# VDL モード3の電波干渉実験

# 航空システム部 北折 潤 中谷 泰欣 加藤 敏 塩地 誠 \* 津田 良雄 \*\*

\* 管制システム部

1 はじめに

VHF デジタルリンク (VDL) は、国際民 間航空機関 (ICAO)の航空移動通信パネル (AMCP)会議において標準化作業が行われ てきた次世代の空地間航空通信システムであ る。VDL は現在、ICAOの国際標準および勧 告方式 (SARPs)においてモード2、3、4の3 種類が規定されている。VDL モード3はデー タ通信機能に加え音声通信機能を備え、VHF ACARS および無線電話に代わる高速、高信頼 性システムとして日本においても導入が検討さ れている。

VDL モード 3 システムの航空管制業務への 利用に備え電子航法研究所では、平成12年度 より VDL モード 3 SARPs に準拠した実験シ ステムを試作し、技術的課題等についての試験 および研究を行っている[1]。重要な技術的課 題の一つとして、VDL モード3 と無線電話お よび他の VDL 局との電波干渉の問題が挙げら れる。VDL モード3は無線電話と同様1チャ ネルにつき 25kHz 幅が割り当てられるが、差 動 8 相位相偏移変調 (D8PSK) を用いており無 線電話に比べ所要帯域が広い。このため VDL モード3の電波が隣接チャネルを使用する無線 電話等の他局に干渉し、またこれらの局から干 渉を受ける可能性がある。このようなチャネル 間の電波干渉を調査することにより VDL モー ド3のチャネル割り当てに関する指針を得るこ とができる。

本稿では VHF 無線電話装置および試作した VDL モード 3 実験システム (以下モード 3 装 置とする)を用いて行った電波干渉実験とその 結果について報告する。

2 電波干涉実験概要

#### 2.1 使用機器

実験に使用した無線機を表1に掲げる。モー ド3装置以外はいずれも機上用無線電話装置で ある。これ以降、表1の機上用無線電話装置4 機種に対して順不同で'A'、'B'、'C'、'D'と名 付け、これらの記号により参照する。

表 1: 使用無線機一覧

\*\* 早稲田大学大学院

使用無線機	搭載機体例	
モード 3 装置	_	
Rockwell Collins VHF-900	B 777	
Rockwell Collins VHF-700	B 767	
Rockwell Collins VHF-700B	B 747-400	
Rockwell Collins VHF-22A	小型機	



因 1. 使用無線機の ACI 特性 (150.000M112)

表1の各無線機に対して隣接チャネル電力 (ACP)特性を測定した(図1)。ACP は無線機 の設定チャネルおよび各隣接チャネル(25kHz 幅)での絶対電力である。なお、設定上+40隣 接チャネルのACP測定ができない場合は+39 隣接チャネルでの測定結果を用いた。

VDL モード 3 では最低受信感度 20µV/m (136.000MHz において–94dBm 相当)の時に 前方誤り訂正 (FEC) 前のビット誤り率 (BER) が 10<sup>-3</sup> 以下であることが規定されている。試 作したモード 3 装置は、BER=10<sup>-3</sup> を受信電 力約–101.5dBm で満足していた。

本モード 3 装置は、Voice/Data バースト (V/D) 送信の他、擬似雑音 (PN) 送信が可能で ある。V/D は VDL モード 3 に従ったフォー マットであるが、PN は長い擬似ランダムビッ ト列であり、VDL モード 2 の送信パケットの ようにみなすことができる。VDL システムの 電波干渉問題を扱う際にはモード 3 の他、モー ド 2 の影響についても調査する必要がある。本 実験では PN を VDL モード 2 の代用として、 V/D および PN の両パターンを適宜使い分け



図 2: 実験機器接続図 1

ることとした。なお、PN は 15 段の擬似ラン ダムパターン PN15、V/D は 1 スロット内バー スト占有率 35% にて実験した。その他、本稿 全般における実験パラメータの設定は AMCP で定めた実験方法 [3] に準じた。

# 2.2 VHF 無線電話に対する電波干 渉実験

VHF 無線電話装置を被干渉装置とし、モー ド3装置を干渉源とした電波干渉実験を行っ た。実験における機器接続図を図2に示す。希 望波は1kHz トーンによる変調度30%の振幅 変調波とし、設定チャネル119.000MHz、受信 端電力 $P_D = -82$ dBmとした。干渉波の周波 数は希望波設定チャネルに対して同ーチャネル (コチャネル)および $\pm 1$ 、 $\pm 2$ 、 $\pm 3$ 、 $\pm 4$ 、 $\pm 5$ 、  $\pm 10$ 、 $\pm 20$ 、 $\pm 40$  隣接チャネルに設定した。 2.2.1 スケルチプレイク

干渉波のみを被干渉装置に入力してスケル チが開くかどうかを調べた。被干渉装置のスケ ルチレベルは  $1\mu$ V、 $50\Omega$  終端時に-107dBm と なるように設定した。干渉波は受信端電力で最 大 +8dBm まで供給した。機上無線電話装置 'A'、'B'、'C'、'D'のいずれも干渉波がコチャ ネルまたは ±1 チャネルにあるときにスケルチ ブレイクがあった。さらに'A'は PN 干渉波に 対して ±5 チャネルまでスケルチが開く現象が みられた。

2.2.2 (S+N)/N

(S+N)/N は、被干渉装置の音声出力対雑
音比を表す。干渉波は PN とし、オーディオ
出力で (S+N)/N 一定になるような干渉波受
信端電力を計測した。図 3 に (S+N)/N=6dB
での結果を示す。'D' 以外は干渉波を 0dBm
まで上げても、10 チャネル以遠において (S+N)/N>6dB となり、今回の測定では 10
チャネル以遠のデータが取れなかった。一方、



 $\pm 5$  チャネル以内ではどのタイプの無線機で もほぼ同様の隣接チャネル除去 (ACR) 特性に なった。ここで ACR は受信端における干渉 波電力  $P_U$  と希望波電力  $P_D$  の比  $P_U/P_D$  で ある。

2.2.3 S/P

S/P とは信号 S 対パルス P 比のことで、希 望波のオーディオ出力 (ピーク to ピーク振 幅) 値 a と干渉波のオーディオ出力値 b との 比 a/b で定義される。干渉波を V/D とし、 a/b = 2,4,8(S/P=6、12、18dB) の場合につ いてそれぞれ干渉波受信端電力を計測した。各 ACR 特性を比較すると、'A'、'B' については第 2 隣接チャネル以遠で ACR が小さいほど S/P が大きいという特徴が見られ、S/PのdB差が ほぼ ACR の dB 差に等しい結果となった。一 方 'C'、'D' については ACR が同程度であって も S/P が大きく変化していることから、干渉 波のわずかな電力差が S/P の違いに反映され ると考えられ、干渉波の影響を 'A' や 'B' より 受けやすいと言える。図4にS/P=18dBでの ACR 特性を示す。

表 2: MOS 評価設定パラメータ

干渉波チャネル	0、-1、-5、-40 隣接
干渉波パターン	干渉波なし、V/D、PN
干渉波の大きさ	S/P=6, 12, 18dB
音声パターン	男声 3 フレーズ
	女声 4 フレーズ

#### 2.2.4 MOS 評価

MOS 評価は主観評価法の一つであり、各テ スターが音質を 0(努力しても全く聴き取れな い)~4 (努力を要しないで聴き取れる)の5 段 階で採点してその平均値を評価結果とするもの である。本実験では、管制官の音声による変調 波に VDL 干渉波を重畳し、受信オーディオ出 力を評価サンプルとした。表2に示すパラメー タおよびフレーズの組み合わせがランダムな順 番で被験者に聞こえるようにサンプルを作成し た。また、パイロットや航空管制官経験者等に テスターを依頼し、各条件の組み合わせ毎に延 ベ24 人のデータを得ることができた (図5)。

S/P=18dB であればどの受信機、どの条件 でも MOS>2.0(聴き取りに中程度の努力を要 する)であった。MOS>2.0 は VDL モード 3 用ボコーダ評価結果 [2] から見ても少なくとも 通常の管制通信では支障なく通信可能と考えら れる。また、PN は連続的雑音、V/D は断続的 雑音に聞こえるが、一部のテスターは「断続的 雑音の方が聴き取りに悪影響がある」とコメン トした。なお、S/P=6dB では PN パターンの 方が V/D よりも評価のばらつきが大きいとい う結果が得られた。さらに、同じ S/P 値を示 していてもテスターには同じ雑音に聞こえると は限らないことがわかった。

# 2.3 VDL モード 3 に対する電波干 渉実験

VDL モード3はデータ通信の他に音声通信 もサポートしているが、音声通信もボコーダに よるデジタルデータの符号化/復号処理を基礎 としていることから、いずれの通信でも BER が通信品質を決定する。今回は電波干渉下にお ける BER 特性の評価を行った。実験ではモー ド3装置を被干渉装置とする一方、VHF 無線 電話装置および他のモード3装置を干渉源とし



図 6: 実験機器接続図 2

た (図 6)。

#### 2.3.1 BER 計測

希望波は設定チャネル 136.000MHz、送信 パターンは PN とし、干渉波は PN と V/D の両パターンおよび各無線電話装置として BER を計測した。受信端における希望波受 信電力を  $40\mu$ V/m (-88dBm 相当) に設定し た。BER= $10^{-3}$  での ACR 測定結果を図 7 に 示す。第一隣接チャネルに注目すると、無線電 話装置よりもモード 3 装置からの干渉による ACR 値の方が低い結果となった。

## 3 実験結果の考察

### 3.1 自由空間におけるチャネル離隔

2.2 節の試験結果から、無線電話を被干渉 装置とした場合のモード3装置と無線電話装



置間に必要となるチャネル間隔 (チャネル離 隔)を求める。MOS 評価の結果から、一般的 に S/P=18dB であれば管制通信に支障がない とみなすことにする。自由空間伝搬を仮定す ると、干渉波受信端電力は  $P_U = P_T/(L_CL)$ で求まる。なお  $P_T$ :モード 3 装置送信電力 (=15W)、 $L_C$ :送信側ケーブル損失 (=3.0dB) として送受信アンテナの利得は 0dBi とみなし た。L は自由空間伝搬損であり距離 d m およ び VDL モード 3 の送信波長  $\lambda$ (=2.2m) より、  $L = (4\pi d/\lambda)^2$  で計算できる。

ー例として 2 機の航空機にモード 3 装置と 無線電話装置を搭載し、両装置のアンテナ間 隔を最短垂直管制間隔 d=2000ft(=610m) に等 しいとした状況を考える。 $P_D = -82.0$ dBm より、ACR=50.0dB が得られる。2.2 節の各 ACR 特性より、ACR>50.0dB が成立する隣 接チャネル番号を求め、これをチャネル離隔 とした(表 3)。同様に 2.3 節の実験結果から、 モード 3 装置を被干渉装置とした場合のチャ ネル離隔を求めた(表 4)。なお、表 4 中の無線 電話は 2.3.1 節の BER=10<sup>-3</sup> での 'A'~'D'の 各 ACR 特性の最悪値より計算した。

#### 3.2 実運用上のチャネル離隔

実運用におけるモード3装置の送信出力は、 今回の実験に用いた15Wより高くなることが 予想される。また今回はアンテナ利得パターン や反射波の影響を考慮していない。各ACR特 性が不変であっても、与干渉局におけるこれら の要因を考えると被干渉局における干渉波受信 端電力が大きくなり、所要チャネル離隔が広が ることがある。さらに表3、表4では与干渉局 と被干渉局間の最低アンテナ間隔を2000ftと

表 3: チャネル離隔 (対無線電話,d=2000ft)

被干涉装置	'A'	'B'	'C'	'D'
測定条件				
(S+N)/N=6 dB	2	1	1	1
S/P=18 dB	2	2	3	3

表 4: チャネル離隔 (対モード 3,d=2000ft)

干渉パターン 測定条件	PN	V/D	無線電話
$BER = 10^{-3}$	2	2	2

しているが、空港面での運用下では両局が更に 狭い範囲内に配置されることが考えられる。つ まり空間伝搬損の減少に伴い同様にチャネル離 隔が広がると考えられる。以上のことから、実 運用では 3.1 節で求めたチャネル離隔より広い 割り当て間隔を要する場合がある。

### 4 まとめ

電子航法研究所にて試作したモード3装置 と現用のVHF無線電話装置を使って電波干渉 実験を行った。無線電話装置への干渉実験では スケルチブレイク特性、およびS+N/N、S/P がそれぞれ一定とした条件下でのACR特性を 求めた。モード3装置への干渉実験ではBER 一定の条件下でのACR特性を求めた。さらに 電波の自由空間伝搬を仮定して、与干渉局と被 干渉局間距離が最短垂直管制間隔相当の場合の チャネル離隔について考察した。チャネル離隔 はVDLモード3の運用において他局と干渉し ない基準を与えるものであり、ICAOが行って いるVDLモード3チャネル離隔基準策定に寄 与することができた。

参考文献

- [1] 藤森,松下,塩地, "VHF ディジタルリン ク・モード3の実験計画",第32回電子航 法研究所発表会講演概要,pp.43-46,2000.
- [2] 藤森、中島、上野、菅沼、"VHF 対空通信用 ディジタル音声の評価について"、第31回 電子航法研究所発表会講演概要、pp.9-12、 1999.
- [3] AMCP/9th Working Group B Meeting Report, 2000.