



Generalized Barker Sequences를 이용한 OFDM 시스템의 Peak-to-Average Power Ratio 감소 방안

변우성, 홍윤표, 송홍엽

(ws.byun@coding.yonsei.ac.kr)

2003년 5월 2일

Coding & Information Theory Lab.
Department of Electrical and Electronic Engineering, Yonsei Univ.

- 서론
- OFDM 송신단 블록도
- PAPR의 수식
- Generalized Barker Sequences
- GBS의 응용
- 제안된 OFDM 전송방식
- 성능분석
- 결론

- OFDM 전송방식의 장점
 - 다중경로 페이딩 채널에 강함
 - 고속의 데이터 전송 및 대역폭 효율 좋음
 - IFFT/FFT 알고리즘을 이용한 효율적 시스템 구축

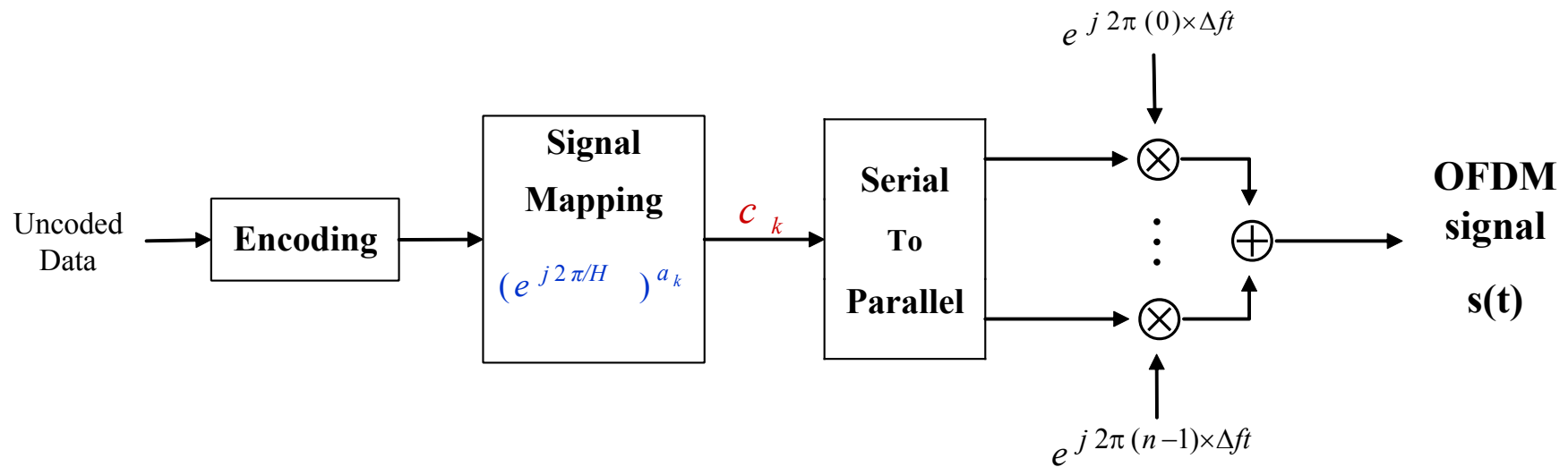
- OFDM 전송방식의 단점
 - 높은 Peak-to-Power Ratio(이하 PAPR)로 인한 OFDM 주파수 대역내 간섭 신호 및 인접 주파수 대역 간섭 신호 야기

□ 높은 PAPR을 줄이기 위한 방법들

- 사전왜곡과 클리핑
- 부분 전송 부호열
- 선택적 매핑
- 블록 부호화

□ 본 논문의 제안

- 다중위상 부호열인 Generalized Barker sequences(이하 GBS)와 수정된 신호 성상도를 이용하여 대역폭 효율 감소 없는 PAPR 제한 방식



$$c_k = (e^{j2\pi/H})^{a_k}, \quad 0 \leq k \leq n-1$$

$$s(t) = e^{j\omega_0 t} \left(\sum_{k=0}^{n-1} c_k e^{j2\pi(k\Delta f)t} \right), \quad 0 \leq t \leq T$$

- OFDM 신호의 순시 포락선 전력 및 비주기 자기상관 함수를 통한 PAPR의 수식 유도

$$\begin{aligned}
 P_c(t) &= |s(t)|^2 = s(t) \cdot s(t)^* \\
 &= \sum_{\tau=1-n}^{n-1} A_c(\tau) e^{j2\pi(\tau\Delta f)t} \\
 &= A_c(0) + 2 \cdot \text{Re} \left(\sum_{\tau=1}^{n-1} A_c(\tau) e^{j2\pi(\tau\Delta f)t} \right)
 \end{aligned}$$

$$A_c(\tau) = \sum_{k=0}^{(n-1)-\tau} (e^{j2\pi/H})^{a_k - a_{k+\tau}}, \quad 0 \leq \tau \leq n-1$$

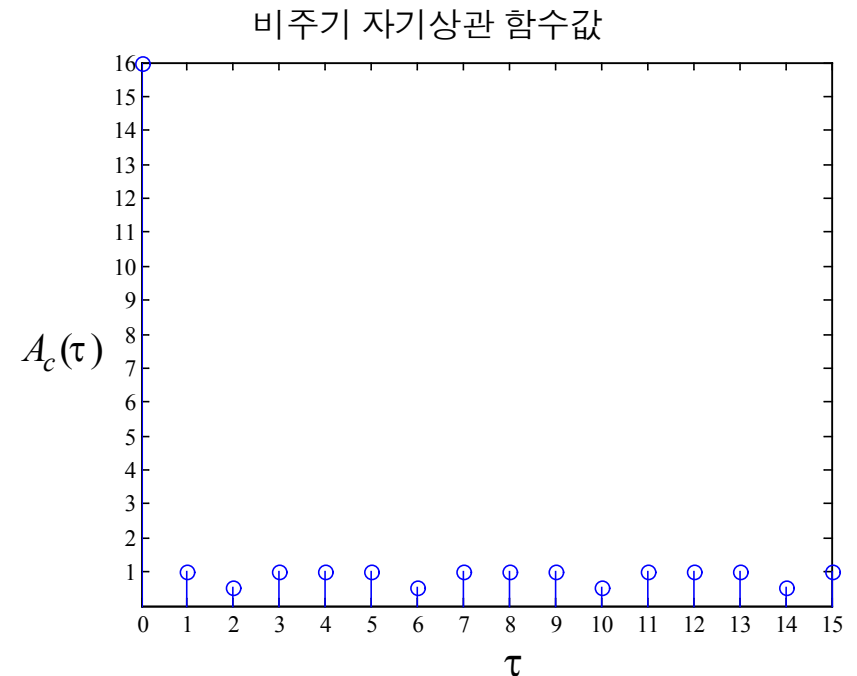
$$\begin{aligned}
 \therefore \text{PAPR} &= \frac{\max_t P_c(t)}{P_{av}} = \frac{\max_t P_c(t)}{\|c\|^2} \\
 &= 1 + \frac{2}{n} \cdot \max_t \left\{ \text{Re} \left(\sum_{\tau=1}^{n-1} A_c(\tau) e^{j2\pi(\tau\Delta f)t} \right) \right\}
 \end{aligned}$$

□ GBS의 정의

- 비주기 자기상관 함수값의 절대값이 1 이하인 복소 부호열 $\{u_k\}$
- 길이 16, sixty-phase GBS의 예

$$u_k = \exp \left\{ j2\pi \cdot \frac{\alpha_k}{60} \right\}$$

길이	부호열 $\{u_k\}$ 의 위상, α_k
16	0 0 0 15 15 0 45 45 15 30 45 15 0 30 0 35



- GBS를 위상변환 한 임의의 복소 부호열 $\{v_k\}$ 가 GBS가 되기 위한 조건은 다음과 같다

$$v_k = (e^{j2\pi/H})^{a_k} u_k, \quad a_k \in Z_H$$

$$A_v(\tau) = \sum_{k=0}^{(n-1)-\tau} v_k v_{k+\tau}^* = \sum_{k=0}^{(n-1)-\tau} (e^{j2\pi/H})^{a_k - a_{k+\tau}} u_k u_{k+\tau}^*$$

$$\therefore \text{Each } \tau, \quad a_k - a_{k+\tau} = c \text{ (constant), } k = 0, \dots, n-1$$

- 기존의 OFDM 전송방식의 신호 성상도에 적용하면 a_k 가 Z_H 의 임의의 원소이므로 위 조건을 항상 만족시키지 못함

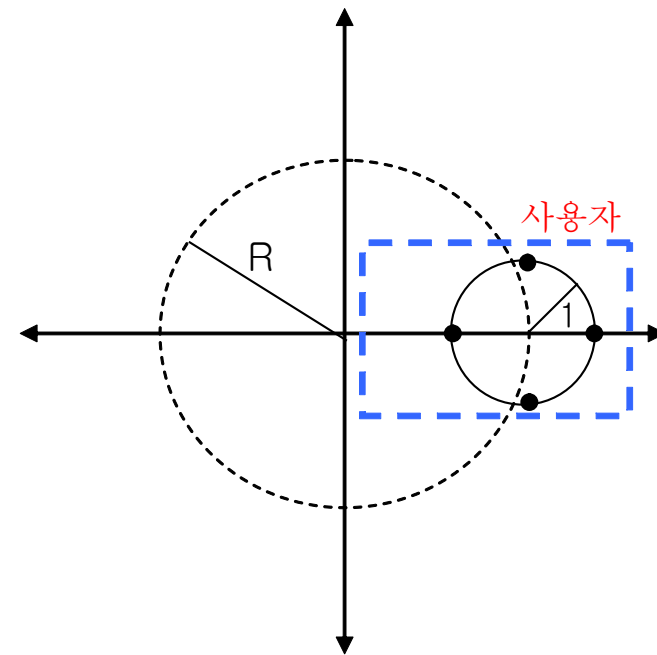
수정된 신호 성상도

신호 매핑 과정

$$R(e^{j2\pi/H'})^{b_i} + (e^{j2\pi/H})^{a_k}$$

$$a_k \in Z_H, b_i \in Z_{H'}$$

신호 성상도의 예



(사용자는 QPSK로 신호를 매핑)

□ 제안된 OFDM 전송방식의 특성

- 수정된 신호 매핑에 의한 OFDM 전송신호

$$s(t) = \frac{1}{R} \sum_{k=0}^{n-1} \{ R(e^{j2\pi / H'})^{b_i} + (e^{j2\pi / H})^{a_k} \} u_k e^{j2\pi (k\Delta f)t}$$

- 새롭게 생성된 복소 부호열

$$c_k = \{ (e^{j2\pi / H'})^{b_i} + \frac{1}{R} (e^{j2\pi / H})^{a_k} \} u_k, \quad k = 0, \dots, n-1$$

- 새롭게 생성된 복소 부호열의 비주기 자기상관 함수

$$\begin{aligned} A_c(\tau) &= \sum_{k=0}^{(n-1)-\tau} c_k c_{k+\tau}^* \\ &= \sum_{k=0}^{(n-1)-\tau} \left[1 + \frac{B}{R} + \frac{D}{R^2} \right] u_k u_{k+\tau}^* \\ B &= \frac{(e^{j2\pi/H})^{a_k}}{(e^{j2\pi/H'})^{b_i}} + \frac{(e^{j2\pi/H'})^{b_k}}{(e^{j2\pi/H})^{a_{k+\tau}}}, \quad D = (e^{j2\pi/H})^{a_k - a_{k+\tau}} \end{aligned}$$

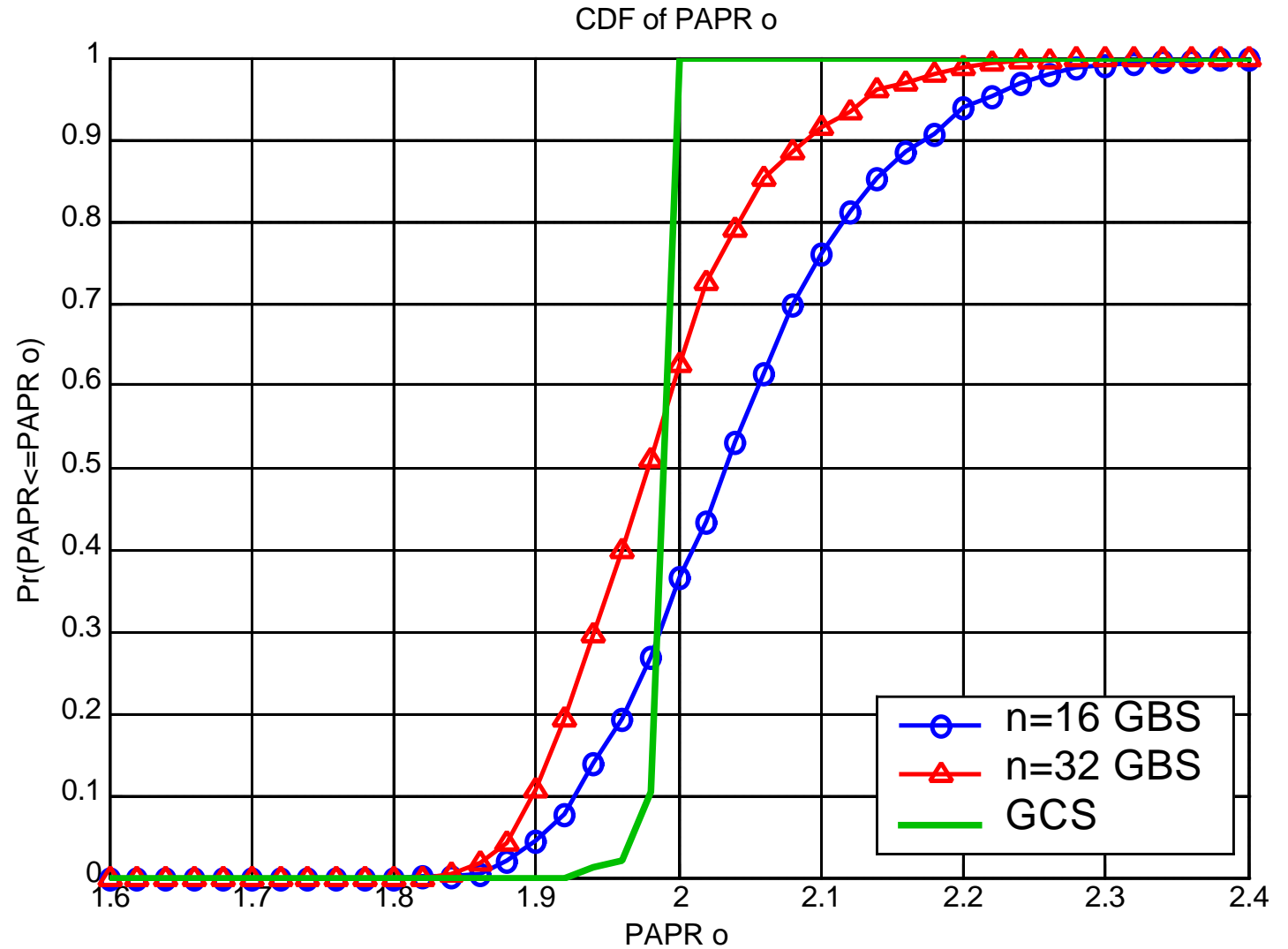
- 위 식에서 R 값이 커질수록 비주기 자기상관 함수값이 GBS의 비주기 자기상관 함수값에 근접하므로 복소 부호열 $\{c_k\}$ 는 GBS에 근사하게 됨

□ 제안된 방식의 PAPR 값의 예

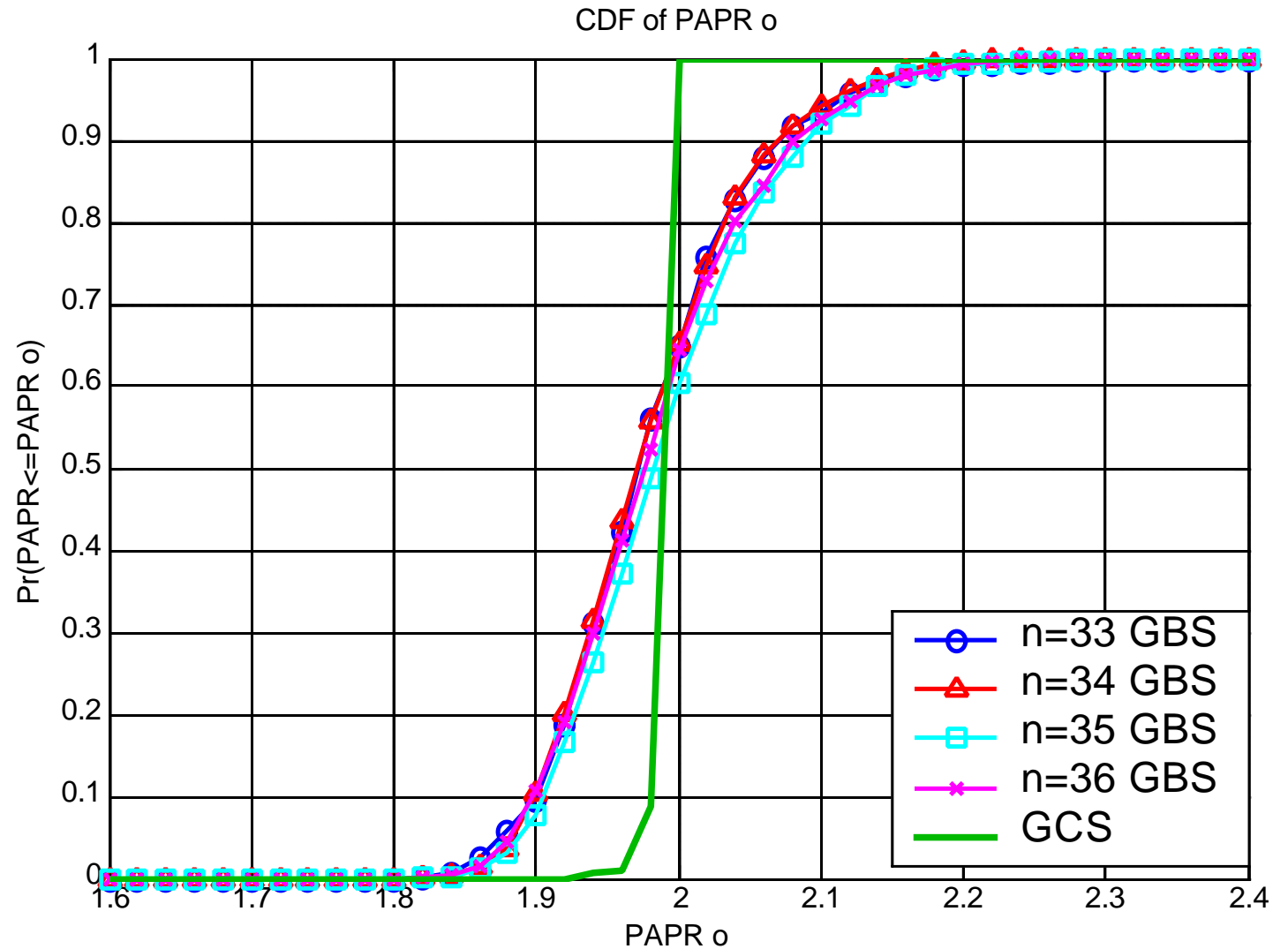
- 임의로 생성된 길이 16의 QPSK 부호열이 입력 데이터($b_i=0$)

R	비주기 자기상관 함수값								PAPR
GBS	16.000	1.000	0.518	1.000	1.000	1.000	0.518	1.000	1.876
	1.000	1.000	0.518	1.000	1.000	1.000	0.518	1.000	
2	17.000	0.599	0.443	2.280	1.200	2.202	3.591	3.105	2.708
	1.491	0.911	1.255	1.368	0.436	1.090	1.532	1.250	
3	18.444	2.269	2.688	1.875	0.742	2.246	0.444	0.808	2.478
	1.331	0.808	0.774	1.214	0.257	0.829	0.446	0.703	
4	16.000	1.993	0.550	0.950	1.301	1.741	0.828	1.493	2.221
	1.735	1.646	1.618	1.427	0.805	0.938	0.967	0.938	
5	18.240	1.338	0.524	1.760	2.400	0.763	1.286	0.650	1.949
	1.908	1.004	0.527	1.087	0.931	1.285	0.987	1.224	

- 부호열의 길이가 16, 32일 때 PAPR누적 분포 비교 ($R=5$)



- 부호열의 길이가 33~36일 때 PAPR누적 분포 비교 ($R=5$)



- GBS와 수정된 신호 성상도를 통해 전력효율을 유지하며 PAPR 값을 줄이는 방법을 제안
- R 값이 증가할수록 PAPR 값은 현저히 줄어드나 수신단의 BER 성능 또한 현저한 저하가 발생
- 제안된 OFDM 전송방식은 PAPR과 BER 사이에 Trade-off를 갖게 됨