生 産 研 究 385

48巻8号 (1996.8)

研究解説

位相共役を用いたソリトン伝送

Phase-Conjugated Optical Soliton Transmission

吉 岡 秀 樹^{*}・藤 井 陽 一^{**} Hideki YOSHIOKA and Yoichi FUJII

光ソリトン通信において、短パルス化によって不要な非線形効果が顕著に現れ、伝送波形劣化につ ながる.また集中定数型光増幅器による多段中継伝送システムでは中継間隔が短くなり、また増幅時 に発生する雑音成分が符号誤り率の劣化の原因となる.

本論文では,位相共役器を用いたソリトン伝送を提案し,まず増幅間隔の拡大について検討する. 次に非線形効果と雑音成分による伝送劣化の抑圧について検討する.

1. まえがき

光ファイバ通信は現在,高速大容量化の時代を迎えよう としている.そのなかで,光ソリトン通信の研究が盛んに 行われている.光ソリトンを用いて高速通信を行う一つの 方法に,パルス幅を短くする方法がある.それには大きな パルス振幅を必要とし,これまで影響の小さかった非線形 効果が顕著になるため,様々な問題が生ずる.そのなかに はソリトン自己周波数シフト(SSFS: Soliton Self-Frequency Shift)¹¹や,ソリトンパルス間相互作用²¹といった 現象があり,これらはパルスの位置ずれにつながる.また それらの非線形効果は自然放出光(ASE)雑音によって ランダムに変化し,タイミングジッタを生み出す.そのた め,光ソリトンを長距離伝搬させるためには,これらの非 線形効果によるパルスの位置ずれを補償する必要がある.

そこで,線形伝送での群速度分散補償に利用するために 研究されている光位相共役器に着目した³⁾.光位相共役器 は,群速度分散だけでなく非線形効果による歪み補償も期 待されるため,光ソリトン伝送において不必要な非線形効 果を抑圧できると考えられる.また非線形媒質中での四光 波混合を利用する光位相共役器は,高速な全光伝送システ ムの構築を可能とする.

そこで本論文では、まずダイナミックソリトン伝送法を ベースとし、位相共役器を応用して増幅間隔を拡大した伝 送システムを提案し、検討を行う.次に、伝送速度 80Gbit/s での安定した伝搬を目標にし、光位相共役器を 用いて ASE 雑音と非線形効果によるタイミングジッタの 抑圧を行う位相共役ソリトンを提案、検討を行う.

*日本放送協会

**東京大学名誉教授·日本大学理工学部

2. ソリトン伝送における中継器間隔の延長

2.1 はじめに

ダイナミックソリトン伝送法を用いた伝送システムを構 築するとき、中継器間隔が問題となる.その間隔は、入射 パルス幅を短くすると、極端に短くなる.そこで位相共役 器の時間反転性に着目し、中継器の間に位相共役器を挿入 した伝送システムを提案、中継器間隔を拡大したときの安 定したパルス伝搬の可能性を調べる.

2.2 位相共役器を用いた伝送システム

位相共役器を挿入した伝送システムを図 1に示す. EDFA 間に,位相共役器 (OPC: Optical Phase Conjugator)を挿入している.入射端から見て,EDFA と OPC の間隔を L1,その後の EDFA までの間隔を L2 とし,L1 +L2を1セクションとして扱う.長さ L1 の伝送路では 非線形効果が支配的であるためパルスが圧縮し,ある距離 からパルスの広がりに転ずる.長さ L2 の伝送路では,位 相共役器を通過することによりパルス幅が狭くなる.

この伝送システムを用いて1セクション分の伝搬シミュ レーションを行った. ここでL1を20kmに固定し,Nを 1.1から1.6まで変化させて、パルス幅の変動を調べた.た



9



だし、ファイバのパラメータとして、分散: $0.5 \text{ ps/nm} \cdot \text{km}$, 非線形屈折率: $3.2 \times 10^{-20} \text{m}^2/\text{W}$, 損失: 0.2 dB/km を仮定し、位相共役器は理想的であるとし、位相共役光の中心波長は入射パルスの中心波長と同じであるとした.計算結果を図2に示す.この図より、N=1.5のとき、40 km 地点においてパルス幅が2.8 ps にまで回復しているのがわかる.

この結果よりL1=L2=20 km とし,入射強度は N= 1.48 に設定し,2000 km のパルス伝搬シミュレーション を行った.この計算において,EDFA および位相共役器 は理想的であるとし雑音は考慮していない.EDFA は ファイバの損失を完全に補償するものと仮定する.また, 高次の群速度分散,非線形効果は無視している.計算結果 より,200 km ごとの EDFA 直後でのパルス波形の変化の 様子を図3(a) に,入力波形と2000 km での増幅後の出力 波形の比較を図3(b) に示す.2000 km に渡って伝搬中の 波形歪みはほとんど見られずかなり安定した伝搬が可能で あることが確認できる.

また,通常のダイナミックソリトン伝送の場合と比較す るため,EDFAの間隔が5,10,20kmの場合の伝搬パルス のパルス幅の変化を加えて,図4に示す.パルス波形の安 定度は,増幅間隔がソリトン周期である5kmの場合には 及ばないものの,中継間隔が同じ20kmの場合だけでなく, 短い10kmの場合と比較しても,優れていることがわかる. 2.3 ソリトン自己周波数シフト抑圧

SSFS は非線形光学効果の一種で、低周波数側へのパ ワーのシフトが分散によってソリトンパルスの遅れとなる 現象である. 無損失伝送路をソリトンパルスが伝搬する場 合に、その SSFS によって生ずるシフト量 ν₀ は、式で表 すと以下のようになる⁴⁾.

$$-\alpha = \frac{\partial v_0}{\partial z} \left[\text{THz/km} \right] = -1.20 \times 10^3 \frac{\lambda^2 D}{n^3 c \tau^4} \quad (1)$$

ここで、D は波長分散[ps/cm²]で c は光速[cm/ps], τは パルス幅[ps]を表す.この式の周波数シフト量αを用いて



距離 L [km] 伝搬した場合のパルスの位置ずれ T_d [ps] を 求めると以下のようになる.

$$T_{d} = \int_{0}^{L} (-az + v_{0}(0)) D_{f} dz$$

= $-\frac{1}{2} \alpha D_{f} L^{2} + v_{0}(0) D_{f} L$ (2)

ただし D_fは分散を表し、その単位は[ps/THz·km] であ

48巻8号(1996.8)

る. また $\nu_0(0)$ は中心周波数ずれの初期値である. 幅が 2.5 ps のソリトンパルスが波長分散が0.5 ps/nm・km の無 損失ファイバを伝搬した場合, 2000 km で $\nu_0 = -0.08$ THz, $T_d = 317$ ps になる.

SSFS による周波数シフトやパルスの位置ズレは,式 (1)(2)をみると同一強度のパルスではパルスの相対的な位 置関係は変化しないことになる.しかし,入射時のパルス の幅にばらつきが存在する場合は位置のずれを生ずる.隣 接パルスとのパルス幅の差が $\Delta \tau$ であるとき,相対的なパ ルス位置のずれ ΔT_d [ps]は以下のようになる.

$$\Delta T_d = \frac{1}{2} \alpha D_f L^2 \times 4 \frac{\Delta \tau}{\tau} \tag{3}$$

パルス幅に、2.5 ps の 2 %に相当する $\Delta \tau$ =0.05 ps の違い が存在すると、2000 km の無損失伝搬で周波数シフト量の 差は Δv_0 =6 GHz、相対位置ズレは ΔT_d = -25 ps にもな る.

そこで位相共役器を用いて SSFS による周波数ずれを補 正する方法を提案する.図5に示すように、中心周波数 f_0 のソリトンパルスが長さ Lのファイバを伝搬すると、 SSFS によってパルスの幅、強度に応じた周波数ダウンシ フト v_0 をうけ、出射パルスは中心周波数は $f_0 - v_0$ となる. ここでポンプ光の周波数が f_0 である位相共役器を通過す ると、入射パルスのスペクトルは f_0 を中心に反転され、 中心周波数が $f_0 + v_0$ の位相共役パルスが出射される.こ のパルスが最初のファイバと同じパラメータをもつ長さ Lのファイバを伝搬すると、中継伝送によるパルス歪みが微 小であり、SSFS の周波数依存性がわずかであれば、 SSFS によって周波数シフト v_0 をうけることになり、出 射パルスの中心周波数は f_0 に戻る.

図1に示した伝送システムの場合で,位相共役器による SSFS 抑圧効果を2000 km の伝搬シミュレーションを行い 検討した.ここでは以下の Hasegawa 方程式をもとにし ている⁵⁾.

$$i\frac{\partial Q}{\partial Z} + \frac{1}{2}\frac{\partial^2 Q}{\partial T^2} + |Q|^2 Q - \frac{Tr}{\tau_0}Q\frac{\partial |Q|^2}{\partial T} = i\Gamma Q \quad (4)$$

SSFS を表す項の係数 *Tr*は3.0 fs とし,他の条件は前節 と同様であると仮定した.入射パルス幅に2%に相当する 0.05 ps のばらつきが存在する場合のパルスの相対的位置 のズレを位相共役器を使用しない場合(増幅間隔5 km) と比較して図6に示す.群遅延差が大幅に抑圧されている ことが確認できる.

2.4 本章のまとめ

本章では位相共役器を用いたソリトン伝送システムを提 案し、中継器間隔の拡大、SSFSの抑圧効果について検討 した.ここで提案した伝送システムでは SSFS の影響を抑



生産研究

387

入射バルス幅に 2% のばらつきがある場合の位相共役器による バルス位置ずれ抑圧(損失 0.21 dB/km ファイバ, Lr = 5 km のとき) 図 6 相対的パルス位置のずれ

圧でき、中継間隔が20 km で安定に伝送できることが、計 算によって確認された.

3. 位相共役ソリトンによる非線形歪み補償

3.1 はじめに

隣接パルスとの時間間隔が短い場合には,非線形効果で あるソリトンパルスの間に相互作用がはたらく.この相互 作用による引力,斥力はパルスの衝突やパルス位置の大幅 な変動を生みだし,受信側での符号誤り率の劣化につなが る.また,EDFA で発生するランダムな雑音は信号パル

11

スの強度を変化させる一因となり、非線形効果をランダム に変化させることになる.

そこで,隣接パルス間が短い場合に,雑音と非線形効果 がソリトン伝送に与える影響を考慮し,その抑圧を位相共 役器によって行う方法を提案,検討する.

3.2 ASE 雑音の影響

雑音が非線形効果に与える影響は、パルスの到着時間の ずれ、つまりタイミングジッタにつながる.その過程とし て、以下の3通りが考えられる.

(i) Gordon-Haus 効果

中心周波数のランダムなずれが群遅延分散によりタイミン グジッタとなる.

(ii) SSFS による中心周波数ずれ

SSFS はパルス強度に依存するため, 雑音によるパルス振幅の変動はシフト量のランダムなずれにつながり, タイミングジッタの原因となる.

(iii) ソリトンパルス間の相互作用に与える影響

雑音は、直接的にまたは間接的にパルス間力に影響を与える.まず第一に雑音によってパルスの電界振幅が微小に変動し、パルス間力を生み出す非線形効果の強さが変化すると考えられる.第二に、前後のパルスの振幅が微小に変化すると、非線形効果による位相変化速度の差から前後のパルスに位相差が生じることが考えられる.パルス間の位相差は、パルス間力の向きや大きさに関係する.第三に、Gordon-Haus 効果、および SSFS ジッタによってパルス間隔が変化することが考えられる.パルス間隔が変化し、パルスが接近した場合にはその相互作用を強くする.

3.3 位相共役ソリトンよる非線形歪み補償

ここでは位相共役器を用いて ASE 雑音によるタイミン グジッタの抑圧を提案し、その効果について述べる. ASE が作用してタイミングジッタとなるさまざまな現象 に対して、位相共役光による補償に関し個別に検討する.

(i) Gordon-Haus 効果の補償

Gordon-Haus 効果は位相共役器を用いることで低減で きることが期待されている⁶⁾.

(ii) SSFS によるタイミングジッタの低減

SSFS によるタイミングジッタについても、(i) と同様 に考えることができる.

(iii) ソリトンパルス間相互作用への影響低減

雑音による振幅変動が微小であり,ある程度蓄積されて パルス間力に影響を与えると考える.3.2 で述べた第一, 第二の場合であるが,位相共役器通過後は非線形効果が逆 向きの力となってはたらくため,一度の増幅で蓄積される 雑音が微小であれば,元のパルス間隔へと近づくことが考 えられる.第三の場合は,Gordon-Haus 効果や SSFS に よるジッタ自体が低減されれば,相互作用への影響は小さ くなると考えられる.

3.4 2パルス間相互作用

ソリトンパルス間相互作用が最も単純な場合として,2 パルス列の場合について調べる.パルスの接近を極力抑え るために,パルス間に位相差 **θ** =0.37 π 与えている.

まず,位相共役光による補償を行わない場合に,非線形 効果および ASE 雑音によるランダムジッタを調べた. ファイバのパラメータ,およびパルス列の条件は前章に示 したものと同様とし,2000 km の伝搬シミュレーションを 行った. ASE 雑音は各増幅段階でランダムな値を信号成 分に加算して,過度に蓄積しないように200 km ごとの増 幅直後に帯域幅4.8 nm (600 GHz)の帯域通過フィルタ を挿入し,高域の雑音を除去することを仮定した.このシ ミュレーションで仮定した伝送システムの概略を図7に示 す.ランダムジッタの大きさを調べるために,同様の計算 を15回行っている.

伝搬シミュレーションの結果から,2000 km の2パルス 伝搬の様子を図8に示す.パルス間隔にはかなりの変動が 見られ,2000 km ではその間隔が20 ps と入射時の1.8倍に 拡大している.

ここで, OPC を利用した位相共役ソリトン伝送を提案 する. 伝送システムの概略を図9に示す. 位相共役器は理 想的であるとする. 最初の位相共役器の挿入距離を変えて





表1 位相共役器の挿入位置と位相共役器間の間隔

	最初の OPC の位置 [km]	2つめ以降の OPC の間隔 [km]
Type 1	400	400
Туре 2	800	400
Туре З	1200	400

抑圧効果を調べた(表1).

Type 1 は400 km ごとに位相共役器を挿入した場合であ る.図10にパルス列の伝搬波形を示す.位相共役器を用い ない場合と比較すると、2000 km でのパルス間隔のひらき が見られない.パルス到着時間のばらつきが正規分布であ ると仮定し、図11に 200 km ごとのタイミングジッタの大 きさを標準偏差で示す.位相共役器の挿入地点はこの図で は800,1200,1600 km で、その後にタイミングジッタが 低減されている.Type 3 では、各 OPC 後に一時的にジッ タの抑圧が見られるものの、その後は急激にジッタが大き くなり、全体的にはジッタの抑圧が見られない結果になっ ている.

以上の結果より、位相共役ソリトン伝送で、ASE 雑音 によるジッタの抑圧効果が確認できた.ジッタの抑圧効果 を期待するのであれば Type 1,2 のように、ジッタが大き くなる前に位相共役器を挿入する必要があることがわかっ た.

3.5 ランダムビットパルス列伝搬

ランダムパルス列の場合,ソリトンパルス間相互作用に よるパルス間力は各パルスで異なる.そのため,ASE 雑 音が無視できる場合でもビットパターンがランダムであれ ば,各パルスの到着時間にはランダムなジッタが生ずるこ とになる.位相共役ソリトン伝送による補償は,ダイナ ミックソリトン伝送法がベースとなっているため不完全で はあるものの,増幅間隔が短ければ,ある程度の期待はで きる.



図10 位相共役ソリトン伝送による2パルス伝搬



前章,前節と同様のファイバパラメータ,パルス幅,間 隔を用いて、8ビットのパルス列(10111010)のダイナ ミックソリトン伝送での伝搬シミュレーションを行った. 伝搬波形の様子を図12に示すが,600 km 地点で既にビッ トパターンを正確に読むことはできないことがわかる. 次に,位相共役ソリトン伝送の場合について検討する. 3.3で示した伝送システムをそのまま用いるのであるが, パルスの位置関係が大幅に変化する距離が600~800 km で あることから,位相共役器の挿入位置に関して4 Typeを 仮定し,ジッタの抑圧効果を調べた(表2).

図13に Type 1 の場合でのパルス列伝搬波形を示す. 位 相共役器を使用しない場合と比較すると, 長距離伝搬した 後も位置のズレは小さく抑えられている. 多少の位置のず れは, ASE 雑音によるジッタと, 集中定数型増幅による 伝搬パルス強度分布の非対称性による不完全な補償が原因 である. Type 4 は位相共役器がパルスの位置ズレがかな り大きくなっている800 km 地点から使用されるため入射 時のビットパターンとは大幅に変化し, 位相共役器による 補償は期待できない結果が得られた. 図14 に各 Type で のジッタの大きさと, ダイナミックソリトン伝送における



表2 位相共役器の挿入位置と位相共役器間の間隔 (ランダムパルス列)

	最初の OPC の位置 [km]	2つめ以降の OPC の間隔 [km]
Type 1	400	400
Type 2	600	400
Туре 3	600	600
Туре 4	800	800

2パルス伝搬のジッタの大きさを比較のために示す. 位相 共役器通過後のジッタ抑圧が確認できる.

3.6 本章のまとめ

位相共役ソリトン伝送を提案し、ジッタ抑圧効果につい て検討した.ランダムパルス列ではソリトンパルス間相互 作用が大きな問題となり、位相共役ソリトンによる補償は 長距離伝送の際に大きな効果が期待できることがわかった. ASE 雑音によるジッタの抑圧も確認できた.

4. む す び

光ソリトン伝送に位相共役器を応用することで,まず増 幅間隔を拡大した伝送システムの構築を検討した.位相共 役器によってパルスの広がりを抑え,中継間隔を20 km に することができた.また SSFS による波形歪みおよびパル ス到着時間のジッタの補償が可能であることがわかった. 次に位相共役器を用いた位相共役ソリトン伝送システムに よって,パルス間にはたらく非線形効果や ASE 雑音に よって引き起こされるタイミングジッタの抑圧を提案した. これによって,様々な非線形効果と ASE 雑音との複雑な 絡み合いから生じるタイミングジッタを大幅に抑圧できる ことがわかった. (1996年5月28日受理)



参考文献

- Mitschke F.M. and Mollenauer L.F.: "Discovery of the soliton self-frequency shift", Opt. Lett., 11, 10, pp. 659-661 (October 1986).
- Gordon J.P.: "Interaction forces among solitons in optical fibers", Opt. Lett., 8, 11, pp. 596-598 (November 1983).
- Yariv A., Fekete D., and Pepper D.M.: "Compensation for channel dispersion by nonlinear optical phase conjugator", Opt. Lett., 4, 2, pp. 52-54 (February 1979).
- 4) Gordon J.P.: "Theory of the soliton self-frequency shift", Opt. Lett., 11, 10, pp. 662-664 (October 1986).
- Agrawal G.P.: "NONLINEAR FIBER OPTICS", pp. 34-44, ACADEMIC PRESS. INC. (1989).
- Forysiak W. and Doran N.J.: "Conjugate solitons in amplified optical fibre transmission systems", Electron. Lett., 30, 2, pp. 154-155 (January 1994).