USRP2への16QAMとシンボル同期の実装に関する研究

2011SE012 朝倉彰洋 2011SE129 北原慎平 2011SE196 西田結梨香 指導教員:奥村康行

1 はじめに

無線通信業界において,その技術は日々新しく生み出 されている昨今,それに伴って新無線通信システムが次々 と導入されている.しかし,利用者にとって新システム を利用できる端末を把握し随時用意するのは極めて困難 であり,また経済的負担になると考えられる.そして,開 発者の視点から見ても新規装置を開発する場合のコスト は材料費よりも人件費の割合が高くなっていることから, 開発には人的負担が大きい.このような理由から一つの 無線機で様々な機能追加やシステム変更,更新に対応で きる無線端末の開発が期待されている.その解決手段と して,ソフトウェア無線の概念が挙げられている[1].

そこで、本研究ではソフトウェア無線通信プラットフォームとして USRP2 と LabVIEW の二つを用いて様々な通信方式の実装方法を研究するとともに、その通信方式の伝送特性について明らかにする.

研究対象の技術

本研究で使用する技術を説明する.説明するものは研 究対象,使用機器,及びそのソフトウェアと先行研究の 4項目である.

2.1 ソフトウェア無線

ソフトウェア無線とは,従来の無線通信端末において 専用のシステム機能を持つハードウェアで行われていた 信号処理のほとんどをソフトウェアで行う無線通信のこ とである.この技術によって,端末を複数個用意する必 要がなくなり,無線通信端末上で動作するハードウェア 上のソフトウェアを切り替えるだけで,使用する変復調 の方式や利用するサービスを切り替えたり,ソフトウェ アの変更や更新によって新しい通信規格に対応すること ができる.その一例として凡用性の高いUSRP が存在し, LabVIEW によって動作制御が行われている [1][2].

2.2 USRP の概要

USRP(Universal Software Radio Peripheral) とは,汎 用信号処理ハードウェアである.USRP2 は,PC との接 続にはギガビットイーサネットを用いる.USRP2 の構成 図を図1に示す.図1のように,USRP2 はマザーボー ド (Mother board) とドーターボード (Daughter board) から構成されている.USRP2 のマザーボードでは,ドー ターボードから入ってきたアナログ信号をディジタル信 号に変換し,設定した条件に従って標本化を行う.ドー ターボードでは,アンテナから入ってきた電波をによっ て中間周波数に落としたり,マザーボードから送られて きた信号を中心周波数にあげたりする,信号の変換作業 を行う.PC では,LabVIEW によって作成されたプログ ラムによって信号の変調や復調の処理を行う [4][5].本研 究では 2 機の USRP2 を用いて実測を行い,それぞれの USRP2 を USRP2-1, USRP2-2 と識別する.

2.3 LabVIEW

LabVIEW(Laboratory Virtual Instrument Engineering Workbench) とは, NATIONAL INSTRUMENTS 社 が 1986 年に開発したバーチャル計測用プログラミング言 語である.通信をはじめ,電子機器や半導体,自動車など の非常に多種多様な分野で,設計からテストまで,また小 規模システムから大規模システムまで,あらゆる開発に 対応できるシステムを開発,実現するために使用されてい る.また,LabVIEW で作成したプログラムは VI(Virtual Instrument) と呼ばれ,作成したプログラムファイルの 拡張子は vi である [5][6][7].

2.4 先行研究について

本研究は、先行研究がある.先行研究では、LabVIEW を用いてスペクトラムアナライザや FM ラジオの電波受 信,sin 波の送受信,変復調を用いた送受信など複数の機 能を一つの無線機(USRP2)に実装し、測定を行った [2].

3 実装する技術

本研究において,実際に USRP2 へ実装,実測を行う通 信方式について説明する.

3.1 16QAM 変復調機能の実装

先行研究 [2] の最後では BPSK 変調と QPSK 変調の機 能を USRP2 に実装し,その機能評価を行った.そこで, USRP2 に 16QAM 変調の機能を実装し,USRP2 と PC を用いて送受信を行う.ここで,実装する技術のプログ ラムの概要について説明する.

まず,送信機能を果たす LabVIEW プログラム (transmitter.vi) のブロック構成を図 2 に示し,順に解説する. まず初めに TX_init.vi で変調機能の初期化を行う.次に source.vi で,0と1のビットデータを生成し,modulation.vi で変調を行う.この modulation.vi で主に16QAM 変調を行う.次の add_control.vi では擬似雑音,すなわ ちガウス雑音を追加し,TX_enque.vi ではメモリに雑音 データを書き込む.また pulse_shaping.vi ではパルス整



図 1 USRP2の構成 [2]



図 2 transmitter.viのブロック図 [2]



図 3 receiver.viのブロック図 [2]

形を行い, TX_apply_channel.vi では遅延プロファイル を適用する [2].

次に、受信機能を持つ LabVIEW プログラム (receiver.vi)のブロック構成を図3に示し、同様に解説す る.はじめに receiver_init.vi で変調機能の初期化を行 う.次に、matched_filtering.vi で整合フィルタ処理を行 い、synchronize.vi で位相同期及び、シンボル同期処理 をする。そして channel_estimate.vi では遅延プロファイ ルの推定を行い、strip_control.vi で疑似雑音を取り除き、 equalizer.vi で等化を行う。最後に decode.vi で復調し、 error_detect.vi でシンボル誤り率を計算する。この decode.vi で主な 16QAM 復調を行う。今回 receiver.vi の decode.vi と error_detect.vi は自作のサブ VI であるが、 そのほかのサブ VI は既存のものを用いている [2].

3.2 パルス整形の実装

図2のpulse_shaping.viと、図3のmatched_filtering.vi の2つを用いて、パルス整形の機能をUSRP2に実装し、 その特性について評価を行う.実装したプログラムの実 測結果とシミュレーション結果を比較しパルス整形の機 能を評価する.

本研究では QAM ベースバンド信号をパルス整形フィ ルタに通す.パルス整形をする目的は1つ目に帯域制限 されたチャネルの生成,2つ目は ISI(InterSymbol Interference) の低減である.

3.3 シンボル同期機能の実装

USRP2 に LabVIEW のシンボル同期機能を持つ Max-Energy.vi と ELgate.vi と呼ばれる 2 つのプログラムを 実装し, USRP2 と PC を用いて送受信を行う.まずシン ボル同期の概要について述べる.

ディジタル変調では、シンボル単位でデータが送られ るため、正しいタイミングでシンボルを受信するために シンボル同期を行う.つまり、アイパターンの最も開い た瞬間にシンボルを判定することが求められる [8].

主に使用する VI は図 3 の synchronize.vi である.その VI の機能に MaxEnergy.vi と ELgate.vi というものがあ り、これらが主なシンボル同期を行う.次に、これらに ついて説明する.

MaxEnergy.vi は,式(1)を最大にすることでタイミン グオフセットを計算し,修正する.

$$J_{approx}[k] = \frac{1}{P} \sum_{p=0}^{P-1} |r(pMT+k)|^2$$
(1)

ここで, *P*をシンボル数, *r*を受信機での整合フィルタ の出力, *M*をオーバーサンプル係数, *k*を遅延, *T*をシ ンボル周期とする.式(1)は,遅延が *k*のとき,0から*P* 番目までのシンボルの相関値を足し合わせ,平均をとっ たものである.相関値が最大の場所をシンボルの中心と して判断する[8].

ELgate.vi では,式(2)を最小にすることでタイミング オフセットを推定し,修正する.

$$J_{\delta}[k] = \sum_{n=0}^{P-1} 2Re\{r[nP+k](r^*[nP+k+\delta] - r^*[nP+k-\delta])\}$$
(2)

ここで、 $\delta \in T/M$ の倍数値とする.式(2)はシンボル 内の3つの標本値からエラーを生成し、足し合わせるも のである.エラーが最小の場所をシンボルの中心として 判断する [8].

4 評価及び考察

USRP2を用いて実測とその結果の評価,考察をする. 各節で実測結果から考察まで行う.

4.1 16QAM 変復調機能の評価

16QAM 変復調のシミュレーションと実測を行った.測 定条件は表1に示し、シミュレーション時も同様である. シミュレーション結果は実測結果とともに図4、図5に 示す.なお、LabVIEW 以外に MATLABを用いたシミュ レーションも行い、その結果を同様に図4、図5に示す.

SER の実測を行った結果, pulse shapping filter に Raised cosine を用いた時,シミュレーション時の SER と実測時の SER が 10^{-3} の場合,約 2dB 向上した. 一 方, pulse shapping filter に Root raised cosine を用いた 時は,シミュレーション時の SER と実測時の SER がほ ぼ一致した.しかし,SER が 10^{-2} の時のみ約 2dB 劣化 した.

また, LabVIEW のシミュレーション値と MATLAB の シミュレーション値はほぼ一致しているが, 理論値とは

| 表 1 測定条件 | |
|-----------------------|--------------------|
| software | LabVIEW |
| | MATLAB |
| modulation type | 16QAM |
| packet length[bit] | 1×10^{6} |
| Carrier frequency[Hz] | 2.2G |
| channel model | AWGN |
| pulse shapping filter | Raised cosine, |
| | Root raised cosine |
| | (full cosine) |



図 4 SER 特性 (Raised cosine の時)

10⁻²の場合にて,LabVIEW,MATLAB両者とも約4dB 劣化した.その理由としてはUSRP2を使用した時の送 信電力,すなわちシンボルパワーが小さいためUSRP2 の内部回路による雑音が加えられた可能性がある.また, receiver.vi内のサブ VI である equalizer.vi という VI に てシンボル等化を行うが,その時にパルスの歪みが残っ てしまうことである.このような原因により,理論値とシ ミュレーション値に差が出てしまったのだと考えられる.

4.2 パルス整形の評価

信号の送受信を用いて、パルス整形の評価を行った.送 受信時のアイ・ダイアグラムからパルス整形の性能を確 認する.また、シミュレーション時のパルス整形を取り 除いたアイ・ダイアグラムを実測のものと比較する.シ ミュレーション及び実測の条件を表2へ、両結果を図6 に示す.

| software | LabVIEW | |
|-----------------------|--------------------|--|
| modulation type | QPSK | |
| packet length[bit] | 500 | |
| filter parameter | 0.5 | |
| filter lendth | 8 | |
| channel model | AWGN | |
| pulse shapping filter | Root raised cosine | |

表 2 測定条件

横軸のシンボルレートと,縦軸の振幅がシミュレーショ ンと実測で値が異なる.振幅値に差が出た原因としては, USRP2内の回路による増幅作用が起こっていた可能性が



図 6 パルス整形によるアイ・ダイアグラム結果

ある.図6より,パルス整形の2つ性質である帯域制限されたパルスの生成とISIの低減の特徴が出ている.また, 実測結果よりもシミュレーションの方がより精度の高い送 受信を行っている.実測とシミュレーション結果がずれて しまった原因として,実装されているパルス整形処理その ものが理想的ではなかったことが考えられる.LabVIEW の場合,transmitter.viのサブVIであるpulse_shaping.vi でパルス整形を行うが,この時データ変換が行われる.こ の変換をシミュレーションではPC上で行っていたが,実 測において USRP2上で行った時,符号間干渉が残って しまったと考えられる.

4.3 シンボル同期機能の評価

4.2 節と同様に,QPSK 変調を用いた送受信時をシンボ ル同期の性能を測定する.シミュレーション,測定条件 は表3に示す.実行した結果を図7,8,9に表示する.



MaxEnergy.viを用いた実測について、シンボル同期が 正しく行われているかを判断する基準として式(3)がある.

| 衣 3 測止采件 | | |
|-----------------------------|-----------------------|--|
| software | LabVIEW | |
| modulation type | QPSK | |
| packet length[bit] | 500 | |
| delay[sec] | 0.34×10^{-6} | |
| noise power[dB] | -Inf | |
| TX sample rate[MSample/sec] | 20 | |
| TX oversample factor | 20 | |
| RX sample rate[MSample/sec] | 2 | |
| RX oversample factor | 2 | |
| recovery method | MaxEnergy,ELgate | |
| pulse shaping filter | Raised Cosine | |
| filter parameter | 0.5 | |
| filter length | 8 | |



図 8 MaxEnergy.viの結果 (オーバーサンプル係数=2)

$$\epsilon[N] = E\left\{ ||(\hat{\tau}(N) - \tau_d)/T_s||^2 \right\}$$
(3)

式 (3) は、エラー統計といい、推定遅延時間と実際の 遅延時間を比較し、平均自乗誤差を計算したものである. ここで、 T_s はシンボル周期、N はオーバーサンプル係数、 $\hat{r}(N)$ は受信機で計算された推定遅延時間、 τ_d はチャネル の実際の遅延時間を示す.式 (3) の計算結果として、図 7 のようになった.図 7 より、オーバーサンプル係数を大 きくするにつれ、エラー統計が減少することがわかった. 理由として、オーバーサンプル係数を大きくすることで 標本数が増え、シンボル同期の精度が上がったためだと 考えられる.計算結果から、エラー統計が十分に小さく、 高い精度でシンボル同期が行われていることがわかった.

今回の実測では,遅延の入力が結果に反映されなかっ たために,シミュレーションと実測でのエラー統計を比較 することはできなかった.そこで,シミュレーションと 実測でのコンスタレーション,アイ・ダイアグラムの比 較のみを行った.それぞれの VI でオーバーサンプル係数 が2,4,10のときのコンスタレーションとアイ・ダイア グラムをそれぞれ比較した.実測では,同軸ケーブルに 伝送遅延があり,シミュレーション時と比較して,コン スタレーション,アイ・ダイアグラム共に若干のズレは あるものの,シミュレーションと実測では大きな違いが ないことが確認できた.このばらつきの原因として,シ ンボル同期を行っても符号間干渉があるためだと考えら れる.



図 9 ELgate.vi の結果 (オーバーサンプル係数=2)

5 おわりに

本研究では、LabVIEW を用いて 16QAM 変調,パル ス整形,シンボル同期などの機能を USRP2 に実装,実 測し,その伝送特性を明らかにすることを目指した.ま ず 16QAM 変復調機能を USRP2 に実装しシンボル誤り 率の実測を行い,その送受信精度を確認した.次にパル ス整形機能を USRP2 に実装し,パルス整形機能の重要 性と 2 つの性質を確認した.また,シミュレーションに よりシンボル同期とオーバーサンプル係数の関係を明ら かにし、シンボル同期機能を USRP2 に実装し,アイ・ダ イアグラムの比較を行った.今後は,今回行われなかっ た通信方式や機能の実装を行い,USRP2 の実測精度を明 らかにする必要がある.

参考文献

- 鈴木康夫,荒木純道,"ソフトウェア無線機とその国内における開発の現状,"電子情報通信学会論文誌 B, vol.J84-B, no.7, pp.1120-1131, July 2001.
- [2] 木村一也,早井智穂,加藤万貴,"USRP2への物理 層通信機能の実装に関する研究,"南山大学情報理工 学部システム創成工学科 2011 年度卒業論文, March 2012.
- [3] 河野隆二,春山真一郎,"ソフトウェア無線の現状と 将来,"電子情報通信学会論文誌 B, vol.J84-B, no.7, pp.1112-1119, July 2001.
- [4] 猿渡俊介, 菅沼久浩, "GNU Radio に関する調査," 東京大学先端科学技術研究センター森川研究室, 技 術研究報告書, no.2011001, pp.1-7, June 2011.
- [5] 堀部智史,石橋功至,和田忠浩,椋下介士,"GNU Radio/USRP2を用いたネットワーク誤り訂正符号 の実装に関する一検討,"電子情報通信学会技術研究 報告,RCS2011-71,pp.209-214,June 2011.
- [6] 堀 恵太郎, 図解 LabVIEW 実習, 森北出版株式会 社, 東京, 2009.
- [7] National Instruments, http://japan.ni.com/ (accessed 2014).
- [8] Robert W. Heath Jr., Digital Wireless Communication, Student Lab Manual, pp.1-62, NA-TIONAL TECHNOLOGY&SCIENCE PRESS, 2012.

表 3 測定条件