3-3 EA 変調器ベース 160 Gb/s 超高速光時 分割多重/分離技術の開発

3-3 EA Modulator Based OTDM Technique for 160Gb/s Optical Signal Transmission

村井 仁 MURAI Hitoshi

要旨

160 Gb/s 超高速光伝送技術は、次世代大容量フォトニックネットワークを構築する上で重要な基盤 技術になると期待される。我々は、NICT による委託研究「トータル光通信技術の研究開発」プロジェ クトにおいて、実用性・操作性に優れた EA 変調器ベース 160 Gb/s 光時分割多重/分離技術の開発 に取り組んできた。本稿では、試作した 160 Gb/s-OTDM 送受信装置の概要を紹介するとともに、 JGNII 光テストベッドを用いた 160 Gb/s フィールド実証実験の結果を通じて、本装置の有効性と 160 Gb/s 伝送システムの実用化に向けた課題を検証する。

Ultra high-speed signal transmission at a bit rate of 160Gb/s is one of key technologies to construct next generation ultra high-capacity optical network. In the "Research and Development on Ultrahigh-speed Backbone Photonic Network Technologies" project, promoted by NICT, we have developed 160Gb/s optical multiplexing/demultiplexing techniques with a capability for practical use. In this report, we describe the overview of the 160Gb/s OTDM technologies based on EA modulators, and we also discuss the applicability of the OTDM techniques to real system, reviewing 160Gb/s field transmission experiment on JGNII optical testbed.

[キーワード]

OTDM, 超高速光伝送, EA 変調器、JGNII 光テストベッド、フィールド伝送実験 OTDM, Ultra high-speed optical transmission, EA modulator, JGNII optical testbed, Field transmission experiment

1 まえがき

ADSL や FTTH の普及によるブロードバンド 化を受け、基幹光伝送網では通信容量の急速な増 大が予想される。これに対して、一本のファイバ により多くの波長チャンネルを高密度に収容する ことで通信容量を拡大する、DWDM (Dense Wavelength Division Multiplexing;高密度波長分 割多重) 伝送方式の研究が広く行われている。現 在、40 Gb/s ベース DWDM 光伝送技術は実用フ ェーズにあり、現在商用化されている 10 Gb/s 光 伝送システムに代わる次世代大容量光伝送システ ムとして注目を集めている。一方、少ない波長多 重数で大容量 DWDM 伝送が実現でき、波長管理 も容易であるという観点から、160 Gb/s 光伝送 システムの研究・開発も日本や欧州を中心に広が っている。特に、近年、従来の IM/DD (Intensity-modulation/Direct-detection、強度変調) 方式に比べ、受信感度に優れる DPSK (Differential-Phase-Shift-Keying、差動位相変調) 変調方式などが導入されるようになり、超高速光 信号の伝送性能は飛躍的に向上している。これに 伴い、室内での伝送実験はもとより敷設光ファイ バケーブルを用いた 160 Gb/s フィールド伝送実 験も数多く実施されるようになった[1]-[4]。変調 方式によらず、伝送速度 160 Gb/s の超高速信号 を送受信する手法としては、光時分割多重 (OTDM)方式が広く採用されている。OTDM 方

式は、同一波長を有する複数の光データ系列を時 間領域で多重・分離する技術であり、原理的に電 子デバイスの処理速度(~100 Gb/s)に制限される ことなく、多重数に応じた単一波長・超高速信号 を生成することが可能となる。OTDM 信号発生 では、多重する光データが互いに干渉しないよう にするための超短光パルス発生技術、また、個別 にデータ変調された光信号をビットインターリー ブする時分割多重技術が重要な要素技術となる。 また、受信に際しては、OTDM 信号に同期した システムクロックを再生するクロック抽出技術、 多重したチャンネルをクロストークなく取り出す 光分離技術が必要となる。我々は、独立行政法人 情報通信研究機構 (NICT) の委託研究「トータル光 通信技術の研究開発」プロジェクトにおいて、高 性能、かつ実用的な OTDM 送受信装置の実現を 目的に、操作性・安定性に優れた EA (電界吸収 型) 変調器を用いた 40 GHz 超短光パルス発生、 4×40 Gb/s 光多重/分離技術の開発に取り組んで おり、高品質・高安定な 160 Gb/s-OTDM 送受 信装置の試作に成功している[5]。

本稿では、EA 変調器をベースにした 160 Gb/s-光時分割多重・分離技術の概要を紹介する。 また、試作した 160 Gb/s-OTDM 送受信装置の 実用性を実証するために、JGN II 光テストベッド を用いたフィールド伝送実験を行っており、その 結果を通して、本装置の有効性と 160 Gb/s 伝送 システムの実用化に向けた課題を検証する。

2 160 Gb/s 光時分割多重技術 [3]

図1に、160 Gb/s-OTDM 送受信器の構成を示 す。OTDM 送信器は、超短パルス光源と、それ にデータ信号を重畳して OTDM 信号に変換する 時分割多重器により構成される。超短パルス光源 には、均一な光パルスを、一定の繰り返し周波数 で安定に発生することが要求される(低ジッタ性)。 また、符号間干渉が起きないように時間分割多重 を行うには、超短パルス発生(<3 ps)と高いパル ス消光比 (>35 dB) が要求される。これらの条件 を満たす代表的なパルス光源として、モード同期 半導体レーザーが知られているが[6][7]、繰り返し 周波数はレーザー共振器の長さで決まるので、シ ステムクロック周波数に応じた設計が必要とな る。これに対して、我々は、オペレーションの柔 軟性という観点から、EA (電界吸収型)変調器を 用いた外部変調型短パルス光源を検討してきた。 外部変調型短パルス発生方式は、原理的に任意の クロック周波数に対応することができ、低ジッタ の変調信号を用いることにより、極めて安定な光 短パルス発生が可能となる。ここでは、160 Gb/s-OTDM 信号に適用可能な光短パルスを発生 するために、2 台の EA 変調器をカスケード接続 した構成となっている。2 台の EA 変調器は、タ イミングを調節した 40 GHz クロック信号で駆動 され、入力 CW 光を半値全幅約3 ps のガウス形 パルスに変換する。生成した 40 GHz 光短パルス



特集

列は光時分割多重回路に送られ、160 Gb/s-OTDM 信号に変換される。OTDM 回路では、多 重チャンネルごとに個別のデータ変調を行うため に、複数の光変調器が必要となる。40 Gb/s を基 本レートとする 160 Gb/s-OTDM 回路では、4 台 の光変調器が必要であり、これらを効率よくコン パクトに実装することが重要である。我々は、光 変調器の実装が比較的容易であると考えられる空 間結合光学系を用いた OTDM 回路を開発した。 図2は、その概観写真である。光変調器には、小 型で高速変調が可能な EA 変調器を採用した。 EA 変調器は個別の気密パッケージに封止し、変 調動作の安定性と信頼性を確保した。4 台の EA 変調器は、ハーフミラーとプリズムを用いて形成 した4系統の空間経路上に配置されており、それ ぞれ 40 GHz 光短パルス列を 40 Gb/s 光信号に変 換する。4 系列の 40 Gb/s 光信号は 80 Gb/s から 160 Gb/s 信号へ順次ビットインターリーヴされ、 80 Gb/s 信号と 160 Gb/s 信号がそれぞれ 2 系列 出力される。OTDM モジュールの遅延時間確度、 挿入損失は、それぞれ 6.28 ps ± 0.01 ps、18 dB である。本 OTDM モジュールのユニークな特徴 として、ビット間光位相(搬送波位相)差の可変性 が挙げられる。ビット間の光位相差は、ファイバ 伝送の劣化要因の一つである非線形効果の程度に 影響を与える重要なパラメータである。一般に、 4系統以上の光信号を多重する OTDM 方式では、 異なる経路を通る多重信号間の光位相を安定化す ることが難しいという側面があった。本モジュー ルでは、空間結合光学系を採用することで、ビッ ト間の光位相差変動を 5° / ℃ (環境温度)に抑え た。また、熱光学効果を有する EA 変調器の駆動 温度を変えることにより、ビット間の光位相差を 任意に設定することを可能にした。これにより、 160 Gb/s 信号においても、非線形光学効果の軽 減に有効な CS-RZ (搬送抑圧 RZ) [8] などの優れた 変調方式を適用することが可能となった。図3は、 本送信器を用いて生成した 160 Gb/s CS-RZ 信号 の光スペクトル(a)、光サンプリング波形(b)であ る。多重する 4 系列の 40 Gb/s 信号は、データ長 215-1の擬似ランダム信号である。CS-RZ 信号は、 ビット間の光位相差が1ビットごとに180°回転 するので、その光スペクトルは中央の搬送波成分 が抑圧された特徴的な形状となる。また、光サン



プリング波形から、均一で良好なアイ開口を有す る 160 Gb/s 信号が生成されていることが分かる。

本送信器は、環境温度が大きく変化する状況下 でも安定に位相制御信号を生成するための、自律 光位相制御機能を有している[9]。OTDM 信号の ビット間光位相差の検出には、1 ビット遅延干渉 計を用いる。これは、ビット間光位相差に応じて 1ビット遅延干渉計の出力レベルが変化する性質 を利用したもので、80 Gb/s 及び 160 Gb/s の OTDM モジュール出力信号のビット間位相差を それぞれ数値化し、所望の位相差となるように OTDM モジュール内 EA 変調器の駆動温度を制 御する。図4は、12時間連続で測定した、160 Gb/s CS-RZ 信号の光信号スペクトルである。こ の間環境温度(実験室温度)は、22℃~30℃の間 で変化したが、自律位相制御を行っているため、 スペクトル形状はほとんど変化していない。この ときの光位相変動幅は180°±5°であり、極めて安 定な 160 Gb/s CS-RZ 信号が実現されている。

図 5 (a) に、1:4 時分割分離器の構成を示す。 160 Gb/s 信号は、40 GHz 駆動の EA 変調器を用

🦷 特集 🔵 フォトニックネットワーク特集



いた分離ゲートにより、40 Gb/s 光信号に時分割 分離された後、40 Gb/s 受信器に送られ検波され る。分離ゲートの時間幅は約4 ps、40 Gb/s 分離 信号における隣接チャンネルの抑圧比は 15 dB 以 上である。入力 160 Gb/s 信号に同期した 40 GHz クロックは、図 5(b) に示す光 - 電気ハイブリッ ド PLL 回路 (opt-electronic hybrid phase-locked loop circuit)を用いて再生する^[10]。入力 160 Gb/s 信号はフロントエンドに実装した EA 変調器によ り、周波数 $(40 - \Delta f)$ GHz でサンプリングされ、 出力信号に含まれる周波数 4△f(=1 GHz)のビー ト信号を参照信号として、局発信号(LO、 △f= 250 MHz)との位相差を検出する。位相比較した 結果は制御信号として 40 GHz-電圧制御発振器 (VCO)に送られ、参照信号と局発信号が同位相と なるように VCO 出力周波数を制御することによ り、入力 160 Gb/s 信号に同期した 40 GHz クロ ックを再生する。40 GHz 再生クロックの RMS 時 間ジッタは約 60 fs、同期引き込み範囲及び同期 保持範囲は、それぞれ 12 MHz 及び 1.2 MHz で ある。クロック再生、分離ゲートに用いられてい る EA 変調器は任意の偏光状態にある入力光信号 に対応するように設計されており、受信装置とし ては、偏光無依存となっている。また、クロック 再生器では、その動作原理上、分散や偏波モード 分散(PMD)により信号波形がゆがむと、クロッ ク再生機能が劣化することが懸念されるが、室内 実験や後で紹介するフィールド伝送実験におい て、分散;-5 ps/nm~5 ps/nm、PMD による DGD;0 ps~3 ps の範囲で、安定に動作すること が実証されており、実用上全く問題のないものと



考えられる。

本装置の送受信対向特性は、4系列の 40 Gb/s 分離信号それぞれに関する符号誤り率 (BER) 測 定結果から Q 値 (Q-factor)を見積もることで評 価し、全分離チャンネルに対して 27 dB 以上の Q 値が得られることを確認した。これは、符号 誤り率 10⁻¹⁰⁰以下に相当するレベルであり、極め て良好な対向特性が実現されていると言える。ま た、実用化する上で不可欠な要素となる安定性に 関しても、良好な結果が得られている。図 6 は、 40 Gb/s 分離信号に関して、4 時間以上連続して Q 値を測定し、送受信特性の安定性を評価した結



果である。測定誤差等により 1.3 dB 程度の Q 値 変動があるが、平均 27 dB の良好な Q 値が安定 に得られていることが分かる。また、1540 nm~ 1560 nm の波長帯で同様の評価を行った結果、同 等の対向特性が得られており、160 Gb/s を基本 レートとする WDM 伝送にも柔軟に対応できる 設計となっている。

3 JGNI 光テストベッドにおける 160 Gb/s フィールド伝送実験

160 Gb/s 伝送では、その広い信号帯域 (3 dB 帯 域1 nm 以上)により、光ファイバ伝送路のわず かな残留分散にも敏感に反応して伝送特性が劣化 する。また、非線形効果による波形劣化が顕著に なるため、光ファイバへの入力レベルが制限され、 長距離にわたり十分な SNR を維持することがよ り困難になる。これまでに、CS-RZ 変調方式を 160 Gb/s 信号に適用することにより、残留分散及 び光ファイバの非線形光学効果に起因する伝送特 性劣化を低減できることを実験的に確認してお り、実験室内における周回伝送実験では、FEC (forward-error-correction; 誤り訂正)を用いるこ となく 640 km (8×80 km) にわたるエラーフリー (BER<10⁻⁹)伝送を実現できることを実証した [5]。 一方、160 Gb/s に及ぶ超高速伝送では、光ファ イバ伝送路の偏波モード分散 (Polarization mode dispersion、PMD) による伝送特性劣化が深刻であ り、敷設光ファイバケーブルを用いたフィールド 伝送実験などにより、PMD 補償技術の導入が必 須であることが指摘されている[1]-[4]。敷設光フ

ァイバケーブルは、比較的安定した環境にある実 験室内とは異なり、天候などの外的要因により PMD や分散が変化する[1]。実用化に当たっては、 光ファイバ特性が時々刻々と変化する状況下にあ っても、所望の伝送特性を維持できなければなら ない。我々は、2005年度で終了する「トータル光 通信技術の研究開発」プロジェクトの最終成果と して、IGNII光テストベッドを用いたフィールド 伝送実験を実施し、開発した 160 Gb/s 伝送技術 の実用性を検証した。図7に、光テストベッドの ネットワーク構成及び伝送実験系を示す。光テス トベッドは、けいはんな情報通信融合研究センタ ー (京都府精華町)と堂島基地局 (大阪府堂島)間 に敷設された、標準シングルモードファイバ (SMF)による 10 芯光ファイバケーブルで構成さ れている。伝送路長は片道 63.5 km で、5 回折り 返しにより最長 635 km の伝送が可能である。光 増幅器(EDFA)は、けいはんな及び堂島に5セッ トずつ設置し、63.5 km ごとに伝送損失を補償す る 10 スパンのリンク構成とした。1 スパン当た りの伝送損失は、約15 dB である。光増幅器は段 間に分散補償ファイバ (DCF) を配した 2 ステー ジ構成となっており、出力信号レベルなどの設定 はすべてけいはんな側で集中管理することが可能 である。ここでは、SMF 及び DCF へ信号入力レ ベルを、それぞれ 4.5 dBm 及び 1 dBm に設定し た。1 スパンごとの残留分散は約+10 ps/nm で、 分散スロープについては、ほぼ 100 %補償されて いる。伝送路全系の分散は、送信器直後と受信器 直前に設置した DCF により調整し、全系でほぼ 0 ps/nm になっている。また、伝送前に DCF を



配置し、若干の前置分散補償を行うことは、非線 形光学効果による信号品質劣化の軽減にも寄与し ている。受信器直前には、PMD 補償器を設置し た。PMD 補償器は、偏波面制御器、可変 DGD 発生器及び偏光度モニタを組み合わせた一般的な 1 次 PMD 補償構成となっており、出力信号の偏 光度が最も高くなるように入力信号の偏波面と DGD 発生量を調節して、PMD を補償する。なお、 制御はすべて手動で行った。

図 8 に、254 km から 635 km まで 127 km ご とに行った Q 値測定の結果を示す。Q 値は、160 Gb/s から 40 Gb/s に分離した 4 系列すべてのチ ャンネルに関して評価し、東京-大阪間に相当す る伝送距離 508 km において平均 16.2 dB (BER< 10⁻¹⁰)、また、635 km でも平均 15.7 dB (BER~ 10-9)となる良好な伝送特性が得られた。図9は、 PMD 補償を行った後に光サンプリングオシロス コープで観測した 508 km 及び 635 km 伝送後の 光サンプリング波形であり、いずれも良好なアイ 開口が得られることが分かる。一方、同一の伝送 距離であっても時間ごとに伝送特性が変化し、Q 値にばらつきが見られた。これは、主に、PMD の伝送特性に与える影響が、外部環境に応じて変 化するためである。PMD に由来する DGD 発生 量は、伝送距離 635 km の地点で、3 ps から最大 7ps まで変化することが確認されている。図 10 は、伝送距離 381 km 及び 508 km の地点におい て、Q 値を連続測定した結果で、矢印は、Q 値の 劣化に対応して PMD 補償器を再調整した時刻を



示している。いずれの場合においても、良好な伝 送特性を維持するためには、10~20分程度で PMD 補償器を再調整する必要があったが、自律 的な PMD 補償技術を導入することにより、実用 に耐え得る長期安定性を確保できることが示唆さ れた。PMD 補償の精度に関しては、DGD が 1 ps 以下であれば信号品質に及ぼす影響は軽微である ことが、実験及びシミュレーションにより示唆さ れており、40 Gb/s 伝送技術において技術的に成 熟した適応 PMD 補償技術によって充分対応でき るものと考えられる。一方、本実験では、明確な 影響は確認できなかったが、160 Gb/s 長距離伝 送では高次 PMD の影響も深刻であることが指摘 されており[3]、実用化を考える上では、その影響 まで考慮した伝送システム設計が重要になると考 えられる。

一方、今後、実用化を目指す上では、擬似ラン ダム信号による伝送特性評価に加え、実データ情 報を160 Gb/s 光信号に収容するための処理技術





も含めた総合的なシステム評価が重要になってく ると考えられる。このような観点から、今回のフ ィールド伝送実験では、電気通信大学とのプロジ ェクト内連携により、ハイビジョン映像信号を収 容した 160 Gb/s 光信号の伝送実験も実施してお り、254 km 伝送後において、送信映像と全くそ ん色ない品質で、安定に復調できることを確認し ている[11]。実データ情報を収容した 160 Gb/s 光 信号のフィールド伝送実験は、世界初の試みであ り、実用化に向けた一歩であると位置付けられる。

4 むすび

次世代大容量フォトニックネットワークを構築 する上で、重要な基盤技術になると期待される 160 Gb/s 超高速光伝送技術に関して、実用性・操 作性を重視した EA 変調器ベース 160 Gb/s 光時 分割多重/分離技術の開発に取り組んできた。そ の中で、電子デバイスの処理速度限界を超える超 高速 OTDM 信号を生成するための中核技術とし て、多重信号ごとに個別にデータ変調が可能な空間結合型 OTDM モジュールを開発し、実用性を 損なうことなく安定で高品質な 160 Gb/s-OTDM 信号を生成する技術を確立した。また、空間結合 型 OTDM モジュールの特徴である光搬送波位相 の安定性を利用して、160 Gb/s 信号に CS-RZ な どの超高速伝送に適した優れた変調方式を導入す ることを可能にした。けいはんな情報通信融合研 究センターと堂島基地局を結ぶ JGN II 光テストベ ッドを用いたフィールド伝送実験では、635 km にわたる良好な 160 Gb/s 超高速・長距離伝送を 実証するとともに、世界で初めて、ハイビジョン 映像データを収容した 160 Gb/s 信号の 254 km 伝送実験に成功した。

現状、伝送性能の長期安定化など若干の課題が 残っているが、進展目覚ましい、変調方式、適応 分散/PMD 補償、3R 信号再生中継などの光信号 処理技術と相まって、近い将来、超高速伝送シス テムの実用化に向けた取組が実を結ぶことを期待 したい。

参考文献

- T.Miyazaki, M.Daikoku, I.Morita, T.Otani, Y.Nagao, M.Suzuki, and F.Kubota, "Stable 160-Gb/s DPSK transmission using a simple PMD compensator on the photonic network test bed of JGN2", OECC/COIN2004, 14C3-2, 2004.
- M.Schmidt, M.Witte, F.Buchali, E.Lach, E.Le Rouzic, S.Salaun, S.Vorbeck, and R.Leppla, "8x170 Gbit/s DWDM field transmission experiment over 430 km SSMF using adaptive PMD compensation", ECOC2004, PD TH4.1.2, 2004.
- G.Lehmann, W.Schairer, H.Rohde, E.Sikora, Y.R.Zhou, A.Lord, D.Payne, J.P.Turkiewicz, E.Tangdiongga, G.D.Khoe, and H.de Waardt, "160 Gbit/s OTDM Transmission Field Trial over 550 km of Legacy SSMF", ECOC2004, We1.5.2, 2004.
- 4 S.Kieckbusch, S.Ferber, H.Rosenfeldt, R.Ludwig, C.Boerner, A.Ehrhardt, E.Brinkmeyer, and H.-G.Weber, "Automatic PMD Compensator in a 160-Gb/s OTDM Transmission Over Deployed Fiber Using RZ-DPSK Modulation Format", J. Lightwave Technol., Vol.23, No.1, pp.165-171, 2005.
- 5 H.Murai, M.Kagawa, H.Tsuji, and K.Fujii, "EA Modulator-Based Optical Multiplexing / Demultiplexing Techniques for 160 Gbit/s OTDM Signal Transmission", IEICE Trans. Electron. E88-C, pp.309-318, 2005.
- 6 S.Arahira and Y.Ogawa, "40GHz actively mode-locked distributed Bragg reflector laser diode module with an impedance-matching circuit for efficient RF signal injection", Jpn. J. Appl. Physics, Vol.43, No.4B, p.1960, 2004.

- 7 Y.Hashimoto, H.Yamada, R.Kuribayashi, and H.Yokoyama, "40-GHz Tunable Optical Pulse Generation from a Highly-Stable External-Cavity Mode-Locked Semiconductor Laser Module", OFC'02, WV5, 2002.
- 8 Y.Miyamoto, A.Hirano, K.Yonenaga, A.Sano, H.Toba, K.Murata, and O.Mitomi, "320 Gbit/s (8× 40 Gbit/s) WDM transmission over 367-km zero-dispersion-flattened line with 120-km repeater spacing using carrier-suppressed return-to-zero pulse format", OAA1999, PDP4, 1999.
- **9** M.Kagawa, H.Murai, H.Tsuji, and K.Fujii, "Performance Comparison of Bitwise Phase-controlled 160 Gbit/s Signal Transmission Using an OTDM Multiplexer with phase-correlation monitor", ECOC2004, We4.P.109, 2004.
- 10 H.T.Yamada, H.Murai, A.R.Pratt, and Y.Ozeki, "Scalable 80 Gbit/s OTDM using a modular architecture based on EA modulators", ECOC2000, paper 1.3.5, 2000.
- 11 三木哲也,來住直人,松浦基晴,梶川實,"光バーストによるトラフィック適応パスネットワークの実証実験", 電子情報通信学会,2006年総合大会,B-10-30.

お井 た 沖電気工業株式会社研究開発本部 NW デバイスラボラトリ 博士(工学) 超高速光伝送、光信号処理技術