チャネル棲み分けに基づく無線 LAN 動的チャネル配置に及ぼす 非同期送信タイミングの影響に関する一検討

松村 祐輝¹ 天間 克宏¹ 小原 辰徳¹ 山本 哲矢¹ 石原 浩一² ヒランタ アベーセーカラ² 熊谷 智明² 安達 文幸³

^{1,3}東北大学大学院工学研究科通信工学専攻 〒980-8579 宮城県仙台市青葉区荒巻字青葉 6-6-05 ²日本電信電話株式会社 NTT 未来ねっと研究所 〒239-0847 神奈川県横須賀市光の丘 1-1

E-mail: ¹{matsumura, tenma, obara, yamamoto}@mobile.ecei.tohoku.ac.jp, ³adachi@ecei.tohoku.ac.jp ²{ishihara.koichi, hirantha.abeysekera, kumagai.tomoaki}@lab.ntt.co.jp

あらまし チャネル数が限られる無線システムでは同一チャネルを離れた地点で繰り返して利用することが必要で ある. 筆者らは先に、チャネル棲み分けを用いる動的チャネル配置(CS-DCA)の無線 LAN への適用効果について検 討した. CS-DCA では、過去の干渉環境に基づいて与干渉を最小化するようチャネル棲み分けを行う. これまでの 検討では、全ての無線アクセスポイント(AP)が同期している同期無線 LAN を対象に、端末(STA)からの上り リンク干渉だけを測定してチャネル棲み分けを行うものとした. しかしながら、上下リンク非同期無線 LAN では、 干渉測定時には STA からの上りリンク干渉と無線 AP からの下りリンク干渉が混在している. 本稿では、上下リン ク非同期環境が CS-DCA に与える影響について計算機シミュレーションにより明らかにしている.

キーワード チャネル棲み分け,動的チャネル配置,同一チャネル干渉,無線 LAN,非同期システム

A Study of Impact of Asynchronous Transmission Timing on Channel Segregation Based Dynamic Channel Assignment in Wireless LAN

Yuki MATSUMURA¹ Katsuhiro TEMMA¹ Tatsunori OBARA¹ Tetsuya YAMAMOTO¹ Koichi ISHIHARA² B. A. Hirantha Sithira Abeysekera² Tomoaki KUMAGAI² and Fumiyuki ADACHI³

> ^{1, 3}Dept. of Communications Engineering, Graduate School of Engineering, Tohoku University 6-6-05, Aza-Aoba, Aramaki, Aoba-ku, Sendai, Miyagi, 980-8579, Japan

²NTT Network Innovation Laboratories, Nippon Telegraph and Telephone Corporation 1-1, Hikarinooka, Yokosuka-shi, 239-0847, Japan

E-mail: ¹{matsumura, tenma, obara, yamamoto}@mobile.ecei.tohoku.ac.jp, ³adachi@ecei.tohoku.ac.jp ²{ishihara.koichi, hirantha.abeysekera, kumagai.tomoaki}@lab.ntt.co.jp

Abstract In frequency reusing wireless networks whose number of channels are limited, the same channel must be reused by spatially separated points. Recently, we studied the introduction of channel segregation based dynamic channel assignment (CS-DCA) into wireless LAN (WLAN). In CS-DCA, each access point (AP) chooses a channel having the lowest co-channel interference (CCI) so as to minimize the CCI given to other stations (STAs). In our previous works, we assumed a synchronous system in which all STAs transmit its packet at the same time and AP decided the channel to be used by measuring only uplink CCIs from other STAs. However, in asynchronous systems, AP measures not only the uplink CCIs from other STAs but also downlinks CCIs from other APs. In this paper, we evaluate the impact of asynchronous transmission timing on CS-DCA by computer simulation.

Keyword Channel segregation, Dynamic channel assignment, Co-channel interference, Wireless LAN, Asynchronous system

1. はじめに

近年,インターネットサービスの高度化や端末の普及に伴い,無線 LAN の利用が急速に広まっている.無線 LAN では,有線ネットワークと接続された複数の無線アクセスポイント(AP)がそれぞれ無線セルを形成し

ている. 各無線セル内に存在する端末(STA)は, 時分割 複信(TDD)により AP と通信している. ところで, 無線 LAN で利用可能なチャネル数は制限されており, 地理 的に離れた AP で同一チャネルを再利用しなければな らない. 限られた数のチャネルを有効に利用するため には同一チャネルをできるだけ近くの AP で再利用す ることが望まれる.

そこで、無線 LAN では、AP の起動時に、周辺 AP が送信する下りリンクビーコンの受信信号強度(RSSI) を測定し、最も RSSI の小さいチャネルを選択するチャネル選択法が一般的に知られている[1](本稿では、

これを起動時最小干渉チャネル選択法,又は min-RSSI 法と呼ぶ).これにより,周辺 AP への与干渉を最小に するチャネルの選択が行なわれる(周辺 AP から対象 AP が受ける受干渉と対象 AP が周辺 AP の STA へ与え る下りリンク与干渉,対象 AP の STA が周辺 AP へ与 える与干渉には差があることに注意).しかし,起動時 最小干渉チャネル選択法では,起動時に選択したチャ ネルを利用し続けるため,起動後に起こる AP 周辺の 干渉環境の変化に追従できない.

そこで、筆者らはチャネル棲み分け[2].[3]に基づく 動的チャネル配置(CS-DCA)の無線 LAN への適用につ いて検討した[4]-[6]. CS-DCA は各 AP が独立にチャネ ルを選択するアルゴリズムであり、各 AP が周辺 STA に与える下りリンク同一チャネル干渉(CCI)を最小化 するようにチャネル再利用パターンを形成できる.図 1に示すように,各 AP が干渉レベルに基づくチャネル 優先度を表す干渉テーブルを保有し,一定時間ごとに AP が周辺 STA から受ける CCI 電力を観測して,干渉 テーブルに各チャネルの平均 CCI 電力(過去の CCI 電 力の平均)を記憶する. チャネル利用時には平均 CCI 電力最小のチャネルを使用する.これにより,対象 AP は、周辺電波環境の変化に適応して、周辺の STA に与 える下りリンク CCIを最小とするようなチャネル再利 用パターンを自律的に形成する. CS-DCA を用いるこ とで、AP が周辺 STA から受ける上りリンク CCI と AP が周辺 STA に与える下りリンク CCI を同時に最小化す るチャネルを選択できる.

これまでの検討では、全ての AP が同期している同 期無線 LAN を対象に、周辺 AP と通信を行っている STA からの上りリンク干渉だけを測定するチャネル棲 み分けについて検討した[4]-[6]. しかしながら、上下 リンク非同期無線 LAN では、干渉測定時には STA か らの上りリンク干渉と無線 AP からの下りリンク干渉 が混在している.本稿では、上下リンク非同期環境が CS-DCA に与える影響について計算機シミュレーショ ンにより明らかにしている.また、上下リンクの送信 確率が CS-DCA に与える影響についても議論する.

本稿の構成は以下の通りである.まず,第2章でシ ステムモデルと CS-DCA の動作原理について述べる. 第3章では,上下リンクの信号対干渉電力比(SIR)表現 について述べる.第4章で計算機シミュレーション結 果を示し,上下リンク非同期送信タイミングがチャネ ル再利用パターンに与える影響を示した後,上下リン ク SIR の累積分布関数(CDF)の観点から,上下リンク 非同期環境が CS-DCA の動作に与える影響を明らかに する. 第5章でまとめる.



図1 CS-DCA を用いた無線 LAN

2. 上下リンク非同期環境における CS-DCA 2.1. システムモデル

本稿におけるネットワークモデルを図2に示す.本稿では上下リンクともに直交周波数分割多重 (OFDM)[7]伝送を仮定する.シングルユーザ環境を仮 定し,図2に示すように正方セル内に1本のアンテナ を有する AP が配置されているものとする.隣接する AP 間の距離を R_{AP} とする.本稿では総セル数 $A_{all}=100$ とし、測定対象となる $A_{int}=36$ セルと周辺に位置する 64 局のセルからの CCI も考慮する.全ての AP は一定 の間隔(タイムスロット)ごとに CCI 電力測定を行い, CS-DCA により使用チャネルを選択する.

遅延時間の異なる L 個の離散パスからなるフェージ ングチャネルを仮定するとき,第 m'STA(STA(m'))-第 mAP(AP(m))間におけるチャネルのインパルス応答 $h_{S(m'),A(m)}(\tau)$ は次式のように表すことができる.

$$h_{S(m'),A(m)}(\tau) = \sum_{l=0}^{L-1} h_{S(m'),A(m)}^{(l)} \delta(\tau - \tau_{S(m'),A(m)}^{(l)})$$
(1)

ただし、 $\tau_{S(m'),A(m)}^{(l)}$ は第lパスにおける遅延時間を表す. $h_{S(m'),A(m)}^{(l)}$ は伝搬損失、シャドウイング損失、及びフェ ージングにより特徴付けられる複素パス利得である. このとき、STA(m')から距離 $R_{S(m'),A(m)}$ の位置に存在す る AP(m)間のチャネルは次式のように表せる[8].

$$h_{S(m'),A(m)}^{(l)} = \sqrt{R_{S(m'),A(m)}^{-\alpha} \cdot 10^{-\frac{\eta_{S(m'),A(m)}}{10}} \cdot \widetilde{h}_{S(m'),A(m)}^{(l)}}$$
(2)

ここで、αは伝搬損失指数、η_{S(m'),A(m)}はSTA(m')-AP(m) 間におけるシャドウイング損失(dB)を表しており、平 均値0で標準偏差σの正規分布に従うランダム変数で ある.また、 $\tilde{h}_{S(m'),A(m)}^{(l)}$ はフェージングにより変動する 複素変数であり、 $E[\sum_{l=0}^{L-1} |\tilde{h}_{S(m),A(m)}^{(l)}|^2]=1$ である.ここで、 E[.]はアンサンブル平均を示す演算子である.

上りリンクの場合, AP(m)における瞬時受信電力 $P_{r,A(m)}$ は, STA(m')の送信電力 $\overline{P}_{t,S(m)}$ を用いて次式で与えられる.

$$P_{r,A(m)} = \overline{P}_{t,S(m')} \cdot R_{S(m'),A(m)}^{-\alpha} \cdot 10^{-\frac{\eta_{S(m'),A(m)}}{10}} \cdot \sum_{l=0}^{L-1} |\widetilde{h}_{S(m'),A(m)}^{(l)}|^{2}$$

$$= P_{t,S(m')} \cdot r_{S(m'),A(m)}^{-\alpha} \cdot 10^{-\frac{\eta_{S(m'),A(m)}}{10}} \cdot \sum_{l=0}^{L-1} |\widetilde{h}_{S(m'),A(m)}^{(l)}|^{2}$$
(3)

ただし, $P_{\iota,S(m)} = \overline{P}_{\iota,S(m)} \cdot R_{AP}^{-\alpha} \ge r_{S(m),A(m)} = R_{S(m),A(m)} / R_{AP}$ は, そ れぞれ AP 間距離で正規化した正規化送信電力と正規 化距離を表す.

一方,下りリンクの場合,STA(m')における瞬時受信電力 $P_{r,S(m)}$ は,AP(m)の送信電力 $\overline{P}_{r,A(m)}$ を用いて次式で与えられる.

$$P_{r,S(m')} = \overline{P}_{t,A(m)} \cdot R_{S(m'),A(m)}^{-\alpha} \cdot 10^{-\frac{\eta_{S(m'),A(m)}}{10}} \cdot \sum_{l=0}^{L-1} |\widetilde{h}_{S(m'),A(m)}^{(l)}|^{2}$$

$$= P_{t,A(m)} \cdot r_{S(m'),A(m)}^{-\alpha} \cdot 10^{-\frac{\eta_{S(m'),A(m)}}{10}} \cdot \sum_{l=0}^{L-1} |\widetilde{h}_{S(m'),A(m)}^{(l)}|^{2}$$
(4)

ただし、 $P_{t,A(m)} = \overline{P}_{t,A(m)} \cdot R_{AP}^{-\alpha}$ は、正規化送信電力を表す.





図 2 ネットワークモデル

2.2. 上下リンク非同期送信環境





上りリンク通信では、STA(*m*)→AP(*m*)の通信が行われ、 下りリンク通信では AP(*m*)→STA(*m*)の通信が行われる. 各セルでは確率 *p*up で上りリンク通信が行われ、確率 (1-*p*up)で下りリンク通信が行われているものとする (つまり、各無線セルでは上下リンクのいずれかで必 ず通信が行われている).図3に上下リンクが混在する 非同期環境の一例を示す.

2.3. CS-DCA

CS-DCAのフローチャートを図4に示す.各APは, 他セルAPまたはSTAから受ける瞬時CCI電力をタイ ムスロットごとに測定する.過去に観測された瞬時 CCI電力を用いて平均CCI電力を計算し,干渉テーブ ルに格納する.チャネル利用時には,干渉テーブルを 参照して平均CCI電力最小のチャネルを選択する.AP はビーコン信号により,セル内のSTAにチャネルが変 更されたことを通知する.次のタイムスロットでは更 新後のチャネルを用いて,上りリンクまたは下りリン クの通信が行われる.この方法により,与干渉の増大 を抑えつつ動的にチャネル配置を更新できるため,通 信品質の向上が期待できる.以下で干渉テーブルの作 成法とチャネル選択について述べる.



X 4 CS-DCA 00 / L / Y / K

2.4. 干渉テーブルの作成法とチャネル選択

AP は、干渉テーブルに保存された平均 CCI 電力に 基づき使用チャネルを選択する.本稿では、忘却係数 を用いる一次フィルタ[3]を用いて平均 CCI 電力を計 算する.AP(m)の、第tタイムスロットにおける第chチャネルの平均 CCI 電力 $\overline{I}_{A(m)ch}(t)$ は次式で与えられる.

$$I_{A(m),ch}(t) = (1-\beta) \cdot I_{A(m),ch}(t) + \beta \cdot I_{A(m),ch}(t-1)$$
(5)

ここで, $I_{A(m),ch}(t)$ は第tタイムスロットにおいて AP が 受信した瞬時 CCI 電力である. $\beta(0 \le \beta \le 1)$ は一次フィ ルタにおける忘却係数を表している.一次フィルタの 模式図を図 5 に示す.このフィルタにより, 棲み分け 開始以降の CCI 電力がフィルタリングされる.ただし, xタイムスロット前の CCI 電力は $\beta^{x-1}(1-\beta)$ 倍される. β が 0 に近い場合, CCI の瞬時的変動の影響を大きく反 映するため,フィルタ出力は不安定となり適切にチャ ネル再利用パターンが形成されない. このため、平均 CCI 電力の計算の際には、1 に近い β を用いる必要が ある[4]. 各チャネルにおける平均 CCI 電力 $I_{A(m),ch}(t)$ を 干渉テーブルに格納し、通信要求が発生したらテーブ ルを参照して次の式で示すようなチャネル配置を行う.

$$ch_{use} = \arg\min_{ch} \{\bar{I}_{A(m),ch}(t)\}, ch = 0 \sim N_{ch} - 1$$
 (6)

ここで *N_{ch}* は全チャネル数を示す. AP が式(6)のチャネ ル選択規範に従い, 平均 CCI 電力最小のチャネルを選 択することで, CCI を低減するチャネル配置が自律的 に形成される.

 $\bigwedge^{I_{\mathcal{A}(m),ch}(t)} \cdots \times \beta^2 \cdot (1-\beta) \times \beta \cdot (1-\beta) \times (1-\beta)$



2.5. CCI 電力表現

AP(m) における周波数領域受信信号 $Y_{A(m)}(k)$, $k=0-N_c-1$,は STA(m)の送信信号 $d_{S(m)}(k)$ を用いて次式 で表される.

$$Y_{A(m)}(k) = \sqrt{2P_{t,S(m)}} \cdot H_{S(m),A(m)}(k) \cdot d_{S(m)}(k) + I_{A(m)}(k) + N_{A(m)}(k)$$
(7)

ここで、 $H_{S(m),A(m)}(k)$ および $N_{A(m)}(k)$ はそれぞれ第 k 周波 数 における STA(m)-AP(m)間のチャネル利得及び AP(m)における雑音成分である.式(7)における $I_{A(m)}(k)$ は次式で与えられる、AP(m)における CCI 成分である.

$$I_{A(m)}(k) = \sum_{\{u \in U_{S,A(m)} : u \neq m\}} I_{S(u),A(m)}(k) + \sum_{\{u \in U_{A,A(m)} : u \neq m\}} I_{A(u),A(m)}(k)$$
(8)

ここで, $I_{S(u),A(m)}(k)$ および $I_{A(u),A(m)}(k)$ はそれぞれ STA(u) および AP(u)からの CCI である. { $U_{S,A(m)}\in 0,1,...,A_{all}-1$ } および { $U_{A,A(m)}\in 0,1,...,A_{all}-1$ }はそれぞれ AP(m)と同じ チャネルで信号を送信している STA および AP 番号の 集合である. $I_{S(u),A(m)}(k)$ および $I_{A(u),A(m)}(k)$ はそれぞれ次 式で与えられる.

$$\begin{cases} I_{S(u),A(m)}(k) = \sqrt{2P_{t,S(u)}} H_{S(u),A(m)}(k) d_{S(u)}(k) \\ I_{A(u),A(m)}(k) = \sqrt{2P_{t,A(u)}} H_{A(u),A(m)}(k) d_{A(u)}(k) \end{cases}$$
(9)

ここで, $H_{A(u),A(m)}(k)$ は第 k 周波数における AP(u)-AP(m)間のチャネル利得である. $d_{A(u)}$ は AP(u)における送信信号である.

AP(m)は次式により第 k 周波数の CCI+雑音 $\hat{I}_{AP(m)}(k)$ を求める.

$$\hat{I}_{A(m)}(k) = Y_{A(m)}(k) - \sqrt{2P_{t,S(m)}} \cdot H_{S(m),A(m)}(k) \cdot \hat{d}_{S(m)}(k)$$
(10)

ここで、 $\hat{d}_{S(m)}(k)$ はデータ判定により推定した第k周波数の送信信号である.希望信号が含まれないチャネル

では $d_{S(m)}(k)=0$ とする.これを用いて,第tタイムスロットにおける瞬時 CCI 電力 $I_{A(m),ch}(t)$ は次式で与えられる.

$$I_{A(m),ch}(t) = \frac{1}{N_c} \sum_{k=0}^{N_c-1} \left| \hat{I}_{A(m)}(k) \right|^2$$
(11)

ただし、*N_c*は OFDM 伝送における離散フーリエ変換 (DFT)ブロックサイズを表す.本稿では、AP はすべて のタイムスロットにおいて、自身の受けた CCI 電力を 理想的に求められると仮定する.

3. SIR 表現

3.1. 上りリンク SIR

式(7)より, AP(m)におけるブロック平均瞬時 SIR $\Gamma_{A(m)}$ は, 次式で与えられる. ただし, $E[|d_{S(m)}(k)|^2]=1$ を仮定した.

$$\Gamma_{A(m)} = \frac{2P_{t,S(m)} \cdot \sum_{k=0}^{N_{t}-1} \left| H_{S(m),A(m)}(k) \right|^{2}}{\frac{1}{2} \cdot \sum_{k=0}^{N_{t}-1} \left| I_{A(m)}(k) \right|^{2}}$$
(12)

3.2. 下りリンク SIR

同様に、STA(*m*)におけるブロック平均瞬時 SIR $\Gamma_{A(m)}$ は、次式で与えられる. ただし、 $E[|d_{A(m)}(k)|^2]=1$ を仮定した.

$$\Gamma_{S(m)} = \frac{2P_{t,A(m)} \cdot \sum_{k=0}^{N_c-1} \left| H_{S(m),A(m)}(k) \right|^2}{\frac{1}{2} \cdot \sum_{k=0}^{N_c-1} \left| I_{S(m)}(k) \right|^2}$$
(13)

ただし, *I*_{*S*(*m*)}(*k*)は STA(*m*)の第*k*周波数 CCI 成分を表し, 次式で与えられる.

$$I_{S(m)}(k) = \sum_{\{u \in U_{S,A(m)}: u \neq m\}} I_{S(u),S(m)}(k) + \sum_{\{u \in U_{A,A(m)}: u \neq m\}} I_{A(u),S(m)}(k)$$
(14)

ここで, *I*_{S(u),S(m)}(*k*)および *I*_{A(u),S(m)}(*k*)はそれぞれ STA(*u*) および AP(*u*)からの CCI で, 次式で与えられる.

$$\begin{cases} I_{S(u),S(m)}(k) = \sqrt{2P_{t,S(u)}} H_{S(u),S(m)}(k) d_{S(u)}(k) \\ I_{A(u),S(m)}(k) = \sqrt{2P_{t,A(u)}} H_{A(u),S(m)}(k) d_{A(u)}(k) \end{cases}$$

(15)

4. 計算機シミュレーション結果

4.1. 計算機シミュレーション諸元

シミュレーション諸元を表 1 に示す.各セルには 1 台の STA が存在するものとする.本稿では,すべての セルで,STA または AP のどちらかが常に通信を行な っている環境を想定する.各無線セルではスロットご とに,確率 p_{up} で上りリンク通信が,確率 $(1-p_{up})$ で下 りリンク通信が行われるものとした(つまり,各無線 セルでは上下リンクのいずれかで必ず通信が行われて いる).各 AP はタイムスロットごとに CCI 電力 $I_{A(m),ch}(t)$ を測定し,干渉テーブルと使用チャネルを更 新する. 計算機シミュレーションでは、STA の位置を一様分 布で発生させ、STA・AP 間距離の 3.5 乗の逆数に比例 するパスロスと標準偏差 5dB の対数正規分布を有する シャドウイングを生成した.このとき、対象 AP-周辺 AP 間と対象 AP-周辺 STA 間のシャドウイングは無相 関であるものとした.また、フェージングは L=16 パ ス周波数選択性ブロックレイリーフェージングを生成 した.1 回あたりの計算機シミュレーション試行の時 間長は 2000 タイムスロットとし、この間 STA の位置 は変化しないものとした.2000 タイムスロット時点に おける上下リンクの SIR $\Gamma_{A(m)}$ 、 $\Gamma_{S(m)}$ を測定した.この 試行を 500 回繰り返すことで SIR の CDF を算出してい る.

	表1 計算機シミュレ	ーション諸元
System	No. of co-channel cells	$N_{all}=100$
	No. of channels	$N_{ch}=4$
	No. of STAs per cell	U=1
	Uplink transmission probability	$p_{up} = 0.1 \sim 1.0$
	Normalized transmit SNR	∞ (Interference limited)
Channel	Fading type	Frequency-selective block Rayleigh
	Power delay profile	L=16-path uniform
	Time delay	$\tau_l = l \ (l = 0 \sim L - 1)$
	Pass loss exponent	α=3.5
	Shadowing loss standard deviation	$\sigma=5$ (dB)
CS-DCA	Forgetting factor of first order filtering	β=0.99
	CCI power measurement	Ideal

4.2. チャネル再利用パターンに与える影響

図 6 に CS-DCA を用いるチャネル再利用パターンの 時間変動の様子を示す. 初期のチャネル配置はランダ ムとした.図6の上段が pup=0.1, すなわち各セルで下 りリンク通信が多く発生する場合、中段が $p_{up}=0.5$ 、す なわち各セルで上下リンク通信が等確率で発生する場 合,下段が pup=0.9, すなわち各セルで上りリンク通信 が多く発生する場合のチャネル再利用パターンを示す. このとき、各場合のチャネル状態は等しいとした.図 6より, チャネル再利用パターンは pupに依存すること がわかる.これは,式(11)で示した AP の瞬時 CCI 電 力 $I_{A(m),ch}(t)$ の値が p_{up} に依存するためである. $p_{up}=1$ の ときは、AP が受ける CCI は周辺 STA からの CCI とな るため、これを基にチャネルを割当てることで、周辺 STA に与える下りリンク CCI を最小化できる. 一方で, *p*up が 0 に近づくほど, AP が受ける CCI は周辺 AP か らの CCI の影響が大きくなり、これを基にチャネルを 割当てても,周辺 STA に与える CCI を最小化すること はできない.

また、 p_{up} の値に関わらず、いずれの場合も t=1000程度でチャネル配置は安定していることがわかる.本 稿では CCI 電力の平均化の際に忘却係数 $\beta=0.99$ を使 用していて、これは直前 100 タイムスロットの CCI 電 カの平均値を基にチャネルを割当てていることに相当 する. CS-DCA は自律型のチャネル選択アルゴリズム であるため、その後も各 AP は少しずつチャネル変更 を行いながら、すべての AP が周辺 STA に与える CCI を最小化するパターンに近づいていく. そのため、平 均化に必要な100タイムスロットの約10倍程度の時間 を要して、十分 CCI を最小化するチャネルが選択され る.



図 6 CS-DCA チャネル再利用パターンの時間変動の 様子

$(N_{ch}=4, \beta=0.99, \alpha=3.5, \sigma=5(dB))$

4.3. 上下リンク SIR 特性

上下リンク非同期環境下における,下りリンク及び 上りリンク SIR の CDF を図 7 に示す.比較のため,ラ ンダム配置(RCA),起動時最小 RSSI 法(min-RSSI),固 定チャネル配置(FCA)の特性も同様にプロットした. CS-DCA における初期チャネルはランダムに与え,時 刻 2000 タイムスロットのチャネル配置で測定を行っ た.確率 *p*up をパラメータとし,上下同期環境下の特 性もプロットした.

図7より, CS-DCA を用いることで, RCA, min-RSSI より上下リンク SIR 特性を改善できることがわかる. これは, CS-DCA を用いることで,上下非同期環境下 においても, AP が周辺 STA に与える CCI を RCA, min-RSSI より低減する安定したチャネル配置を形成 できるためである.また, CS-DCA は自律型のチャネ ル配置法でありながら,集中制御を要する FCA と同等 の SIR を達成できることがわかる.

まず、上下非同期送信環境の影響について考察する. はじめに下りリンクについて述べる.本稿の CS-DCA では下りリンク与干渉(すなわち、対象 AP から周辺 STA に与える干渉)を最小化するチャネル配置の形成 を目的としている.同期環境では、AP が測定する CCI 電力は周辺 STA からの CCI であるため、これを基にチ ャネルを割当てることで、AP が周辺 STA に与える CCI を最小化できる.一方で,非同期環境では,APが測定 する CCI には周辺 AP からの CCI も含まれるため,こ れを基にチャネルを割当てても,周辺 STA に与える CCI を最小化することはできない.図 7(a)の下りリン ク SIR 特性をみると, pup が小さくなるほど(すなわち, AP が測定する CCI に,周辺 AP からの CCI が多く含 まれるほど)下りリンク SIR が劣化することがわかる. 例えば, pup=0.1 のとき,上下同期環境下と比べて下り リンク SIR が 1.5dB 劣化している.これは,上で述べ たように,AP が測定する CCI に周辺 AP からの CCI が多く含まれるほど,AP が周辺 STA に与える CCI を 最小化するチャネル選択が行われなくなるためである.

次に,上りリンク SIR 特性について考察する. 同期・ 非同期環境いずれの場合も, AP は自身が測定する CCI に基づいてチャネルを選択する. このため, AP は常に 自身の受ける CCI が最小となるチャネルを利用できる. 図 7(b)の下りリンク SIR 特性をみると, 非同期環境下 においても, CS-DCA を用いることで高い SIR が得ら れていることがわかる.



5. むすび

本稿では、上下リンク非同期送信環境が CS-DCA に 与える影響について検討した. CS-DCA では、AP が周 辺 STA からの CCI に基づいてチャネルを選択すれば、 周辺 STA に与える CCI を最小化できる.しかし、非同 期環境下では、AP が測定する CCI は周辺 STA からの 干渉だけでなく周辺 AP からの干渉も含まれるため、 これを基にチャネルを割当てても、周辺 STA に与える 干渉を最小化することができない. はじめに、計算機 シミュレーションにより、上下リンク非同期環境下に おいても、CS-DCA により安定したチャネル再利用パ ターンが形成され、上下リンクの SIR を RCA, min-RSSI より改善できることを示した. 次に、AP の測定する CCI に周辺 AP からの CCI が含まれる場合は、周辺 STA に与える干渉を最小化できないため、下りリンク SIR 特性が劣化することを示した. 一方で、上りリンクに おいては、AP は自身の受ける CCI を最小化するよう にチャネルを選択するため、高い SIR が得られること を示した.

本稿では対象 AP-周辺 AP 間と対象 AP-周辺 STA 間 のシャドウイングは無相関とした.しかし,両者のシ ャドウイング相関が大きい場合は,対象 AP は周辺 AP から受ける干渉を用いてチャネル選択を行なっても, 周辺 STA に与える干渉を最小化できる場合があると 考えられる.シャドウイング相関が CS-DCA の与干渉 に与える影響については今後の重要な検討課題である. 文 献

- B. A. Hirantha Sithira Abeysekera,石原浩一,井上 保彦,市川武男,熊谷智明,溝口匡人,"IEEE802.11 無線 LAN におけるマスタ・スレーブ型チャネル 選択法の提案,"電子情報通信学会総合大会, B-5-121,2012年3月
- [2] Y. Furuya and Y. Akaiwa, "Channel segregation, a distributed adaptive channel assignment scheme for mobile communication systems," IEICE Trans. Commun., Vol. E74-B, No. 6, pp. 1531-1537, June 1991.
- [3] R. Matsukawa, T. Obara, and F. Adachi, "A dynamic channel assignment scheme for distributed antenna networks," Proc. IEEE 75th Vehicular Technology Conference, May 2012.
- [4] Y. Matsumura, S. Kumagai, T. Obara, T. Yamamoto, and F. Adachi, "Channel Segregation Based Dynamic Channel Assignment for WLAN," 2012 IEEE The 13th International Conference on Communication Systems, Singapore, 21-23 Nov. 2012.
- [5] 松村祐輝,天間克宏,小原辰徳,山本哲矢,石原 浩一,ヒランタ アベーセーカラ,熊谷智明,安 達文幸,"チャネル棲み分けに基づく動的チャネ ル配置を用いた無線 LAN における送信電力制御 の効果に関する一検討,"信学技報,RCS2012-151, pp. 149-154, 2012 年 10 月.
- [6] 天間克宏,松村祐輝,小原辰徳,山本哲矢,石原 浩一,ヒランタ アベーセーカラ,熊谷智明,安 達文幸,"チャネル棲み分けに基づく動的チャネ ル配置を用いた無線 LAN におけるマルチチャネ ルアクセスに関する一検討,"信学技報, RCS2012-181, pp. 121-126, 2012年11月.
- [7] R. V. Nee and R. Prasad, OFDM for Wireless Multimedia Communications, Artech House, 2000.
 J. G. Proakis and M. Salehi, Digital communications, 5th ed., McGraw-Hill, 2001.