

## 2차 통계값과 절대평균을 이용한 비최소 위상 FIR 시스템의 미상 식별

正會員 박 양 수\*, 박 강 민\*, 송 익 호\*, 김 형 명\*

### Blind Identification of Nonminimum Phase FIR Systems from Second-Order Statistics and Absolute Mean

Yangsoo Park\*, Kang Min Park\*, Iickho Song\*, Hyung-Myung Kim\* *Regular Members*

#### 요 약

이 논문에서는, 고차통계값을 쓰지 않고 비최소 위상 FIR 시스템을 미상 식별(blind identification)할 수 있는 새로운 방법을 제안한다. 제안하는 방법은 2차 백색 신호의 절대평균으로 그 신호의 고차 백색성 여부를 판단할 수 있다는 관찰에서 얻어진다. 제안한 방법은 고차통계값을 쓰는 방법의 새로운 대안이 될 수 있다. 컴퓨터 모의실험을 통해서, 절대평균이 정확히 추정됨을 알 수 있었고 제안한 방법이 고차통계값을 쓰는 방법의 여러 단점을 해결할 수 있음을 보였다.

#### ABSTRACT

This paper presents a new blind identification method of nonminimum phase FIR systems without employing higher-order statistics. It is based on the observation that the absolute mean of a second-order white sequence can measure the higher-order whiteness of the sequence. The proposed method may be a new alternative way to the higher-order statistics approaches. Some computer simulations show that the absolute mean is exactly estimated and the proposed method can overcome the disadvantages of the higher-order statistics approaches.

#### I. 서 론

최근들어, 2차보다 큰 고차통계값(higer-order statistics)을 이용한 신호처리에 많은 관심이 모아지고 있다<sup>[1]-[4]</sup>. 특히, 비정규분포(non-Gaussian)를 갖는 수신신호의 고차통계값을 바탕으로 하는 시스템의 미상 식별(blind identification)에 관한 연구가 가장 활발하게 이루어지고 있다<sup>[5]-[9]</sup>. 시스템의 미상식별이란 시스템을 통해서 얻어지는 신호로 부터 시스템의 모델, 차

\* 한국과학기술원 전기 및 전자공학과

Department of Electrical Engineering Korea Advanced Institute of Science and Technology

論文番號: 95406-1124

接受日字: 1995년 11월 24일

수(order), 및 계수(coefficient) 등을 결정하는 것을 말한다. 이러한 미상식별은 지질학, 천문학, 디지털 통신 등에서 쓰이고 있고, 특히 디지털 통신에 있어서 미상식별은 수신신호만으로 재널의 상태를 추정함으로써 복조기의 성능을 향상시킬 수 있다.

고차 통계값을 미상식별에 있어서 주로 이용하는 이유는 2차통계값(second-order statistics), 즉 상관값(correlations)은 시스템의 전폭특성밖에 나타낼 수 없지만, 고차통계값은 전폭은 물론 위상특성까지 나타낼 수 있다는 데에서 비롯된다. 그러나, 이러한 고차통계값 접근 방법이 많은 응용에서 활용되고는 있지만, 이들 방법에서 쓰이는 고차통계값의 추정(estimate)이 실세적으로 무정확하여, 효과적인 적용에는 해결되어야 할 문제점이 많다[3]. 따라서 이러한 고차통계값 접근 방법의 문제점을 해결할 수 있는 대안이 필요하게 된다.

이 논문의 주요 목적은 미상식별에 있어서 고차통계값 접근 방법의 문제점을 해결할 수 있는 새로운 대안을 제공하는 것이다. 제 2 절에서는, 2차 백색(second-order white) 신호의 절대평균(absolute mean)이 그 신호의 고차 백색성(higer-order whiteness) 여부를 측정할 수 있음을 보인다. 이러한 관찰로부터, 비최소 위상(nonminimum phase) 유한 임펄스 응답(finite impulse response, FIR) 시스템의 미상식별에 있어서 고차통계값을 쓰지 않는 새로운 방법을 제 3 절에서 제안한다. 제 4 절에서는 제안된 방법의 성능을 컴퓨터 모의 실험을 통하여 보인다.

## II. 절대 평균에 관한 관찰

다음과 같이 주어지는 비최소 위상 FIR 시스템

$$H(z) = h(0) + h(1)z^{-1} + \dots + h(n)z^{-n} \quad (1)$$

를 고려하자. 여기서  $z^{-1}$ 는 단위 지연(delay)이고,  $n$ 은 시스템의 차수(order)이다. 시스템의 차수는 여러 방법<sup>[7-9]</sup>에 의해 결정할 수 있는데, 이 논문에서는  $n$ 이 사전에 알려졌다고 가정한다. 시스템  $H(z)$ 로부터 얻어지는 출력 신호  $x_k$ 는

$$x_k = \sum_{i=0}^n h(i) a_{k-i} + w_k \quad (2)$$

로 주어지며, 여기서  $a_k$ 는 고차 백색이고, 독립이며 동시에 같은 분포를 갖고(independent and identically distributed, IID), 그리고 비정규분포인 입력 신호이다. 또한  $w_k$ 는 가산성 백색 정규잡음(additive white Gaussian noise, AWGN)이다. 평균이 0인 신호의  $q$ 차 ( $q \geq 2$ ) 백색성( $q$ th-order whiteness)이란 다음과 같이 정의 된다[4].

$$E\{a_k a_{k-l_1} \dots a_{k-l_{q-1}}\} = E\{a_k^q\} \delta(l_1, \dots, l_{q-1}), \quad (3)$$

여기서  $E\{\cdot\}$ 는 통계학적 기대치를 말하며  $\delta(\cdot)$ 는 Dirac 델타 함수를 말한다. 미상식별의 목적은 (2)의 신호  $x_k$ 로부터 시스템의 계수(parameters)  $\{h(i), 0 \leq i \leq n\}$ 을 알아내는 것이다.

차수가  $n$ 인  $H(z)$ 가  $n_1$ 개의 실근(real zero)과  $n_2$ 개의 결례복소수 쌍(<sup>5</sup>complex conjugate zero pair)을 갖는다고 가정하자. 그러면, 독립적인 근의 위치는  $N = n_1 + n_2 \leq n (= n_1 + 2n_2)$ 가 된다.  $H(z)$ 의 근의 상호대칭성을 고려하면,  $H(z)$ 와 스펙트럼이 같은  $2^N$ 개의 스펙트럼 등가(spectrally equivalent, SE)인 시스템을 얻을 수 있다. 이 SE 시스템을  $H_s(z)$ 라 표시하도록 한다. 여기서  $s = 0, 1, \dots, 2^N - 1$ 이다. 이 SE 시스템 가운데에서 최소 위상(minimum phase)인 시스템을  $H_{mp}(z)$ 라 표시하도록 한다.  $H_{mp}(z)$ 의 추정은 상관값을 이용한 다양한 방법으로 이루어질 수 있다[5].  $H_{mp}(z)$ 의 추정자(estimate)를  $\hat{H}_{mp}(z)$ 라 할 때,  $\hat{H}_{mp}(z)$ 와 관련된  $2^N$ 개의  $\hat{H}_s(z)$ 를 얻을 수 있다. 이제, 미상식별의 문제는 각 근의 위치가 최소 위상인지 최대 위상(maximum phase)인지를 결정하는 것으로 귀결된다[6]. 스펙트럼 등가인 시스템  $\hat{H}_s(z)$ 가 올바르게 추정되면,

$$T_s(z) = \frac{H(z)}{\hat{H}_s(z)} \quad (4)$$

$T_s(z)$ 는 전역통과(allpass) 시스템이 된다. 모든 전역통과 시스템은  $T_s(z)T_s(z^{-1}) = 1$ , 또는 등가적으로  $\sum_{i=-\infty}^{\infty} t_s(i)t_s(i) = \delta(l)$ 을 만족하며, 여기서  $\{t_s(\cdot)\}$ 는  $T_s(z)$ 의 임펄스 응답을 나타낸다[7]. 그래서 모든  $2^N$ 개의 후보들 가운데에서,  $H(z) = \pm z^{-\tau} \hat{H}_s(z)$  또는  $T_s(z) = \pm z^{-\tau}$ 인  $\hat{H}_s(z)$ 를 찾는 것이 식별의 목적이 된다. 여기서  $\tau$ 는 임의의 상수(constant) 지인이다. 참고로,  $T_s(z) = \pm z^{-\tau}$ 는 임펄스 응답이  $t_s(i) = \pm \delta(i-\tau)$ 로 주어지나,  $T_s(z)$

$\neq \pm z^{-r}$ 는 자기회귀 이동평균(autoregressive moving-average, ARMA) 시스템 즉, 무한 임펄스 응답(infinite impulse response, IIR) 시스템이 된다.

우선, AWGN이 없다고( $w_k=0$ ) 가정하자.  $y_{k,s}$ 는 수신 신호  $x_k$ 를 추정 SE 시스템인  $\hat{H}_s(z)$ 의 역(inverse) 필터링으로 얻은 신호라 하자. 즉,  $y_{k,s}$ 는  $\sum_{i=0}^r t_s(i)a_{k-i}$ 이다. 이때  $a_k$ 의 백색성과  $\sum_i t_s(i)t_s(i-l) = \delta(l)$ 로부터,

$$E\{y_{k,s} y_{k-l,s}\} = E\{a_k^2\} \delta(l) \quad (5)$$

이 얻어지므로,  $y_{k,s}$ 가 2차 백색이라는 사실을 쉽게 알 수 있다. 또한,  $T_s(z) = \pm z^{-r}$ 인 경우에는  $y_{k,s} = \pm a_{k-r}$ 이고  $a_k$ 는 고차 백색이므로, ( $y_{k,s}$ 는 2차 백색일 뿐만 아니라) 고차 백색이다. 그러나,  $T_s(z) \neq \pm z^{-r}$ 인 경우에는  $y_{k,s}$ 가 단지 2차 백색임을 기억할 필요가 있다. 결과적으로,  $T_s(z) = \pm z^{-r}$ 인  $\hat{H}_s(z)$ 를 찾는다는 것은  $y_{k,s}$ 의 고차 백색성 여부를 판별하는 것과 같게 된다. 다음의 성질들은  $y_{k,s}$ 의 절대평균(absolute mean)  $E\{|y_{k,s}|\}$ 과 전역통과 시스템  $T_s(z)$ 와의 관계를 보이며, 이는 제 3 절에서 제안하는 새로운 미상 식별 방법의 기본이 된다.

**성질 1:** 고차 백색이고, IID이며 비정규분포인 신호  $a_k$ 를 입력으로 하여 시스템  $T_s(z) \neq \pm z^{-r}$ 의 출력 신호  $y_{k,s}$ 가 주어져 있을 때,  $y_{k,s}$ 는 점근적으로 (asymptotically) 평균이 0이고 분산이  $E\{a_k^2\}$ 인 정규분포  $N(0, E\{a_k^2\})$ 를 갖는다.

**증명:**  $T_s(z) \neq \pm z^{-r}$ 는 IIR 시스템이고  $y_{k,s} = \sum_{i=0}^r t_s(i)a_{k-i}$ 이므로,  $y_{k,s}$ 는 무한히 많은 IID인 입력신호  $\{a_k\}$ 의 가중합 (weighted sum)이 된다. 그래서  $y_{k,s}$ 는 중앙극한 정리 (central limit theorem)<sup>[11]</sup>에 따라 점근적으로 정규분포를 갖는다.  $a_k$ 의 평균이 0이므로,  $y_{k,s}$ 의 평균도 0이다. 또한 (5)로부터,  $y_{k,s}$ 의 분산은  $E\{y_{k,s}^2\} = E\{a_k^2\}$ 이다. 결국  $y_{k,s}$ 는  $N(0, E\{a_k^2\})$ 가 된다.

**성질 2:** 정규분포인  $y_{k,s}$ 인 경우,  $E\{|y_{k,s}|\} = \sqrt{\frac{2E\{y_{k,s}^2\}}{\pi}}$   $= \sqrt{\frac{2E\{a_k^2\}}{\pi}}$ 로 주어진다.

성질 2의 증명은 [11]과 성질 1로부터 쉽게 얻어지

므로 생략한다.  $T_s(z) \neq \pm z^{-r}$ 를 만족하는  $s$ 를  $r$ 이라 정의하면, 위의 두 성질로부터 다음 사항을 얻을 수 있다.

$$\begin{aligned} E\{y_{k,s}^2\} &= E\{a_k^2\} \quad \text{for all } s \\ E\{|y_{k,s_1}|\} &= E\{|y_{k,s_2}|\} \\ &= \sqrt{\frac{2E\{a_k^2\}}{\pi}} \quad \text{for } s_1, s_2 \neq r \end{aligned} \quad (6)$$

$$E\{|y_{k,s}|\} = E\{|a_k|\} \quad \text{for } s=r.$$

**참조:** 성질 1과 2는  $y_{k,s}$ 가  $T_s(z) \neq \pm z^{-r}$ 의 출력이고 2차 백색신호이면, 그 신호는 항상 정규분포임을 말한다. 따라서  $y_{k,s}$ 의 비정규성(non-Gaussianity)이라 함은 그 신호가  $T_s(z) = \pm z^{-r}$ 의 출력이며 동시에 고차 백색임을 의미한다. 참고로, 표준편차(standard deviation)와 절대평균의 비, 즉  $\frac{E\{|y_{k,s}|\}}{\sqrt{E\{y_{k,s}^2\}}}$ 는 커토시스(kurtosis)의 변화량을 감지하는 하나의 기준이 된다<sup>[12]</sup>. 여기서 커토시스는  $y_{k,s} \sim E\{y_{k,s}^4\} - 3(E\{y_{k,s}^2\})^2$ 로 주어지며, 정규성을 시험하는 대표적 기준이다. 결과적으로, 모든  $s$ 에 대해서  $E\{y_{k,s}^2\} = E\{a_k^2\}$ 이므로, [5]에서 미상 식별을 위해 쓰인  $E\{y_{k,s}^4\}$  뿐만 아니라  $E\{|y_{k,s}|\}$ 를 이용하여  $y_{k,s}$ 의 비정규성 또는 고차 백색성을 점검할 수 있다. 이런 성질은 고차통계값을 쓰지 않고도 미상 식별이 가능함을 말한다.

### III. 미상 식별

입력 신호  $a_k$ 가

$$E\{|a_k|\} \neq \sqrt{\frac{2E\{a_k^2\}}{\pi}} \quad (7)$$

의 조건을 만족한다고 하자. (7)의 조건은 백색이고, IID이며 비정규분포인  $a_k$ 에 대해서 일반적으로 성립한다. 첫번째 예로서,  $a_k$ 가 백색인 균일(uniform) 분포  $U(-\beta, \beta)$ 를 갖는다면,  $E\{|a_k|\} = \frac{\beta}{2}$ 이고  $E\{a_k^2\} = \frac{\beta^2}{3}$ 이다. 그러면  $E\{|a_k|\} > \sqrt{\frac{2E\{a_k^2\}}{\pi}}$  가 성립한다. 또 다른

예로서, 분산이  $2\lambda^2$ 이고 백색인 라플라스(Laplacian) 분포를 갖는  $a_k$ 에 대해서는, (7)의 조건은  $E\{|a_k|\} =$

$\frac{1}{\lambda^3} < \sqrt{\frac{2E\{a_k^2\}}{\pi}} = \sqrt{\frac{4\lambda^2}{\pi}}$  가 된다. 그러나, 비정규분포이면서도 (7)의 조건을 만족하는 특별한 반례도 존재한다.  $a_k$ 가 세 개의 값  $(-\beta, 0, \beta)$  가운데 하나이며, 그 확률이 각각  $(\alpha, 1-2\alpha, \alpha)$ 인 확률변수라 하자. 이

경우  $\alpha = \frac{1}{\pi}$  이면  $E\{|a_k|\} = \sqrt{\frac{2E\{a_k^2\}}{\pi}} = \frac{2\beta}{\pi}$  가 된다

는 것을 알 수 있다. 따라서 (7)의 조건은 이런 비정규분포의  $a_k$ 에서는 성립하지 않는다. 본 논문에서는 (7)의 조건을 만족하는 입력 신호  $a_k$ 에 대해서만 고려한다. 또한  $\alpha = \frac{1}{6}$  이면,  $\gamma_{a,4} = 0$ 이 되므로, 4차 통계값을 쓰는 많은 미상 식별 방법이 이런 입력 신호에 대해서는 성립될 수 없음을 알 수 있다.

### 3.1 방법 1: Off-line 알고리즘

입력 신호  $a_k$ 에 관한 (7)의 조건이 성립할 때, 성질 1과 2로부터 다음과 같은 결과를 얻을 수 있다.

$$E\{|a_k|\} \neq \sqrt{\frac{2E\{a_k^2\}}{\pi}}$$

$$E\{a_k^2\} = E\{y_{k,s}^2\}, \quad \text{for all } s \quad (8)$$

$$E\{|y_{k,s}|\} = \begin{cases} E\{|a_k|\}, & \text{for } s=r \\ \sqrt{\frac{2E\{a_k^2\}}{\pi}}, & \text{for } s \neq r. \end{cases}$$

그리므로  $E\{|y_{k,s}|\}$  값과  $\sqrt{\frac{2E\{y_{k,s}^2\}}{\pi}}$  값이 같은지를

판별하면,  $y_{k,s}$ 가  $T_s(z) \neq \pm z^{-r}$ 의 출력 신호인지 아닌지를 판단할 수 있다. 결국,  $T_s(z) = \pm z^{-r}$ 를 찾는다는 것은 다음의 판별식

$$J_s = \left| E\{|y_{k,s}|\} - \sqrt{\frac{2E\{y_{k,s}^2\}}{\pi}} \right| \quad (9)$$

이 최대가 되는  $s$ 를 찾는 것과 동일하다. 이 판별식에서,  $s=r$ 이면  $J_s \neq 0$ 이고,  $s \neq r$ 이면  $J_s=0$ 이 된다. 새로운 식별 방법은 아래와 같이 두 단계로 이루어 진다.

(i) 상관값을 바탕으로  $H(z)$ 의 SE 시스템을 구한다.

(ii)  $s=0, 1, \dots, 2^N-1$ 에 대해서  $J_s$ 를 최대로 하는  $s$ 를 구한다.

그림 1에 제안한 알고리즘의 구조를 나타내었다.

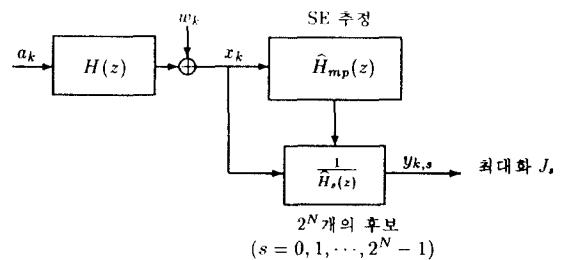


그림 1. 절대평균을 이용한 FIR 시스템 미상 식별

Fig. 1 An FIR system identification using the absolute mean alone

이와 유사한 방법들이 [2], [3], [5]에서도 제안되었으나, 이 방법들은 첫단계는 위 단계(i)와 같고, 두번째 단계에서는 모든  $s$ 에 대해서  $y_{k,s}$ 의 고차통계값을 쓰는 시절하 정의된 판별식에 의해 해를 구한다. 새로운 미상된 방법을 포함한 다른 유사 방법들이 정확한 해를 구하기 위해서는  $2^N$ 개의  $y_{k,s}$ 에 대한(교차) 통계값의 계산을 반드시 필요로 하는데, 이를 전체 조사 방법(exhaustive search method, ESM)이라 한다. 앞에서 설명한 바와 같이  $y_{k,s}$ 를 얻기 위해서는  $x_k$ 를  $\hat{H}_s(z)$ 로 어필터링하여야 하고,  $y_{k,s}$ 에 대한 통계값을 얻기 위해서는 많은 계산적 부담이 생긴다. 따라서 이와 같은 형태의 방법들에서 ESM은 해결해야 할 과제의 하나이다. 그 해결책으로 3.2절에서 적응형 미상 식별 알고리즘을 제안한다.

고차통계값을 바탕으로 하는 많은 미상 식별과는 달리, 제안된 방법은 2차 백색인 신호의 절대평균만을 사용하여 비정규분포의 수신신호로부터 FIR 시스템을 식별할 수 있다. 이는 고차통계값 접근 방법에 대한 새로운 대안이 될 수 있으며, 고차통계값 접근 방법의 문제점 즉, 고차 통계값의 추정에 있어서의 많은 샘플의 필요, 계산량의 부담, 큰 추정 오차 등은 완화될 수 있다. [13]에서도 고차통계값의 접근 방법의 대안을 제시하기는 했지만, 입력 신호의 확률

밀도함수가 사전에 알려져야 식별이 가능하므로, 일 반적인 미상 식별 개념으로는 부적합하다.

### 3.2 방법 2: 적응형 알고리즘

차수가  $m$ 인 FIR 필터, 그의 계수 벡터, 그리고 그의 출력신호를 각각  $\Theta_k(z) = \sum_{i=0}^m \theta_k(i) z^{-i}$ ,  $\Theta_k = [\theta_k(0), \theta_k(1), \dots, \theta_k(m)]'$ , 그리고  $y_k$ 라 하자. 여기서  $\Theta_k$ 는  $\Theta_k$ 의 전치벡터이다. 최대화 시킬 비용함수(cost function) 가 아래와 같이

$$J(\Theta_k) = |E\{|y_k|\} - A| \quad (10)$$

$$\text{subject to } E\{y_k y_{k-l}^*\} = E\{|a_k|^2\} \delta(l)$$

로 주어져 있다. 여기서  $A$ 는 비용함수의 제한식(constraint)

$$\text{에 대해서 항상 상수이며 } \sqrt{\frac{2E\{|y_k|^2\}}{\pi}} = \sqrt{\frac{2E\{|a_k|^2\}}{\pi}}$$

로 주어지고,  $y_k^*$ 는  $y_k$ 의 결례복소수이다. 이 비용함수는 3.1절에서 보인 판별식의 한 변형이다.

제안된 적응형 미상 식별의 구조를 그림 2에 나타내었다.

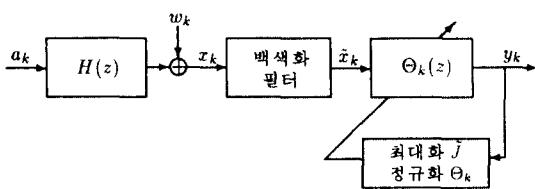


그림 2. 적응형 미상 식별

Fig. 2 Adaptive blind identification

비용함수의 제한식을 만족시키기 위해서, [14]에서와 같이 백색화(whitening)과 정규화(normalization)를 한다. 먼저 수신 신호  $x_k$ 의 백색화 필터링으로 얻은  $\tilde{x}_k$ 를 FIR 필터  $\Theta_k(z)$ 에 입력하여 출력으로  $y_k$ 를 얻는다. 그러므로  $y_k$ 는  $\tilde{X}_k \Theta_k$ 로 정의된다. 여기서  $\tilde{X}_k = [\tilde{x}_k, \tilde{x}_{k-1}, \dots, \tilde{x}_{k-m}]'$ 이다. 샘플의 수  $L$ 이 무한히 많아질 때,  $\frac{1}{L} \sum_{l=0}^{L-1} |\tilde{X}_{k-l} \Theta_k|$ 는  $E\{|y_k|\}$ 가 되므로, 블럭단

위의 비용함수는

$$\tilde{J}(\Theta_k) = \left| \sum_{l=0}^{L-1} |\tilde{X}_{k-l} \Theta_k| - A \right| \quad (11)$$

로 적을 수 있다. 여기서  $L (\geq 1)$ 은 블럭의 길이이다. 두번째 단계에서는 각  $L$ 개의 샘플마다, gradient-search 알고리즘을 이용하여 계수 벡터를 보강하는 것이다.

$$\Theta_{k+L} = \Theta_k + \mu \operatorname{sgn} \left( \sum_{l=0}^{L-1} |y_{k-l}| - A \right) \sum_{l=0}^{L-1} \tilde{X}_{k-l}^*, \quad (12)$$

여기서  $\mu$ 는 step size이고,  $\tilde{X}_k^*$ 는  $\tilde{X}_k$ 의 결례복소수 벡터이다. 마지막으로, 평균 전력의 제한  $E\{|y_k|^2\} = E\{|a_k|^2\}$ 를 만족하기 위해서, 계수 벡터를 다음과 같이

$$\Theta_{k+L} = \frac{\Theta_{k+L}}{\|\Theta_{k+L}\|} \quad (13)$$

정규화 한다. 여기서  $\|\Theta_k\| = \sqrt{\sum_{i=0}^m |\theta_k(i)|^2}$  이다.

예측 오차 필터(prediction error filter)<sup>[10]</sup>를 백색화 필터로 사용하면, 백색화 필터는  $\frac{1}{\hat{H}_{mp}(z)}$ 로 나타낼 수 있다. 채널과 백색화 필터의 직렬조합인  $T_{mp}(z)$ 는  $\frac{H(z)}{\hat{H}_{mp}(z)}$ 가 되며, pole-zero 삭제에 의해서  $T_{mp}(z)$ 는 causal이고 안정된(stable) 전역통과 ARMA 시스템이 된다. 즉,  $T_{mp}(z)$ 의 분모는 최소위상이고, 분자는 최대위상이며, pole과 zero는 결례복소수의 역쌍(reciprocal pair)이 된다. 이제  $T_{mp}(z)$ 를 순수한 AR 시스템으로 표시하자. 최대위상 MA 시스템은 anticausal이고 안정된 AR 시스템으로 근사할 수 있다<sup>[4]</sup>. 그래서  $T_{mp}(z)$ 는 noncausal이고 안정된 AR( $m_{ac} + m_c$ ) 시스템으로 근사시킬 수 있다. 여기서  $m_{ac}$ 는  $T_{mp}(z)$ 의 분자를 근사화한 anticausal AR 시스템의 차수이며,  $m_c$ 는 분모인 causal AR 시스템의 차수이다. 앞 절에서 보인 바와 같이  $y_k = \pm a_{k-r}$  또는  $T_{mp}(z) \Theta_k(z) = \pm z^{-r}$ 이면 미상 식별은 이루어 진다. 그러므로 FIR 필터  $\Theta_k(z)$ 가  $T_{mp}(z)$ 의 역 즉, AR( $m_{ac} + m_c$ ) 시스템의 분모로 수렴하면 적응형 미상 식별이 가능하다.

$\Theta_k(z)$ 가  $T_{mp}(z)$ 의 역으로 수렴하였을 때,  $H(z) = \frac{1}{\hat{H}_{mp}(z)} \Theta_k(z) = \pm z^{-r}$ 가 얻어진다.  $z^{-r} \frac{\hat{H}_{mp}(z)}{H_s(z)}$ 가 차수  $m_c$ 의 FIR 필터  $F_s(z) = \sum_{i=0}^m f_s(i) z^{-i}$ 로 근사화 될 때, 그 계수벡터를  $F_s = [f_s(0), f_s(1), \dots, f_s(m)]'$ 라 하

자. 이때  $\hat{H}(z)$ 는 모든  $s=0, 1, \dots, 2^N-1$ 에 대해서  $\|\Theta_k - F_s\|$ 를 최소화 시키는  $\hat{H}_s(z)$ 로 주어진다. 이 방법은 3.1절에서 설명한 여러 방법과는 달리, 온라인에 의한 적응형 알고리즘이며  $2^N$ 개의  $y_{k,s}$ 나 그 통계값을 직접 계산할 필요가 없다. 따라서 3.1절에서 설명한 두 단계 알고리즘의 ESM의 필요없게 된다.

#### IV. 모의 실험

**실험 예 1:** 백색이고 IID인 신호  $a_k$ 에 대하여, 절대 평균  $E\{|a_k|\}$ 와 다른 4차 통계값보다 추정 오차가 작다고 알려진 커토시스  $\gamma_{a,4}$ 의 추정을 고려하자. 추정자로서는 샘플평균을 쓰기로 한다. 이들의 계산량은  $E\{|a_k|\}$ 의 경우  $K$ 번의 비교와  $\gamma_{a,4} = E\{a_k^4\} - 3(E\{a_k^2\})^2$ 의 경우  $4K$ 번의 곱셈이 필요하다. 여기서  $K$ 는 샘플의

표 1.  $a_k \sim U(-0.5, 0.5)$ 에 대한  $E\{|a_k|\}$ 와  $\gamma_{a,4}$ 의 추정

( $K=100$ , 100번 독립 실험,  $T$ : 참값,  $v$ : 추정값의 평균과 표준편차)

Table 1. Estimation of Absolute Mean and Kurtosis of  $a_k$  ( $a_k \sim U(-0.5, 0.5)$ )

( $K=100$ , 100 Independent Trials  $T$ : True Value of Statistics,  $v$ : Mean of Estimate,  $\sigma$ : Standard Deviation of Estimate)

통계값	$T$	$v \pm \sigma$	$\left  \frac{T-v}{T} \right $	$\left  \frac{\sigma}{T} \right $
$E\{ a_k \}$	0.2500	$0.2520 \pm 0.0139$	0.0081	0.0555
$\gamma_{a,4}$	-0.0083	$-0.0088 \pm 0.0021$	0.0562	0.2549

표 2.  $a_k \sim U(-0.5, 0.5)$ 에 대한  $y_{k,s}$ 의 통계값 ( $K=2048$ , SNR = 30dB, 30번 독립실험)

Table 2. Statistics of  $y_{k,s}$  for  $a_k \sim U(-0.5, 0.5)$  ( $K=2048$ , SNR = 30dB, 30 Independent Trials)

$s$	$T_s(z) = \frac{H(z)}{\hat{H}_s(z)}$	추정값( $v \pm \sigma$ )		
		$E\{ y_{k,s} \}$	$E\{ y_{k,s}^2 \}$	$J_s$
0	$\frac{(1-0.7z^{-1})(0.4+z^{-1})}{(1-0.7z^{-1})(1+0.4z^{-1})}$	$0.2411 \pm 0.0037$	$0.0848 \pm 0.0025$	$0.0086 \pm 0.0022$
1	$\frac{(1-0.7z^{-1})(0.4+z^{-1})}{(1-0.7z^{-1})(0.4+z^{-1})}$	$0.2499 \pm 0.0035$	$0.0839 \pm 0.0023$	$0.0188 \pm 0.0011$
2	$\frac{(1-0.7z^{-1})(0.4+z^{-1})}{(-0.7+z^{-1})(1+0.4z^{-1})}$	$0.2360 \pm 0.0036$	$0.0844 \pm 0.0024$	$0.0042 \pm 0.0012$
3	$\frac{(1-0.7z^{-1})(0.4+z^{-1})}{(-0.7+z^{-1})(0.4+z^{-1})}$	$0.2363 \pm 0.0036$	$0.0846 \pm 0.0023$	$0.0042 \pm 0.0013$

갯수이다. 따라서  $E\{|a_k|\}$ 의 계산량이  $\gamma_{a,4}$ 보다 훨씬 적음을 알 수 있다. 균일 분포  $U(-0.5, 0.5)$ 로부터 발생되는  $K=100$ 개의  $a_k$  샘플에 대해서 100번의 독립적인 실험을 실시하였다. 이를 두 개의 통계값의 추정자의 평균( $v$ )과 표준편차( $\sigma$ )를 표 1에 나타내었다.

표의  $\left| \frac{T-v}{T} \right|$  과  $\left| \frac{\sigma}{T} \right|$ 에서,  $E\{|a_k|\}$ 가  $\gamma_{a,4}$ 보다

정확하게 추정됨을 알 수 있다. 결국, 절대 평균은 고차통계값의 추정에 있어서 들어나는 단점 즉, 계산량의 과다, 성화성의 부족 등을 해결할 수 있다.

실험 예 2: 차수가  $n=2$ 인 FIR 시스템

$$H(z) = (1-0.7z^{-1})(0.4+z^{-1}) \quad (14)$$

를 고려하자. 이 시스템의 근은  $0.7$ 과  $-1/0.4$ 에 위치하므로, 이 시스템은 분명 비최소위상 시스템이다. 두 개의 백색이고 IID인 입력 신호  $a_k$ 와  $b_k$ 를 고려하자. 여기서  $a_k$ 는 균일 분포  $U(-0.5, 0.5)$ 를 갖고  $b_k$ 는 평균이 0이고 분산이 1인 라플라스 분포를 갖는다. 전 세 수신된 샘플의 수는  $K=2048$ 이고, 신호대 잡음비 (signal-to-noise ratio, SNR)는 30dB로 가정한다. 여기서  $\text{SNR} = E\{a_k^2\}/(E\{b_k^2\})$ 과  $E\{w_k^2\}$ 의 비율로 정한다. 이 실험예에서는 3.1절에서 제안한 off-line 알고리즘의 성능을 평가하도록 한다. 스펙트럼 등가 최소위상 시스템  $\hat{H}_{mp}(z)$ 를 추정하기 위해서 회귀적 예측 오차(recursive prediction error) 방법[1]이 사용되었다. 입력 신호  $a_k$ 에 대해 30번의 독립 실험을 통하여

여,  $E\{|y_{k,s}|\}$ ,  $E\{|y_{k,s}^2|\}$  그리고, (9)에 있는  $J_s$ 의 평균( $v$ )과 표준편차( $\sigma$ )를 표 2에 나타내었다.

$E\{|y_{k,s}|\}$ ,  $E\{|y_{k,s}^2|\}$  그리고  $J_s$ 의 참값들은  $s=1$ 인 경우에 0.2500, 0.0833, 0.0197이고,  $s \neq 1$ 인 경우는 0.2303, 0.0833, 0.0000이다.  $J_s$ 가 최대인  $\hat{H}_s(z)$ 가  $H(z)$ 의 추정자이므로, 이 표로부터  $\hat{H}_1(z)$ 가  $H(z)$ 의 추정자임을 알 수 있다. 또한, 표 3은 두 입력 신호  $a_k$ 와  $b_k$ 에 대해,  $H_{mp}(z)$ 과  $H(z)$ 의 추정값의 평균( $v$ )과 표준편차( $\sigma$ )를 나타내었다.

표 3. 두 입력 신호  $a_k$ 과  $b_k$ 에 대한 FIR 시스템 미상 식별  
Table 3. Identification of an FIR System for Two Inputs  $a_k$  and  $b_k$

참값	추정값( $v \pm \sigma$ )	
	Uniform $a_k$	Laplace $b_k$
$h_{mp}(0)$	1.00	$1.0000 \pm 0.0000$
$h_{mp}(1)$	-0.30	$-0.2926 \pm 0.1139$
$h_{mp}(2)$	-0.28	$-0.2729 \pm 0.0407$
$h(0)$	0.40	$0.3983 \pm 0.0753$
$h(1)$	0.72	$0.7271 \pm 0.0407$
$h(2)$	-0.70	$-0.6909 \pm 0.0503$
		$-0.6971 \pm 0.0593$

실험 예 3: 입력 신호  $a_k$ 가 4-PAM 신호 (-3, -1, +1, +3)일 때, 다음과 같은

$$H(z) = -0.6 + 0.73z^{-1} + 0.45z^{-2} \quad (15)$$

FIR 시스템을 3.2절에서 제안한 방법으로 적용 미상 식별하는 것에 대해 알아보자. Step size, 블럭 길이, 그리고 SNR를 각각  $\mu=10^{-3}$ ,  $L=2$ , 30dB로 정했다. 계수 벡터  $\Theta_k$ 는 차수가  $m=5$ 이고  $\Theta_0=[0, 0, 0, 0, 1, 0]'$ 로 초기화 되었다. 예측 오차 필터가 백색화 필터로 사용되었고, 30번 독립 실험의 결과를 표 4에 수록

표 4. FIR 시스템의 적용 미상 식별, 30번 독립 실험( $v$ : 추정값의 평균,  $\sigma$ : 추정값의 표준편차)  
Table 4. Adaptive Identification of FIR System, 30 Independent Trials( $v$ : Mean of Estimate,  $\sigma$ : Standard Deviation of Estimate)

	참값	$v \pm \sigma$
$h(0)$	-0.6	$-0.5561 \pm 0.0501$
$h(1)$	0.73	$0.7556 \pm 0.0563$
$h(2)$	0.45	$0.4369 \pm 0.0461$

하였다. 제안된 적용 미상 식별 방법도 적은 오차로서 비최소 위상 FIR 시스템을 식별할 수 있음을 알 수 있다.

## V. 결 론

2차 백색 신호의 절대평균을 이용하여 그 신호의 고차 백색성 여부를 측정할 수 있음을 보였다. 이 관찰은 고차통계값을 쓰지 않고도 비최소위상 유한 임펄스 응답 시스템의 미상 식별의 가능성을 제시한다. 본 논문에서는 2차 백색 신호의 절대평균만을 쓰는 off-line과 적용형 미상 식별 알고리즘을 제안하였고, 컴퓨터 모의실험을 통하여 그 성능을 평가하였다. 모의실험 결과 절대평균의 추정은 고차통계값의 추정 시 필요한 계산량의 최소 75% 이상을 감축할 수 있으며, 그 정확도를 평균과 표준편차를 통해 비교하면, 약 4.6배에서 6.9배 정도 절대평균의 추정이 유리함을 알 수 있다. 또한 제안된 알고리즘은 비최소 위상 FIR 시스템의 미상 식별에 있어서 비교적 우수한 성능을 보였다. 그래서 제안된 알고리즘은 기존의 고차통계값 접근 방법의 단점 즉, 고차통계값의 추정에 있어서의 많은 샘플의 필요, 계산량의 부담, 큰 추정오차 등을 어느 정도 해결할 수 있고, 고차통계값 접근 방법의 새로운 대안이 될 수 있다.

## 참 고 문 헌

1. J. M. Mendel, "Tutorial on higher-order statistics (spectra) in signal processing and system theory: Theoretical results and some applications," *Proc. IEEE*, vol. 79, no. 3, pp. 278-305, Mar. 1991.
2. K. S. Lii and M. Rosenblatt, "Deconvolution and estimation of transfer function phase and coefficient for nonGaussian linear processes," *Ann. Statist.*, vol. 10, no. 4, pp. 1195-1208, 1982.
3. J. K. Tugnait, "Identification of non-minimum phase linear stochastic systems," *Automatica*, vol. 22, no. 4, pp. 457-464, 1986.
4. C. L. Nikias and H.-H. Chiang, "Higher-order spectrum estimation via noncausal autoregressive modeling and deconvolution," *IEEE Trans.*

- Acoust., Speech, Signal Proc.*, vol. 36, no. 12, pp. 1911-1913, Dec. 1988.
5. C.-Y. Chi and J.-Y. Kung, "A phase determination method for nonminimum phase ARMA systems by a single cumulant sample," *IEEE Trans. Signal Proc.*, vol. 41, no. 2, pp. 981-985, Feb. 1993.
  6. J. A. R. Fonollosa, "Sample cumulants of stationary processes: Asymptotic results," *IEEE Trans. Signal Proc.*, vol. 43, no. 4, pp. 967-977, Apr. 1995.
  7. G. B. Giannakis and J. M. Mendel, "Cumulant-based order determination of non-Gaussian ARMA models," *IEEE Trans. Signal Proc.*, vol. 38, no. 8, pp. 1411-1423, Aug. 1990.
  8. X.-D. Zhang and Y.-S. Zhang, "Singular value decomposition-based MA order determination of non-Gaussian ARMA models," *IEEE Trans. Signal Proc.*, vol. 41, no. 6, pp. 2657-2664, June 1993.
  9. S. A. Alshebeili, "Order determination of MA models using fourth-order statistics," *IEEE Signal Proc. Letters*, vol. 2, no. 6, pp. 120-122, June 1995.
  10. L. Ljung and T. Söderström, *Theory and practice of recursive identification*. The MIT Press, MA, 1983.
  11. A. Papoulis, *Probability, random variables, and stochastic processes*. 3rd ed., McGraw-Hill, New York, 1991.
  12. R. C. Geary, "Moments of the ratio of the mean deviation to the standard deviation for normal samples," *Biometrika*, vol. 28, pp. 295-305, 1936.
  13. K. B. Rasmussen, "Maximum likelihood estimation of the parameters of nonminimum phase and noncausal ARMA models," *IEEE Trans. Signal Proc.*, vol. 42, no. 1, pp. 209-211, Jan. 1994.
  14. A. Benveniste, M. Goursat, and G. Ruget, "Robust identification of a nonminimum phase system : Blind adjustment of a linear equalizer in data communications," *IEEE Trans. Auto. Control*, vol. 25, no. 3, pp. 385-399, June 1980.



朴 洋 守(Yangsoo Park) 정회원

1965년 10월 22일 생

1988년 2월 : 한국항공대학 항공 전자공학과(공학사)

1990년 2월 : 한국과학기술원 전기 및 전자공학과 (공학석사)

1990년 3월 ~ 1992년 8월 : 한국통신 서울전자교환용연구단 전임연구원

1992년 9월 ~ 현재 : 한국과학기술원 전기 및 전자공학과 박사과정

\* 주관심분야: 디지털 신호처리, 최적신호처리, 이동통신 시스템



朴 剛 民(Kang Min Park) 정회원

1967년 1월 11일 생

1990년 2월 : 한국과학기술원 전기 및 전자공학과 (공학사)

1991년 11월 : Univ. of Surrey 영국 위성통신공학과 (공학석사)

1992년 8월 ~ 현재 : 한국과학기술원 인공위성연구센터 연구원

1994년 3월 ~ 현재 : 한국과학기술원 전기 및 전자공학과 박사과정

\* 주관심분야: 디지털 신호처리, 이동통신 신호처리, 위성통신 시스템

宋 翱 鎬(Ick Ho Song)

정회원

현재 : 한국과학기술원 전기 및 전자공학과 부교수

한국통신학회 논문지 제21권 제1호 참조

金 焰 明(Hyung Myung Kim)

정회원

현재 : 한국과학기술원 전기 및 전자공학과 부교수

한국통신학회 논문지 제21권 제1호 참조