波の解析, 周波数推定などにおいて 基本的かつ重要な問題である. 従来, このような雑 音の低減問題に対してさまざまな対処策が試みられ てきた. Kumaresanらは周波数推定問題に対して, 特 異値分解を用いた KL 近似によるフィルタリングを 行うことにより, 低SN比で少ないデータ点数からも 高い推定精度を得られる方法を提案した[1]. KL 近 似によるフィルタリングは雑音低減を行うための有 効な一手法であると考えられるが, 基本的にオンラ イン処理は不可能であり, オフラインで処理するこ とになる.

一方,ニューラルネットワークは音声認識,画像 認識などのパターンマッチング以外にも,適応ディ ジタルフィルタの観点から近年注目を集めており, 雑音除去フィルタとしてもさまざまな応用がなされ ている[2].本研究では,砂時計型ニューラルネット ワーク(以下,SNN)を用いて,観測信号から雑音 成分を除去する砂時計型ニューラルネットワーク雑 音除去フィルタ(Sandglass type Neural network Noise Reduction Filter: SNNRF)を提案する.SNNとは,画 像圧縮を行うために Cottrel らによって提案された ニューラルネットワークで,入力層および出力層の ユニット数を同数とし、中間層のユニット数を入力 層および出力層のユニット数よりも少なくした構造 を持つ[3]. SNNは教師信号を入力信号と等しくして 学習を行い、入力層および出力層よりも少ない中間 層のユニットの出力信号を利用することにより、画 像、脳波などの情報圧縮に応用されている[4]~[6].

本研究で提案するSNNRFの雑音除去の原理は,学 習後の SNN が最適状態下において KL変換と等価な 処理となる[7]~[9]ことから導かれている. SNNの中 間層のユニット数を観測信号に含まれる信号成分の 共分散行列のランクとすることで最適なフィルタが 構成されることをまず示した. SNNRFは学習時にお いて、教師信号を入力信号と等しくして学習を行う ので,教師信号に所望信号を必要としない.本研究 で提案する SNNRFの構成方法はKL 近似によるフィ ルタリングと等価な方法であるが、学習アルゴリズ ムとして逐次最小2乗アルゴリズムを応用した高速 学習法[10]を用いており,逐次学習を行うことにより オンライン処理を可能とした.本研究では雑音除去 フィルタとしての有効性を示すために、雑音除去の 対象となる観測信号に白色雑音下の単一正弦波信号 を用いて、雑音の除去を行った。また、学習後の結 合加重を解析することにより, SNNRFが雑音成分を 低減するフィルタ特性となっていることを示した.

2. 砂時計型ニューラルネットワークを用いた雑音 除去フィルタ

### 2.1 砂時計型ニューラルネットワーク雑音除去 フィルタ(SNNRF)の構造

SNNRFの摸式図を図1に示す.SNNの構造は、3 層階層型ニューラルネットワークとし、入力層のユ ニット数をN個、中間層のユニット数をP個(P<N)、 出力層のユニット数をN個とする.しきい値ユニッ トは設けない.ユニットの応答関数は線形関数とす る.これは、学習過程においてlocal minimum に陥る ことを回避するためである[9].図1に示すように、観 測信号 x(k)は入力層の最も下のユニットに順次入力 され、1時刻過ぎる毎に遅れ要素を通って1つ上のユ ニットへと入力される.学習は観測信号 x(k)が入力 される毎に行い、結合加重が修正される.以後、観 測信号が入力されたときの、SNNの入力層の全ユ ニットに入力されている信号を入力信号と呼び、入 力信号と教師信号の組を学習信号とよぶ.但し、入 力信号と教師信号は同じ信号である.

### 2. 2 SNN による雑音成分の除去

本節では, KL変換の理論を用いることによって, SNNが雑音除去フィルタとなることを示す. KL変換 とは,信号の共分散行列の固有ベクトルを変換係数 とした直交変換であり,変換符号化において最適な 変換方式であることが知られている[11].中間層のユ ニット数をP個としたとき,SNNの学習後の出力信 号は第P主成分までのKL近似によって得られた信号 と等しくなる.ここで,第P主成分までのKL近似と は,第P主成分までの変換係数を用いたKL変換,さ らに KL 逆変換を行うことを意味する.SNNの学習 誤差(1出力ユニットあたりの平均誤差2乗和)は, 式(1)で与えられる[9].

[性質1]

$$E(P) = \frac{1}{NT} \sum_{i=1}^{r} ||\mathbf{Y}^{(i)} - \mathbf{X}^{(i)}||^{2}$$

$$= \frac{1}{N} \left( tr \mathbf{R}_{x} - \sum_{i=1}^{p} \lambda_{i} \right)$$

$$tr \mathbf{R}_{x} : \mathbf{R}_{x} \mathcal{O} \land \mathcal{V} - \mathcal{A} \quad (tr \mathbf{R}_{x} = \sum_{i=1}^{N} \lambda_{i})$$

$$P : \psi \square \square \square \mathcal{D} \mathcal{D} \rightarrow \mathcal{D} \times \mathcal{D} \qquad (1)$$

$$\mathbf{X}^{(i)} : t \quad (t=1,\cdots,T) \Rightarrow \Pi \mathcal{D} \wedge \mathcal{D} \land \Pi \mathcal{D} \Rightarrow$$

$$H \downarrow_{c} = \mathbf{R} \quad i \downarrow_{c} \land \mathcal{D} \land \mathcal{D} = \mathbf{1} \cdots \mathsf{T} = \mathbf{D} \wedge \mathcal{D} \Rightarrow$$

$$(1)$$



図1 砂時計型ニューラルネットワーク雑音除去 フィルタの学習モデル

は $\mathbf{R}_{x}$ の固有値 ( $\lambda_{1} \ge \cdots \ge \lambda_{N} \ge 0$ ) である. また,  $\mathbf{X}^{(0)}, \mathbf{Y}^{(0)}$ はともにN次元ベクトルである.

いま, SNNの学習の対象として以下のような信号 を考える.

$$x(k) = s(k) + e(k)$$
  $k = 1, 2, \cdots$  (2)

ここで, x(k)は観測信号, s(k)は信号成分(原信号), e(k)は雑音成分である. e(k)は平均値0,分散 $\sigma_{e}^{2}$ のガ ウス性白色雑音とする.

まず観測信号の共分散行列の固有値を求める.信号成分の共分散行列をR, 雑音成分の共分散行列をR, 雑音成分の共分散行列を R, で表すと, 雑音成分をガウス性白色雑音と仮定し ているので, 信号成分と雑音成分には相関がなく, そのため観測信号の共分散行列R, は,

$$\mathbf{R}_{x} = \mathbf{R}_{x} + \mathbf{R}_{e} \tag{3}$$

となる. 但しR, R, R, はともにN×Nの行列であ る. R, は対称行列であるので, R, の固有値は適当な 直交行列を用いて対角化することによって求まる. R, を対角化するための直交行列をUとおくと,

$$\mathbf{U}^{-1}\mathbf{R}_{\mathbf{x}}\mathbf{U} = \begin{vmatrix} \lambda_{1} & \mathbf{0} \\ \lambda_{2} \\ \vdots \\ \mathbf{0} & \ddots \\ \mathbf{0} & \lambda_{N} \end{vmatrix}$$
(4)

となる.式(4)において,右辺の対角要素が固有値で ある.このとき,Uにおける第i列はλ,に対する固 有ベクトルとなる.KL変換における第i主成分の変 換係数は,  $\mathbf{R}_{r}$ の固有値 $\lambda_{1}(\lambda_{1} \ge \lambda_{2} \ge \cdots \ge \lambda_{N} \ge 0)$ に対する固有ベクトルである.

### [定理1]

信号成分の共分散行列 R<sub>2</sub>のランクを P としたとき,信号成分を学習の対象とする SNN で学習誤差を ゼロとするために必要十分な中間層のユニットの個数は P である.

### [証明]

信号成分の共分散行列 **R**<sub>s</sub>のランクは P であるの で, **R**<sub>s</sub>の固有値<sub>ん</sub>(i=1,…,N) は,

$$\begin{cases} \tilde{\lambda}_{i} > 0 \quad i = 1, \cdots, P\\ \tilde{\lambda}_{i} = 0 \quad i = P+1, \cdots N \end{cases}$$
(5)

となる. 性質1より学習誤差をゼロとするためには, 中間層のユニット数はP個以上必要となり, 逆にP個 あれば学習誤差をゼロとするのに十分である.(証 終)

#### [補題2]

観測信号の共分散行列 **R**<sub>x</sub>は式(6)の形に書き換えられる.



#### [証明]

式(3)より,

 $\mathbf{U}^{-1}\mathbf{R}_{\mathbf{v}}\mathbf{U} = \mathbf{U}^{-1}\mathbf{R}_{\mathbf{v}}\mathbf{U} + \mathbf{U}^{-1}\mathbf{R}_{\mathbf{v}}\mathbf{U}$ (7)

が成り立つ. 雑音成分の共分散行列は,

$$\mathbf{R}_{e} = \begin{bmatrix} \sigma_{e}^{2} & \mathbf{0} \\ \sigma_{e}^{2} & \\ & \ddots & \\ \mathbf{0} & \sigma_{e}^{2} \end{bmatrix}$$
(8)

であるので、R\_はどのような直交行列を用いても対

角化することができる.よって、Uでも対角化できる.このことは、Uを用いことによりR<sub>4</sub>も対角化できることを意味している. (証終)

# [定理3]

信号成分の共分散行列R<sub>2</sub>のランクがPであれば、 中間層のユニット数がP個のSNNを用いることによ り、学習後の出力信号は信号成分の情報を欠如する ことなく、最も雑音成分を除去することが可能であ る.

### [証明]

補題2より,信号成分s(k)は第P主成分までによっ て変換され,第P+1主成分から第N主成分によっ て変換される成分は雑音成分のみである.よって, 第P主成分までのKL近似を行えば,第P+1主成分 から第N主成分によって変換される雑音成分を除去 することができる. (証終)

### [定理4]

信号成分の共分散行列 R<sub>s</sub>のランクが P であれば, SNN を用いて学習後には出力信号の SN 比を最大 10log<sub>10</sub>(N/P)[dB]改善することが可能である. [**証明**]

性質1より,中間層のユニット数がPのときの学 習誤差は,

$$\mathbf{E}(\mathbf{P}) = \frac{1}{N} \sum_{i=P+1}^{N} \sigma_e^2 = \frac{N-P}{N} \sigma_e^2$$
(9)

となる. 定理2より式(9)の学習誤差は,信号成分を 欠如することなく,除去された雑音成分の分散に等 しい. このとき,出力信号に含まれる雑音成分の分 散は(P/N) $\sigma_{e}^{2}$ に低減される.よって,信号成分の分 散を $\sigma_{s}^{2}$ で表すとき,観測信号のSN比は  $10\log_{10}(\sigma_{e}^{2}/\sigma_{e}^{2})$ [dB]であるのに対し,出力信号のSN 比は  $10\log_{10}(N\sigma_{e}^{2}/P\sigma_{e}^{2})$ [dB]となり, $10\log_{10}(N/P)$ [dB] 改善するごとができる. (証終)

# 2.3 高速学習アルゴリズムによるオンライン処 理

2.2 節によって, SNNRFの雑音除去の原理は, KL 近似による雑音除去と等価な処理であるが, KL近似 を行うためには得られたすべての観測信号から共分 散行列を求め, 固有ベクトルを求めなければならず, オフライン処理となってしまう.

それに対して本手法では,観測信号 x(k)が順次入 力される毎にそのときの入力信号に対して学習を行 い,結合加重の更新の後に逐次出力信号を出力する ことによってオンライン処理を可能にする.但し, 42 吉村宏紀・清水忠昭・井須尚紀・菅田一博:砂時計型ニューラルネットワークを用いた時系列信 号の適応的雑音除去

SNNの入力層のユニット数(タップ数)はN個であるので,厳密には観測信号 *x*(k)が時刻 k=Nとなるまでは,入力層の全ユニットに観測信号が入力されず,学習を行うことができない.そのため,オンライン 処理は時刻 N 以後となる.

また学習アルゴリズムとして、一般に用いられて いる誤差逆伝播学習法(BP法)の適用は、勾配型の 学習法の1つであるため学習の収束に時間がかかり、 多くの観測信号データが必要となる.本手法では、 高速な収束特性を有する逐次最小2乗法(RLS法)を 応用した高速学習アルゴリズム(以後、RLS学習と 呼ぶ)を用いる[10].

## 3. 白色雑音を含む正弦波からの雑音除去

### 3.1 問題の設定

SNNRFの有効性を示すために,以下のような信号 を対象に計算機実験を行う.

$$x(k) = s(k) + e(k)$$
  $k = 1, 2, \cdots, L$  (10)

$$s(\mathbf{k}) = \sum_{i=1}^{n} A_{i} \sin \left( \omega_{i} t_{\mathbf{k}} + \Theta_{i} \right) \qquad t_{\mathbf{k}} = \mathbf{k} \Delta t \tag{11}$$

e(k): 平均値 0, 分散  $\sigma_{1}^{2}$ のガウス性白色雑音 ここで、 $\Delta_{1}$ はサンプリング間隔(周期),  $\omega_{1}(\omega_{1}=2\pi_{1}f_{1})$ は角周波数である.  $A_{1}$ は振幅,  $\theta_{1}$ は初期位相 を表す.

### 3.2 最適な中間層のユニット数

### [定理5]

白色雑音下の単一正弦波の雑音除去に最適な中間 層のユニット数は2個となる.

#### [証明]

信号成分として,周波数ω,の単一正弦波(式11 において, n=1)を考えたとき,共分散行列**R**,は,

$\mathbf{R}_{s} =$	$\begin{bmatrix} \mathbf{r}_1 \\ \mathbf{r}_2 \\ \vdots \\ \mathbf{r}_N \end{bmatrix}$	$=\frac{A_1^2}{2}$	1	$\cos(\omega_1 \Delta t) \cdots \cos((N-1)\omega_1 \Delta t)$		
			cos(ω₁∆t) :	1	·	:
			$: \cos((N-1)\omega_1\Delta t)$	·. 	·. 	: 1
		1	L			

(12)

となる.  $\mathbf{r}_{k}$ (k=1,…,N)は周波数 $\omega_{1}$ の正弦波の離散系 列となることから,  $\mathbf{r}_{1}$ ,  $\mathbf{r}_{2}$ に係数 $\mathbf{a}_{k}$ ,  $\mathbf{b}_{k}$ を掛けること により,

$$\mathbf{r}_{k} = \mathbf{a}_{k}\mathbf{r}_{1} + \mathbf{b}_{k}\mathbf{r}_{2} \qquad k = 3, \cdots, \mathbf{N}$$
(13)

$$a_{k} = -\frac{\sin\left(\left(k-2\right)\omega_{1}\Delta t\right)}{\sin\left(\omega_{1}\right)} \quad b_{k} = \frac{\sin\left(\left(k-1\right)\omega_{1}\Delta t\right)}{\sin\left(\omega_{1}\right)} \quad (14)$$

と表せる.式(13)(14)より,線形独立なベクトルの数 は2であるからランクは2である. (証終) [**定理**6]

正弦波が白色雑音下に正弦波がm個含まれておれば、中間層のユニット数を2m個とすれば最適である. (証略)

### 4.実験による検証

これまで、SNNRFの雑音除去能力に関して、理論 的に議論を展開してきた.理論と実際の整合性を検 証するために、以下に示す信号を用いて計算機実験 を行い、SNNRFの雑音除去能力を評価した.

$$x(\mathbf{k}) = \mathbf{A}_{\mathsf{t}} \sin\left(\omega_{\mathsf{t}} \mathbf{t}_{\mathsf{k}} + \boldsymbol{\theta}_{\mathsf{t}}\right) + e(\mathbf{k}) \quad \mathbf{k} = 1, 2, \cdots, 65 \quad (15)$$

ここで,  $A_1=1, \omega_1=2\pi f_1$ [rad/s],  $f_1=3/(16 \Delta t)$ [Hz],  $\Delta t=1$ [s],  $\theta_1=-\pi/2$ とし, e(k)は平均値 0, 分散  $\sigma_2^2$ のガウス性白色雑音とした. 実験に用いた SNN の入 力層および出力層のユニット数は 16 個とした.

#### 4.1 SNNRF の雑音除去能力

図 2 に中間層のユニット数が 2 個のときの,学習 後の実験結果の1 例を示す.図 2(a)は SN 比 5[dB]の 学習信号(入力信号),図 2(b)は学習後の出力信号で ある.図 2(c)は入力信号に含まれる信号成分を表わ している.さらに図3(a)および図3(b)に入力信号(学 習信号)および学習後の出力信号の平均振幅スペク トルを示す.信号成分の周波数はグラフ上の離散周 波数 3/16[Hz](ω = 3/8 π)である.図3(a),(b)に示すよ うに,出力信号は雑音成分が低減されていることが 分かる.

### 4.2 中間層のユニット数と雑音除去能力の関係

図4に,SNNの中間層のユニット数を1個から4 個に可変にした場合の,学習後の出力信号のSN比に ついて示す.ここでは,出力信号のSN比を以下のよ うに定めた.



図2 SNNRFによる雑音除去の1例

$$SN_{out} = 10\log_{10}\left(\frac{1}{T - \tau + 1}\sum_{i=\tau}^{T} \frac{\|\mathbf{S}^{(i)}\|^{2}}{\|\mathbf{Y}^{(i)} - \mathbf{S}^{(i)}\|^{2}}\right)$$
(16)

但し、Y<sup>(i)</sup>=[y(t),…,y(t+N-1)] S<sup>(i)</sup>=[s(t),…,s(t+N-1)] τ =11

である.Y<sup>(0</sup>はt番目の出力信号,S<sup>(0</sup>はt番目の入力信号に含まれる信号成分である.S<sup>(0</sup>,Y<sup>0</sup>はともにN次元ベクトルである.また,式(15)よりk=1,…,65としたので,全学習信号の数T=50である.

図4に示されている各中間層のユニット数に対す る出力信号のSN比は,異なる雑音成分の学習信号を 30系列作成し,それらの出力信号のSN比の平均値 を示している.学習に用いた入力信号(学習信号)の SN比は5[dB]とした.





図4 中間層のユニット数に対する出力信号の SN 比

図4より、中間層のユニット数が2個の場合が最 もSN比を改善していることが分かる.中間層のユ ニット数が3個、4個となるにつれてSN比が低下す るのは、雑音成分の情報しか持たない第3、第4主成 分の情報が結合加重に反映されるためである.中間 層のユニット数が1個の場合は、SN比を悪化した. これは、第1主成分までの情報のみが結合加重に反 映され、第2主成分まで必要とする信号成分の情報 をすべて反映することができないために、信号成分 の情報を欠如したからである.以上より、図4の結 果は2.2節および3.2節の議論と一致していることが 分かる. 44 吉村宏紀・清水忠昭・井須尚紀・菅田一博:砂時計型ニューラルネットワークを用いた時系列信 号の適応的雑音除去

### 4.3 学習信号の SN 比と雑音除去能力の関係

学習信号に用いる入力信号のSN比がSNNRFの雑 音除去能力に及ぼす影響を調べるために、中間層の ユニット数が2個のSNNを用いて、学習信号のSN比 が-5[dB]から20[dB]の各々の場合について、異なる 雑音成分の学習信号を30系列作成し学習を行い、出 力信号のSN比を調べた.図5に各SN比の入力信号 (学習信号)に対する学習後の出力信号のSN比の平 均値を示す. 図5より、入力信号のSN比が5~20[dB] において、出力信号のSN比の平均値は定理4で与え られる理論的限界値10log<sub>10</sub>(N/P)=10log<sub>10</sub>(16/2)=9.03 [dB]近くまで改善がみられた.理論的限界値との差 は、逐次的な行っているために、学習初期に対する SN比の改善度が小さかったことに起因する.入力信 号の各SN比で作成したすべての学習系列で,出力信 号のSN比は入力信号のSN比を下回ることはなかっ た、以上の結果より、SNNRFは安定した雑音除去 フィルタであると言える.

### 4. 4 学習後の結合加重の解析

学習後の結合加重からSNNのフィルタ特性につい て考察する.SNNの出力層のユニット数はN個であ るが、出力層の各ユニットに注目すると、SNN は N 入力1出力のFIR フィルタと見なせる. このときの フィルタ係数は、ユニットの応答関数を線形関数と しているので、入力層から中間層への結合加重行列 と中間層から出力層への結合加重行列をかけること により得られる.図6に中間層のユニット数を2個と した場合と、4個とした場合の8番目の出力層ユニッ トの出力の振幅特性を示す.図6には示していない が出力層のどのユニットについても振幅特性は図6 とほぼ同じ概形となった.図6(a)に見られるように, 中間層のユニット数が2個の場合は、信号成分と同 じ周波数にピークを持つ特性となっている. このこ とから, SNN は信号成分を通過させ, 雑音成分を低 減した信号を出力するフィルタとなっていることが 分かる.図6(b)より、中間層のユニット数が4個の場 合も信号成分と同じ周波数にピークを持つ特性と なっている.しかし,遮断したい周波数帯域を比べ ると、中間層のユニット数が2個の方が良い特性と なっており、中間層のユニット数が4個の場合より も最適な雑音除去フィルタとして働くことが分かる. これは、定理3および図4の結果とも一致する.



#### 5. おわりに

砂時計型ニューラルネットワークが最適状態下で KL近似と等価な処理を行う性質を利用することによ り、雑音除去フィルタとして有効に働くことを示し た.SNNRFは、中間層のユニット数を信号成分の共 分散行列のランクとすることにより、SNNRFが構成 されることを理論的に示した.提案したSNNRFはオ ンラインでの処理を可能としているため、実時間の 雑音除去を必要とする問題への適用に有効である.

計算機実験の結果から,出力信号のSN比が入力信号のSN比を大幅に改善し,安定した雑音除去フィル タとなることが示された.また,学習後の結合加重 を解析することにより,SNNRFは信号成分と同じ周 波数に最も高いピークを持つフィルタ特性となるこ とが分かった.本論文では単一正弦波を信号成分と して計算機実験を行いSNNRFの評価を行ったが,今 後音声信号などの実際の信号に対しても適用して行 きたい.

### 参考文献

- D.W. Tufts and R. Kumarean : "Singular Value Decompositon and Improved Frequency Estimation Using Linear Prediction", IEEE Trans., ASSP-30-4,pp.671 - 675 (1982).
- [2] 荒川 薫, 原島 博: "バックプロパゲーション による階層型ニューラル非線形フィルタの設 計", 信学論(A), J74-A,3,pp.421 - 429 (1991-03).
- [3] G.W. Cottrell, P. Munro and D. Zipser: "Image compression by back-propagation: An example of extensional programming", Advances in Cognitive Science, 3, pp. 208 - 240, Ed. Sharkey N.E., Norwood, NJ : Ablex (1988).
- [4] 曽根原登,川人光男,三宅 誠,中根一成:"
   ニューラルネットによる画像データの圧縮 (Neuro-CODEC)の検討",信学技報,IE88 - 62 (1988)

- [5] 長坂保典,岩田 彰,鈴村宣夫:"ニューラルネットワークによる長時間心電図の特徴抽出と情報 圧縮",信学技報,MBE88-91 (1988-12).
- [6] 入江文平,川人光男: "多層パーセプトロンによ る内部表現の獲得",信学論(D-II), J73-D-II,8,pp.1173 - 1178 (1990 - 8)
- Bourlard H. and Kamp Y.: "Auto-association by multilayer perceptrons and singular value decomposition" , Biol.Cybern., 59, pp.291 - 294 (1988)
- [8] 舟橋賢一:"3層ニューラルネットワークによる 恒等写像の近似的実現についての理論的考察", 信学論(A), J73-A,1,pp.139 - 145 (1990-01).
- [9] Baldi P. and Hornik K.: "Neural networks and principal component analysis : Learning from examples without local minima", Neural Networks, 2, pp. 53 - 58 (1989).
- [10] Scalero R. S. and Tepedelenlioglu N. :"A Fast New Algorithm for Training Feedforward Neural Networks", IEEE Trans. Signal Process., 40, 1, pp.202 - 210 (Jan. 1992).
- [11] Chen W. H. and Smith C. H. : "Adaptive Coding of monochrome and color images", IEEE Trans. Common., COM-25, 11, pp. 1285-1292 (1977-11).