

(19) 日本国特許庁 (JP)

(12) 特 許 公 報 (B2)

(11) 特許番号

特許第5980150号
(P5980150)

(45) 発行日 平成28年8月31日 (2016. 8. 31)

(24) 登録日 平成28年8月5日 (2016. 8. 5)

(51) Int. Cl.	F I
GO 1 H 9/00 (2006. 01)	GO 1 H 9/00 E
GO 1 D 5/353 (2006. 01)	GO 1 D 5/353 A

請求項の数 25 外国語出願 (全 35 頁)

(21) 出願番号	特願2013-55289 (P2013-55289)
(22) 出願日	平成25年3月18日 (2013. 3. 18)
(65) 公開番号	特開2013-200305 (P2013-200305A)
(43) 公開日	平成25年10月3日 (2013. 10. 3)
審査請求日	平成27年12月17日 (2015. 12. 17)
(31) 優先権主張番号	61/612, 831
(32) 優先日	平成24年3月19日 (2012. 3. 19)
(33) 優先権主張国	米国 (US)

早期審査対象出願

(73) 特許権者	503115205
	ザ ボード オブ トラスティーズ オブ ザ レランド スタンフォード ジュニア ユニバーシティー アメリカ合衆国 94305-2038 カリフォルニア州 スタンフォード メイ ン クワッド ビルディング 170 サ ード フロア ピー. オー. ボックス 2 0386 オフィス オブ ザ ジェネラ ル カウンセル
(74) 代理人	110001195 特許業務法人深見特許事務所

最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 光センサアレイ、光学装置、および光バスを構成するための方法

(57) 【特許請求の範囲】

【請求項 1】

光学装置であって、

入力光信号の少なくとも1つの源に光学的に結合されるよう構成され、少なくとも1つの光検出器に光学的に結合されるよう構成され、かつ複数の反射検知素子に光学的に結合されるよう構成された少なくとも1つの光バスを備え、

少なくとも1つの光バスは、複数の反射検知素子のうち少なくとも1つの反射検知素子が入力光信号の一部を受信し、受信された部分のうち少なくとも一部を反射するように入力光信号を少なくとも1つの源から複数の反射検知素子に送信し、

少なくとも1つの光バスは、反射された部分を少なくとも1つの光検出器に送信し、

少なくとも1つの光バスは、分配バスとリターンバスとを備え、前記分配バスは、少なくとも1つの源に光学的に結合されるよう構成され、前記分配バスは、少なくとも2つの分配光カプラを備え、前記少なくとも2つの分配光カプラは各々、入力光信号を分配バスに沿って送信される部分と、複数の反射検知素子のうち少なくとも1つの反射検知素子に送信される部分とに分割し、前記リターンバスは、少なくとも1つの光検出器に光学的に結合され、前記リターンバスは、少なくとも2つのリターン光カプラを含み、前記少なくとも2つのリターン光カプラは各々、複数の反射検知素子からの反射光を送信し、前記複数の反射検知素子のうち少なくとも1つの反射検知素子は、少なくとも1つの分配光カプラによって分配バスに光学的に結合され、少なくとも1つの分配光カプラによってリターンバスに光学的に結合されるか、または、少なくとも1つのリターン光カプラによってリ

10

20

ターンバスに光学的に結合され、少なくとも1つのリターン光カブラによって分配バスに光学的に結合される、光学装置。

【請求項2】

少なくとも1つの反射検知素子は、少なくとも1つの分配光カブラによって分配バスに光学的に結合され、少なくとも1つのリターン光カブラおよび少なくとも1つの分配光カブラによってリターンバスに光学的に結合される、請求項1に記載の光学装置。

【請求項3】

少なくとも1つの反射検知素子は、少なくとも1つのリターン光カブラによってリターンバスに光学的に結合され、少なくとも1つの分配光カブラおよび少なくとも1つのリターン光カブラによって分配バスに光学的に結合される、請求項1に記載の光学装置。

10

【請求項4】

少なくとも1つの光バスは少なくとも1つの光サーキュレータを含み、前記少なくとも1つの光サーキュレータは、少なくとも1つの反射検知素子を分配バスおよびリターンバスに光学的に結合する、請求項1に記載の光学装置。

【請求項5】

少なくとも1つの光バスは第3の光カブラを含み、前記第3の光カブラは、少なくとも1つの反射検知素子を分配バスおよびリターンバスに光学的に結合する、請求項1に記載の光学装置。

【請求項6】

少なくとも1つの反射検知素子は少なくとも1つのセンサを備える、請求項1に記載の光学装置。

20

【請求項7】

少なくとも1つの反射検知素子は、

分割カブラと、

分割カブラに光学的に結合された複数のセンサとを備える、請求項1に記載の光学装置

。

【請求項8】

少なくとも1つの反射検知素子は、分割カブラに光学的に結合され、複数のセンサのうち対応するセンサに光学的に結合された複数の遅延素子をさらに備える、請求項7に記載の光学装置。

30

【請求項9】

分割カブラは波長分割マルチプレクサである、請求項7に記載の光学装置。

【請求項10】

少なくとも1つの光バスはさらに、レーザポンプ源に光学的に結合されるよう構成される、請求項1に記載の光学装置。

【請求項11】

少なくとも1つの光バスは、入力光信号の部分が少なくとも1つの反射検知素子によって受信される前に増幅されるように位置決めされた少なくとも1つの光増幅器を備える、請求項1に記載の光学装置。

【請求項12】

40

少なくとも1つの光バスは、反射された部分を増幅するよう位置決めされた少なくとも1つの光増幅器を備える、請求項1に記載の光学装置。

【請求項13】

少なくとも1つの光バスは、

入力光信号の第1の部分が第1の因子で増幅され、

入力光信号の第1の部分が第1の反射検知素子によって受信され、

第1の反射検知素子からの反射されたそれぞれの部分が第2の因子で増幅され、

入力光信号の第2の部分が第3の因子で増幅され、

入力光信号の第2の部分が第2の反射検知素子によって受信され、

第2の反射検知素子からの反射されたそれぞれの部分が第4の因子で増幅されるよう

50

に、

位置決めされた複数の光増幅器を備え、

第 1 の因子および第 2 の因子の和は、第 3 の因子および第 4 の因子の和と実質的に等しい、請求項 1 に記載の光学装置。

【請求項 1 4】

少なくとも 1 つの光パスは、少なくとも 1 つの光増幅器と、入力光信号の部分が少なくとも 1 つの光増幅器を 2 回通過するように構成された少なくとも 1 つの光反射板とを備える、請求項 1 に記載の光学装置。

【請求項 1 5】

少なくとも 1 つの光パスは、少なくとも 1 つの光増幅器と、反射された部分が少なくとも 1 つの光増幅器を 2 回通過するように構成された少なくとも 1 つの光反射板とを備える、請求項 1 に記載の光学装置。

【請求項 1 6】

少なくとも 1 つの光パスは少なくとも 1 つの光アイソレータを備える、請求項 1 に記載の光学装置。

【請求項 1 7】

少なくとも 1 つの光パスは、反射された部分が、少なくとも 1 つの光検出器によって受信される前に少なくとも 1 つの光学フィルタを通過するように位置決めされる少なくとも 1 つの光学フィルタを備える、請求項 1 に記載の光学装置。

【請求項 1 8】

複数の反射検知素子に光学的に結合されるよう光パスを構成するための方法であって、複数の光カプラを含む少なくとも 1 つの光パスを設けるステップを含み、

少なくとも 1 つの光パスは、入力光信号の少なくとも 1 つの源に光学的に結合されるよう構成され、少なくとも 1 つの光検出器に光学的に結合されるよう構成され、複数の光カプラによって複数の反射検知素子に光学的に結合されるよう構成され、

少なくとも 1 つの光パスは、複数の反射検知素子のうち少なくとも 1 つの反射検知素子が入力光信号の一部を受信し、受信された部分のうち少なくとも一部を反射するように、入力光信号を少なくとも 1 つの源から複数の反射検知素子に送信し、

少なくとも 1 つの光パスは、反射された部分を少なくとも 1 つの光検出器に送信し、前記方法はさらに、

少なくとも 1 つの反射検知素子の雑音指数を減ずるよう複数の光カプラの結合比を選択するステップを含む、方法。

【請求項 1 9】

少なくとも 1 つの光パスにおける損失を補償するよう入力光信号の部分を増幅するステップをさらに含む、請求項 1 8 に記載の方法。

【請求項 2 0】

少なくとも 1 つの光パスにおける損失を補償するよう、反射された部分を増幅するステップをさらに含む、請求項 1 8 に記載の方法。

【請求項 2 1】

入力光信号の第 1 の部分を第 1 の因子で増幅するステップと、

第 1 の反射検知素子によって入力光信号の第 1 の部分を受信するステップと、

第 1 の反射検知素子からのそれぞれの反射された部分を第 2 の因子で増幅するステップと、

入力光信号の第 2 の部分を第 3 の因子で増幅するステップと、

第 2 の反射検知素子によって入力光信号の第 2 の部分を受信するステップと、

第 2 の反射検知素子からの反射された部分を第 4 の因子で増幅するステップとを含み、

第 1 の因子および第 2 の因子の和は、第 3 の因子および第 4 の因子の和と実質的に等しい、請求項 1 8 に記載の方法。

【請求項 2 2】

光増幅器によって入力光信号の部分を増幅するステップと、

光反射板によって入力光信号の部分のうち少なくとも一部を反射するステップと、
前記部分のうち少なくとも一部を光増幅器によって再度増幅するステップとを含む、請求項 18 に記載の方法。

【請求項 23】

反射された部分を光増幅器によって増幅するステップと、
反射された部分のうち少なくとも一部を光反射板によって反射するステップと、
反射された部分のうち少なくとも一部を光増幅器によって再度増幅するステップとを含む、請求項 18 に記載の方法。

【請求項 24】

ホワイトノイズを除去するステップをさらに含む、請求項 18 に記載の方法。

10

【請求項 25】

複数の反射検知素子に光学的に結合されるよう光バスを構成するための方法であって、
分配バスおよびリターンバスを含む少なくとも 1 つの光バスを設けるステップを含み、
少なくとも 1 つの光バスは、入力光信号の少なくとも 1 つの源に光学的に結合されるよう構成され、少なくとも 1 つの光検出器に光学的に結合されるよう構成され、複数の反射検知素子に光学的に結合されるよう構成され、

少なくとも 1 つの光バスは、複数の反射検知素子のうち少なくとも 1 つの反射検知素子が入力光信号の一部を受信し、受信された部分のうち少なくとも一部を反射するように、入力光信号を少なくとも 1 つの源から複数の反射検知素子に送信し、

分配バスは、少なくとも 1 つの源に光学的に結合されるよう構成され、前記分配バスは、少なくとも 2 つの分配光カプラを備え、前記少なくとも 2 つの分配光カプラは各々、入力光信号を分配バスに沿って送信される部分と、複数の反射検知素子のうち少なくとも 1 つの反射検知素子に送信される部分とに分割し、前記リターンバスは少なくとも 1 つの光検出器に光学的に結合されるよう構成され、前記リターンバスは、少なくとも 2 つのリターン光カプラを含み、前記少なくとも 2 つのリターン光カプラは各々、複数の反射検知素子からの反射光を送信し、前記複数の反射検知素子のうち少なくとも 1 つの反射検知素子は、少なくとも 1 つの分配光カプラによって分配バスに光学的に結合され、少なくとも 1 つの分配光カプラによってリターンバスに光学的に結合されるか、または、少なくとも 1 つのリターン光カプラによってリターンバスに光学的に結合され、少なくとも 1 つのリターン光カプラによって分配バスに光学的に結合され、

20

30

少なくとも 1 つの光バスは、反射された部分を少なくとも 1 つの光検出器に送信し、前記方法はさらに、

少なくとも 1 つの反射検知素子の雑音指数を減ずるよう少なくとも 2 つの分配光カプラと少なくとも 2 つのリターン光カプラとの結合比を選択するステップを含む、方法。

【発明の詳細な説明】

【技術分野】

【0001】

関連出願の相互参照

本願は、引用により全体がこの明細書中に援用されている、2012年3月19日出願された米国仮出願番号第61/612,831号に対する優先権の利益を主張する。

40

【0002】

背景

分野

本願は、概して、センサを利用する光学装置と方法とに関し、より特定的には、反射モードで動作するセンサに関する。

【背景技術】

【0003】

関連技術の説明

光ファイバ音響センサは、主として従来の音響センサに勝る多数の利点を有しているため、1970年代に初めて登場して以来、広範囲にわたって研究されてきた（たとえば、

50

J. H. Cole、R. L. JohnsonおよびP. G. Bhutaによる「音の光ファイバ検出」("Fiber-optic detection of sound" (J. Acoust. Soc. Am. Vol. 62, 1136, 1977)) ; J. A. Bucaro、H. D. DardyおよびE. F. Caromeによる「光ファイバ水中聴音機 ("Fiber-optic hydrophone" (J. Acoust. Soc. Am., Vol. 62, 1302, 1977)) を参照されたい)。これらの利点として、小型および軽量であること、化学的および/または電氣的に過酷な環境で動作できること、多数のセンサを一緒に多重化し易いこと、ならびに、データの送信および処理のための光ファイバネットワークとの適合性があることが挙げられる。

【 0 0 0 4 】

ファブリーペロー干渉計キャビティの2つのミラーの相対的な変位に基づいて音圧測定を行うさまざまな光ファイバセンサシステムが従来から開示されている。たとえば、M. Yu 10らによる「光ファイバセンサシステムを用いた音響測定」("Acoustic Measurements Using a Fiber Optic Sensor System" (J. Intelligent Mat'l Systems and Structures, vol. 14, pages 409-414, July 2003)) ; K. Totsuらによる「白色光干渉法を用いた超小型光ファイバ圧力センサ」("Ultra-Miniature Fiber-Optic Pressure Sensor Using White Light Interferometry" (J. Micromech. Microeng., vol. 15, pages 71-75, 2005)) ; W. B. Spillman, Jr.らによる「光ファイバ水中聴音機の移動」("Moving Fiber-Optic Hydrophone" (Optics Lett., vol. 5, no. 1, pages 30-31, January 1980)) ; K. Kardirvel 20らによる「航空音響学的測定のためのMEMS光マイクロフォンの設計および特徴」("Design and Characterization of MEMS Optical Microphone for Aeroacoustic Measurement" (42nd AIAA Aerospace Sciences Meeting and Exhibit, 5-8 January 2004, Reno, Nevada)) ; J. A. Bucaroらによる「小型、高性能、低コストの光ファイバマイクロフォン」("Miniature, High Performance, Low-Cost Fiber Optic Microphone" (J. Acoust. Soc. Am., vol. 118, no. 3, part 1, pages 1406-1413, September 2005)) ; T. K. Gangopadhyayらによる「付随的なファブリーペロー干渉計キャビティのモデリングおよび分析」("Modeling and Analysis of an Extrinsic Fabry-Perot Interferometer Cavity" (Appl. Optics, vol. 44, no. 16, pages 312-3196, 1 June 2005)) ; なら 30びに、P. J. Kuzmenkoによる「小型のファブリーペロー光ファイバ水中聴音機の実験性能」("Experimental Performance of a Miniature Fabry-Perot Fiber Optic Hydrophone" (Proceedings of 8th Optical Fiber Sensors Conference, Monterey, California, January 29-31, 1992, pages 354-357)) を参照されたい。

【 先行技術文献 】

【 非特許文献 】

【 0 0 0 5 】

【 非特許文献 1 】 J. H. Cole、R. L. JohnsonおよびP. G. Bhuta, "Fiber-optic detection of sound" (J. Acoust. Soc. Am. Vol. 62, 1136, 1977)

【 非特許文献 2 】 J. A. Bucaro、H. D. DardyおよびE. F. Carome, "Fiber-optic hydrophone" (J. Acoust. Soc. Am., Vol. 62, 1302, 1977)

【 非特許文献 3 】 M. Yu et al., "Acoustic Measurements Using a Fiber Optic Sensor System" (J. Intelligent Mat'l Systems and Structures, vol. 14, pages 409-414, July 2003) 40

【 非特許文献 4 】 K. Totsu et al., "Ultra-Miniature Fiber-Optic Pressure Sensor Using White Light Interferometry" (J. Micromech. Microeng., vol. 15, pages 71-75, 2005)

【 非特許文献 5 】 W. B. Spillman, Jr. et al., "Moving Fiber-Optic Hydrophone" (Optics Lett., vol. 5, no. 1, pages 30-31, January 1980)

【 非特許文献 6 】 K. Kardirvel et al., "Design and Characterization of MEMS Optical Microphone for Aeroacoustic Measurement" (42nd AIAA Aerospace Sciences Meeting and Exhibit, 5-8 January 2004, Reno, Nevada)

【 非特許文献 7 】 J. A. Bucaro et al., "Miniature, High Performance, Low-Cost Fiber Optic Microphone" (J. Acoust. Soc. Am., vol. 118, no. 3, part 1, pages 1406-14 50

13, September 2005)

【非特許文献 8】T. K. Gangopadhyay et al., "Modeling and Analysis of an Extrinsic Fabry-Perot Interferometer Cavity" (Appl. Optics, vol. 44, no. 16, pages 312-3196, 1 June 2005)

【非特許文献 9】P. J. Kuzmenko, "Experimental Performance of a Miniature Fabry-Perot Fiber Optic Hydrophone" (Proceedings of 8th Optical Fiber Sensors Conference, Monterey, California, January 29-31, 1992, pages 354-357)

【発明の概要】

【課題を解決するための手段】

【0006】

10

全ファイバ型センサを利用する光学装置または方法を用いることによって、遠隔地で情報を得ることができる。たとえば、高感度、高ダイナミックレンジの音響センサは、これらの装置でこれらの方法を用いることによって多重化することができる。光センサを利用する装置および方法の応用例は、軍用ソナーアレイ、地震調査用アレイ、スマートウェル（ダウンホール環境の監視）、港および空港の監視、対潜水艦戦、ならびに、航空宇宙機のための構造健全性の管理を含むが、これらに限定されない。光ファイバセンサを用いた装置および方法は従来のセンサ技術よりも有利である。たとえば、これら装置および方法は電氣的に受動的であり、電磁干渉に影響されない。これら装置は、より軽量で、より安価で、より小型である。これら装置はまた、高速データ転送用の既存の電気通信インフラに組込むこともできる。さらに、従来技術と比較して、信号対雑音比性能と雑音指数性能とが改善された多数のセンサを多重化することができる。

20

【図面の簡単な説明】

【0007】

【図 1 A】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、反射モードで動作するセンサを利用する光学装置の例を概略的に示す図である。

【図 1 B】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、少なくとも 1 つのセンサを含む反射検知素子を概略的に示す図である。

【図 2】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、複数の反射検知素子に光学的に結合された分配バスおよびリターンバスを含む光バスの例を概略的に示す図である。

30

【図 3】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、複数の反射検知素子に光学的に結合された分配バスおよびリターンバスを含む光バスの例を概略的に示す図である。

【図 4】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、複数の反射検知素子に光学的に結合された分配バスおよびリターンバスを含む光バスの例を概略的に示す図である。

【図 5】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、少なくとも 1 つの光サーキュレータを含む光バスの例を概略的に示す図である。

【図 6】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、分割カプラおよび複数のセンサを含む反射検知素子を概略的に示す図である。

40

【図 7】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、反射検知素子が分割カプラ、複数のセンサおよび複数の遅延素子を含む例示的な光学装置を概略的に示す図である。

【図 8】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、レーザポンプ源、光増幅器、光アイソレータまたはこれらの組合せに光学的に結合された光バスの例を概略的に示す図である。

【図 9】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、レーザポンプ源、光増幅器、光アイソレータまたはこれらの組合せに光学的に結合された光バスの例を概略的に示す図である。

【図 10 A】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、レーザポンプ源、光

50

増幅器、光アイソレータまたはこれらの組合せに光学的に結合された光バスの例を概略的に示す図である。

【図 1 0 B】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、レーザポンプ源、光増幅器、光アイソレータまたはこれらの組合せに光学的に結合された光バスの例を概略的に示す図である。

【図 1 1】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、反射モードで動作するセンサを利用する光学装置のさまざまな例を概略的に示す図である。

【図 1 2】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、反射モードで動作するセンサを利用する光学装置のさまざまな例を概略的に示す図である。

【図 1 3】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、反射モードで動作するセンサを利用する光学装置のさまざまな例を概略的に示す図である。

10

【図 1 4】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、反射モードで動作するセンサを利用する光学装置のさまざまな例を概略的に示す図である。

【図 1 5】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、反射モードで動作するセンサを利用する光学装置のさまざまな例を概略的に示す図である。

【図 1 6】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、反射モードで動作するセンサを利用する光学装置のさまざまな例を概略的に示す図である。

【図 1 7】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、反射モードで動作するセンサを利用する光学装置のさまざまな例を概略的に示す図である。

【図 1 8】この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、単一の光バスを利用する光学装置の例を概略的に示す図である。

20

【図 1 9】光バスを複数の反射検知素子に光学的に結合するよう構成するための方法の実施例を示すフローチャートである。

【図 2 0】光バスを複数の反射検知素子に光学的に結合するよう構成するための方法の他の実施例を示すフローチャートである。

【図 2 1】光バスを複数の反射検知素子に光学的に結合するよう構成するための方法の他の実施例を示すフローチャートである。

【図 2 2】光バスを複数の反射検知素子に光学的に結合するよう構成するための方法の他の実施例を示すフローチャートである。

【図 2 3】光バスを複数の反射検知素子に光学的に結合するよう構成するための方法の他の実施例を示すフローチャートである。

30

【図 2 4】光バスを複数の反射検知素子に光学的に結合するよう構成するための方法の他の実施例を示すフローチャートである。

【図 2 5】光バスを複数の反射検知素子に光学的に結合するよう構成するための方法の他の実施例を示すフローチャートである。

【図 2 6】フォトニック結晶膜の走査型電子顕微鏡像と、このようなフォトニック結晶膜を利用するファブリーペロー (F P) 干渉計センサの概略図とを示す図である。

【図 2 7】図 1 0 B の例示的な装置の時間領域動作を概略的に示す図である。

【図 2 8】図 1 0 B の例示的な装置の個々の検知素子の変動するデューティサイクルで測定された S N R を示す図である。

40

【図 2 9】図 1 0 B の例示的な装置の 1 0 個の検知素子についての測定された S N R を示す図である。

【図 3 0】図 1 0 B の例示的な装置について、検知素子の数の関数として計算された 7 つの雑音寄与を示す図である。

【図 3 1】図 1 0 B の例示的な装置について、変動する光線幅を有するバンドパスフィルタのための検知素子の数の関数としてシミュレートされた M D P を示す図である。

【発明を実施するための形態】

【 0 0 0 8 】

詳細な説明

近年開発された光センサは反射モードで動作する、すなわち、センサに光信号を送達す

50

るのと同じファイバがまた、変調された信号をセンサから検出器に向かって移送する。例として、米国特許出願第 11 / 414, 506 号 (2006 年 4 月 28 日に出願)、第 11 / 604, 673 号 (2006 年 11 月 27 日に出願) および第 11 / 971, 714 号 (2008 年 1 月 9 日に出願) に記載され、その各々が全体として引用によりこの明細書中に援用されている小型のファブリーペロー (FP) 干渉計が挙げられる。異なるファイバ上で入出力信号を送達するセンサのためのいくつかの装置および方法が開示されてきた。たとえば、引用により全体がこの明細書中に援用されている米国特許第 6,034,924 号、米国特許第 6,084,233 号および米国特許第 6,097,486 号を参照されたい。この明細書中に記載されるいくつかの実施例は、反射モードで動作する光センサを利用する装置および方法を記載する。

10

【0009】

図 1A は、この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、反射モードで動作するセンサを利用する例示的な光学装置 10 を概略的に示す。いくつかの実施例における装置 10 は少なくとも 1 つの光バス 100 を含む。少なくとも 1 つの光バス 100 は、入力光信号の少なくとも 1 つの源 110、少なくとも 1 つの光検出器 120 および複数の反射検知素子 200 に光学的に結合されるよう構成される。少なくとも 1 つの光バス 100 は、少なくとも 1 つの源 110 から複数の反射検知素子 200 に入力光信号を送信する。複数の反射検知素子 200 のうち少なくとも 1 つの反射検知素子 200 (1) は、入力光信号の一部を受信して、受信された部分のうち少なくとも一部を反射する。少なくとも 1 つの光バス 100 は、反射された部分を少なくとも 1 つの光検出器 120 に送信する。

20

【0010】

いくつかの実施例においては、光学装置 10 は光センサアレイであり、その一例が図 1A に概略的に示される。いくつかの実施例の光学装置 10 は、入力光信号の少なくとも 1 つの源 110、少なくとも 1 つの光検出器 120、複数の反射検知素子 200、および少なくとも 1 つの光バス 100 を含む。少なくとも 1 つの光バス 100 は、入力光信号の少なくとも 1 つの源 110、少なくとも 1 つの光検出器 120、および複数の反射検知素子 200 に光学的に結合される。少なくとも 1 つの光バス 100 は、入力光信号を少なくとも 1 つの源 110 から複数の反射検知素子 200 に送信する。複数の反射検知素子 200 の反射検知素子 200 (1)、200 (2)、... 200 (n) は各々、入力光信号の一部を受信し、受信された部分のうち少なくとも一部を反射する。次いで、少なくとも 1 つの光バス 100 は、反射された部分を少なくとも 1 つの光検出器 120 に送信する。

30

【0011】

この明細書中に記載されるいくつかの実施例と互換性のある源の例として、単色源 (たとえばレーザ、レーザダイオード)、広帯域源 (たとえば白熱電球、発光ダイオード) および調整可能な源 (たとえば波長可変レーザ) が含まれるが、これらに限定されない。しかしながら、当該技術において周知であるかまたはまだ発明されていない如何なる源であってもよい。

【0012】

いくつかの実施例においては、入力光信号の少なくとも 1 つの源 110 はレーザ信号源である。これは、たとえば、狭線幅のレーザダイオードであってもよく、加えて、パルスレーザ源または連続波レーザ源であってもよく、この後に光変調器が続き、少なくとも 1 つの光バス 100 に供給されるべきパルス状入力信号を発生させるようにする。

40

【0013】

いくつかの実施例においては、少なくとも 1 つの光検出器 120 は当該技術において周知のさまざまな光検出器のうちの 1 つであってもよいが、但し、まだ発明されていない検出器が用いられてもよい。いくつかの実施例においては、光ゲートまたは電気ゲートを (たとえばアレイの出力において) 少なくとも 1 つの光検出器 120 よりも前に用いて、(たとえば復調を目的とした) 特定の検知素子 200 に対応するパルス列から特定の光パルスを選択することができる。ゲートは、装置 10 への入力において (たとえば、源 110 においてまたは源 110 の直後に) 入力強度変調器と同期させることができる。

50

【 0 0 1 4 】

図 1 B に概略的に示されるように、少なくとも 1 つの反射検知素子 2 0 0 (1) は少なくとも 1 つのセンサ 3 0 0 (1) を含む。少なくとも 1 つのセンサ 3 0 0 (1) は、小型のファブリーペロー (F P) 干渉計、または反射モードで動作する如何なるセンサであってもよい。少なくとも 1 つのセンサ 3 0 0 (1) は入力光信号の少なくとも一部を受信する。入力光信号の少なくとも一部は測定量によって変調されるが、この測定量に対して、上記少なくとも 1 つのセンサ 3 0 0 (1) はその感度が高くなるよう設計されている。少なくとも 1 つのセンサ 3 0 0 (1) は、反射された部分が情報搬送信号となるように、受信された部分のうち少なくとも一部を反射する。この情報搬送用の反射された部分は、少なくとも 1 つの光バス 1 0 0 を介して少なくとも 1 つの光検出器 1 2 0 に供給される。

10

【 0 0 1 5 】

いくつかの実施例においては、少なくとも 1 つの光バス 1 0 0 は、少なくとも 1 つの従来の光ファイバ (たとえば、ニューヨーク州コーニングにある Corning, Inc. から入手可能な S M F - 2 8 (登録商標) 光ファイバなどの単一モードのファイバ) を含む。いくつかの他の実施例においては、光バス 1 0 0 は、少なくとも 1 つの空心の光ファイバ (たとえば、デンマークのビルケロッド (Birkerød) にある Crystal Fibre A/S から入手可能な H C - 1 5 5 0 - 0 2 光ファイバなどの中空芯のフォトニックバンドギャップファイバ) を含む。いくつかの実施例においては、空心の光ファイバは、有利には、従来の光ファイバと比較して、カー効果、ファラデー効果およびシュッペ (熱) 効果のうち 1 つ以上の低減をもたらす。たとえば、米国特許出願公開番号第 2 0 0 8 / 0 0 3 0 7 4 1 A 1 号、ならびに、H.K. Kim、V. Dangui、M. Digonnet および G. Kino による「空心のフォトニックバンドギャップファイバを用いた光ファイバジャイロスコープ」("Fiber-optic gyroscope using an air-core photonic-bandgap fiber" (Proceedings of the SPIE, vol. 5855, no. 1, pp. 198-201, 2005)) を参照されたい。その各々の全体が引用によりこの明細書中に援用されている。

20

【 0 0 1 6 】

図 2 に示されるいくつかの実施例においては、少なくとも 1 つの光バスは分配バス 1 1 5 およびリターンバス 1 1 6 を含む。分配バス 1 1 5 は、いくつかの実施例においては、少なくとも 1 つの源 1 1 0 および複数の反射検知素子 2 0 0 に光学的に結合されるよう構成される。リターンバス 1 1 6 は、いくつかの実施例においては、少なくとも 1 つの光検出器 1 2 0 および複数の反射検知素子 2 0 0 に光学的に結合されるよう構成される。

30

【 0 0 1 7 】

図 2 ~ 図 4 は、この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、反射モードで動作するセンサを利用する光学装置 1 0 の例を概略的に示す。たとえば、図 2 は (たとえば光増幅器を備えない) 例示的なパッシブアレイを示し、図 4 は (たとえば光増幅器を備えた) 例示的なアクティブアレイを示す。これらの実施例においては、少なくとも 1 つの光バスは複数の光カプラ 1 3 0 を含む。いくつかの実施例においては、複数の反射検知素子 2 0 0 のうち少なくとも 1 つの反射検知素子 2 0 0 (1) は、複数の光カプラ 1 3 0 のうち少なくとも 1 つの光カプラ 1 3 0 (1) によって分配バス 1 1 5 に光学的に結合される。複数の反射検知素子 2 0 0 のうち少なくとも 1 つの反射検知素子 2 0 0 (1) もまた、複数の光カプラ 1 3 0 のうち少なくとも 1 つの光カプラ 1 3 0 (2) によってリターンバス 1 1 6 に光学的に結合される。いくつかの実施例においては、光学装置 1 0 は複数の光遅延線を含み得る。各々の光遅延線は、分配バス 1 1 5 に沿った連続した光カプラ (たとえば連続した光カプラ 1 3 0 (1)) 間に位置決めされ得るか、または、リターンバス 1 1 6 に沿った連続した光カプラ (たとえば連続した光カプラ 1 3 0 (2)) 間に位置決めされ得る。たとえば、図 1 0 B は、分配バス 1 1 5 に沿った光遅延線を含む例示的な装置 1 0 を概略的に示す。これらの光遅延線は、(たとえば時分割多重化のために) 光パルスの一時的なオーバーラップを防ぐように、連続した光カプラ間に伝搬する光パルスに遅延を加えるよう構成することができる。

40

【 0 0 1 8 】

50

この明細書中に記載されるいくつかの実施例においては、図2に図示のとおり、反射検知素子200(1)が光カプラ130(1)によって分配バス115に光学的に結合される。反射検知素子200(1)もまた、2つの光カプラ130(1)および130(2)によってリターンバス116に光学的に結合される。分配バス115における入力光信号の一部が、光カプラ130(1)によって反射検知素子200(1)に向けられる。反射検知素子200(1)は、受信された部分のうち少なくとも一部を反射する。受信された部分のうち反射された部分は、光カプラ130(1)によって光カプラ130(2)を介してリターンバス116に向けられる。

【0019】

分配バス115上の入力光信号のうち反射検知素子200(1)に向けられない部分は、光カプラ130(1)によって別の光カプラ130(1)に向けられ、第2の反射検知素子200(2)に光信号を供給するのに用いられる。このようにして、入力光信号の部分が、検知素子200(1)、200(2)、...200(n)に供給される。同様に、検知素子200(1)、200(2)、...200(n)からの反射信号は、光カプラ130(1)によって光カプラ130(2)を介してリターンバス116に向けられる。

【0020】

いくつかの実施例においては、図3および図4に図示のとおり、反射検知素子200(1)は光カプラ130(2)によってリターンバス116に光学的に結合され、また、2つの光カプラ130(1)および130(2)によって分配バス115にも光学的に結合される。これらの実施例においては、入力光信号のうちの一部が、反射検知素子200(1)から反射される前に、2つの光カプラ130(1)および130(2)によって方向付けされる。検知素子200(1)によって変調された後、受信された部分のうち少なくとも一部は、単一の光カプラ130(2)を通過することによってリターンバスに供給される。

【0021】

分配バス115上の入力光信号のうち反射検知素子200(1)に向けられない部分は、光カプラ130(1)によって別の光カプラ130(1)に向けられ、光信号を光カプラ130(2)を介して第2の反射検知素子200(2)に供給するのに用いられる。このようにして、入力光信号の部分が検知素子200(1)、200(2)、...200(n)に供給される。同様に、検知素子200(1)、200(2)、...200(n)からの反射信号が光カプラ130(2)を介してリターンバス116に供給される。

【0022】

図3においては、検知素子200(1)からの反射信号は単一の光カプラ130(2)によって光検出器120に分配され、検知素子200(n)からの反射信号が複数の光カプラ130(2)によって光検出器120に分配される。対照的に、図4においては、検知素子200(1)からの反射信号が複数の光カプラ130(2)によって光検出器120に分配され、検知素子200(n)からの反射信号が単一の光カプラ130(2)によって光検出器120に分配される。

【0023】

図5は、この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、反射モードで動作するセンサを利用する装置の別の例を概略的に示す。図5においては、光バスは少なくとも1つの光サーキュレータ140を含む。反射検知素子200(1)は、光サーキュレータ140および光カプラ130(1)によって分配バス115に光学的に結合され、光サーキュレータ140および光カプラ130(2)によってリターンバス116に光学的に結合される。この実施例においては、源110からの入力光信号のうち一部が、光カプラ130(1)によって光サーキュレータ140を介して反射検知素子200(1)に向けられる。反射された部分は、光サーキュレータ140によって光カプラ130(2)を経由してリターンバス116に向けられる。

【0024】

分配バス115上の入力光信号のうち反射検知素子200(1)に向けられない部分は

10

20

30

40

50

、光カプラ130(1)によって別の光カプラ130(1)に向けられ、光信号を別の光サーキュレータ140を介して反射検知素子200(2)に供給するのに用いられる。こうして、入力光信号の部分が、検知素子200(1)、200(2)、...200(n)に供給される。同様に、検知素子200(1)、200(2)、...200(n)からの反射信号が、対応する光サーキュレータ140によって方向付けされ、対応する光カプラ130(2)によってリターンパス116に供給される。

【0025】

この実施例の利点は、信号が光カプラを通過する回数を減らし、これによって損失を低減させることである。源110からの入力光信号のうち反射検知素子200(1)に向けられる部分は、光カプラ130(1)を一回通過し、反射検知素子200(1)からの反射信号は、光カプラ130(2)を一回通過する。他方で、図2においては、入力光信号のうち源110からの部分は光カプラ130(1)を通過し、反射検知素子200(1)からの反射信号も光カプラ130(1)を通過する。図3においては、入力光信号のうち源110からの部分が光カプラ130(2)を通過し、反射検知素子200(1)からの反射信号も光カプラ130(2)を通過する。

【0026】

しかしながら、当業者であれば、たとえば図5のようないくつかの実施例における光サーキュレータが、いくつかの実施例においては、光カプラと置換可能であることを認識するだろう。

【0027】

上述しかつ図1Bに示したとおり、反射検知素子200(1)は少なくとも1つのセンサ300(1)を含み得る。いくつかの他の実施例においては、たとえば図6に図示のとおり、反射検知素子200(1)は、分割カプラ150と、分割カプラ150に光学的に結合された複数のセンサ300とを含む。いくつかの他の実施例においては、図6にも図示のとおり、少なくとも1つの反射検知素子200(1)は複数の遅延素子160を含む。遅延素子160は、分割カプラ150および対応するセンサ300に光学的に結合される。たとえば、図6においては、遅延素子160(1)は、分割カプラ150および対応するセンサ300(1)に光学的に結合される。

【0028】

この明細書中に記載されるいくつかの実施例においては、分割カプラ150は、いくつかのセンサ300(1)、300(2)、...300(n)を多重化するのに用いられるスターカプラである。いくつかの実施例においては、遅延素子160(1)、160(2)、...160(n)は、反応がオーバーラップしないようにするのに、異なるセンサからの反応の間に時間遅延が望まれるかどうかに応じて、用いられてもよいし、用いられなくてもよい。これらの実施例においては、分割カプラ150は波長分割マルチプレクサであってもよく、遅延素子160は導波路の長さであってもよい。図6は、検知素子が単一のセンサを含むものとしてこの明細書中に記載された実施例が分割カプラ150および複数のセンサ300を組込むよう変更可能であることを示す。図7はこのような一実施例を示す。

【0029】

図7においては、分割カプラ150および遅延素子160は、分割カプラ150が光カプラ130(1)によって分配バス115に光学的に結合されるように、図2に示される構成に適用される。分割カプラ150は、センサ300(1)、300(2)、...300(n)に光学的に結合されるそれぞれの遅延素子160(1)、160(2)、...160(n)に光学的に結合される。センサ300(1)、300(2)、...300(n)は、遅延素子160(1)、160(2)、...160(n)、分割カプラ150、ならびに2つの光カプラ130(1)および130(2)によってリターンパス116に光学的に結合される。分配バス115上の入力光信号の一部は、光カプラ130(1)によって分割カプラ150に向けられ、当該信号の部分が、遅延素子160(1)、160(2)、...160(n)を介してセンサ300(1)、300(2)、...300(n)に分配される

10

20

30

40

50

。センサ300(1)、300(2)、...300(n)によって変調された後、受信された部分のそれぞれの部分が遅延素子160(1)、160(2)、...160(n)に供給される。遅延素子160(1)、160(2)、...160(n)は、反射された部分が光検出器120に同時に到達するのを防ぐために、対応する時間遅延を導入する。反射された部分は、分割カプラ150および光カプラ130(1)によって光カプラ130(2)を介してリターンバス116に向けられる。

【0030】

分配バス115上の入力光信号のうち分割カプラ150に向けられない部分が、光カプラ130(1)によって別の光カプラ130(1)に向けられ、遅延素子160(1)、160(2)、...160(n)およびセンサ300(1)、300(2)、...300(n)の別のグループに光学的に結合された第2の分割カプラ150に光信号を供給するのに用いられる。

10

【0031】

この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従うと、たとえば、図2、図3、図5、図8、図9および図10に図示のとおり、少なくとも1つの光バスをレーザポンプ源170に光学的に結合することができる。いくつかの実施例においては、レーザポンプ源170は当該技術において周知のさまざまなレーザポンプ源のうちの1つであってもよいが、但し、まだ発明されていない源が用いられてもよい。

【0032】

この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従うと、たとえば図8、図9および図10に図示のとおり、少なくとも1つの光バスは1つ以上の光増幅器180をさらに含む。たとえば、多数のセンサを多重化するいくつかの実施例は、光増幅器、たとえばエルビウム添加ファイバ増幅器(EDFA: erbium-doped fiber amplifiers)を利用する。これらの実施例においては、光増幅器は、センサからの帰還信号が適度な信号対雑音比(SNR: signal-to-noise ratio)を示すように構成することができる。光増幅器を用いることにより、雑音指数性能を実質的に改善させることができる。いくつかの実施例においては、入力信号のうち1つ以上、反射信号のうち1つ以上または、入力信号および反射信号の両方のうち1つ以上が1つ以上の増幅器によって増幅される。

20

【0033】

いくつかの実施例はまた、レージングの問題および不安定性を防ぐためにアイソレータを利用することもできる。たとえば図8、図9および図10を参照されたい。分配バスおよびリターンバスを備えることで、アイソレータを光増幅器とともに用いることが可能となる。装置の全体にわたる損失、たとえばスプライス損失、信号経路を通るすべての素子についての挿入損失、分割損失は、光増幅器によって補償することができる。

30

【0034】

この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従うと、図8は、図2の構成において、複数の光増幅器180が分配バス115に光学的に結合され、複数の光増幅器180がリターンバス116に光学的に結合された状態を示す。源110からの入力光信号は、光カプラ130(1)によって反射検知素子200(1)に向けられる前に光増幅器180によって増幅される。反射検知素子200(1)は、受信された部分のうち少なくとも一部を反射する。受信された部分のうち反射された部分は、光カプラ130(1)によって光カプラ130(2)を介してリターンバス116に向けられる。この場合、信号は、光検出器120によって受信される前に少なくとも1つの他の光増幅器180によって増幅される。

40

【0035】

分配バス115上の入力光信号のうち反射検知素子200(1)に向けられない部分が別の光増幅器180によって増幅され、別の光カプラ130(1)が、光信号のうち増幅された部分を第2の反射検知素子200(2)に供給するのに用いられる。検知素子200(2)からの反射信号は、2つの光カプラ130(1)および130(2)によってリターンバス116に向けられた後、別の光増幅器180によって増幅される。この信号は

50

、リターンバス 116 を介して光検出器 120 へと伝搬しつつ 1 つ以上の他の光増幅器 180 によって再度増幅され得る。このようにして、入力光信号の部分が、検知素子 200 (1)、200 (2)、... 200 (n) によって受信される前に増幅される。同様に、検知素子 200 (1)、200 (2)、... 200 (n) からの反射信号は、光検出器 120 によって受信される前に増幅される。

【0036】

この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従うと、図 9 は、図 3 の構成において、複数の光増幅器 180 が分配バス 115 に光学的に結合され、複数の光増幅器 180 がリターンバス 116 に光学的に結合された状態を示す。源 110 からの入力光信号は、2 つの光カプラ 130 (1) および 130 (2) によって反射検知素子 200 (1) に向けられる前に、光増幅器 180 によって増幅される。反射検知素子 200 (1) は、受信された部分のうち少なくとも一部を反射する。受信された部分のうち反射された部分は、光カプラ 130 (2) によってリターンバス 116 に向けられる。この場合、信号は、光検出器 120 によって受信される前に少なくとも 1 つの光増幅器 180 によって増幅される。

【0037】

分配バス 115 上の入力光信号のうち反射検知素子 200 (1) に向けられない部分は、別の光増幅器 180 によって増幅され、別の 2 つの光カプラ 130 (1) および 130 (2) は、光信号のうち増幅された部分を第 2 の反射検知素子 200 (2) に供給するのに用いられる。検知素子 200 (2) からの反射信号は、光カプラ 130 (2) によってリターンバス 116 に向けられた後、別の光増幅器 180 によって増幅される。この信号は、リターンバス 116 を通って光検出器 120 へと伝搬しつつ 1 つ以上の光増幅器 180 によって再度増幅され得る。この態様で、入力光信号の部分が、検知素子 200 (1)、200 (2)、... 200 (n) によって受信される前に増幅される。同様に、検知素子 200 (1)、200 (2)、... 200 (n) からの反射信号は、光検出器 120 によって受信される前に増幅される。

【0038】

この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従うと、図 10 A は、図 5 の構成において、複数の光増幅器 180 が分配バス 115 に光学的に結合され、複数の光増幅器 180 がリターンバス 116 に光学的に結合された状態を示す。源 110 からの入力光信号は、光カプラ 130 (1) および光サーキュレータ 140 によって反射検知素子 200 (1) に向けられる前に光増幅器 180 によって増幅される。反射検知素子 200 (1) は、受信された部分のうち少なくとも一部を反射する。受信された部分のうち反射された部分は、光サーキュレータ 140 によって光カプラ 130 (2) を介してリターンバス 116 に向けられる。この場合、信号は、光検出器 120 によって受信される前に少なくとも 1 つの光増幅器 180 によって増幅される。図 10 B が示す図 10 A の構成の特定の例では、レーザ信号源 110 はレーザダイオード (1550 nm) を含み、レーザポンプ源 170 は、対応する波分割マルチプレクサによって分配バス 115 およびリターンバス 116 に結合された 1 対のポンプレーザ (980 nm) を含み、検出器 120 は 1 GHz 光検出器を含み、光カプラ 130 はカプラ (60% で 1550 nm ; 0% で 980 nm) を含み、光増幅器 180 は 5 dB のゲインを有する EDFA を含む。

【0039】

分配バス 115 上の入力光信号のうち反射検知素子 200 (1) に向けられない部分は別の光増幅器 180 によって増幅され、別の光カプラ 130 (1) および光サーキュレータ 140 は、光信号のうち増幅された部分を第 2 の反射検知素子 200 (2) に供給するのに用いられる。検知素子 200 (2) からの反射信号は、光サーキュレータ 140 および光カプラ 130 (2) によってリターンバス 116 に向けられた後、別の光増幅器 180 によって増幅される。この信号は、リターンバス 116 を通って光検出器 120 へと伝搬しつつ 1 つ以上の光増幅器 180 によって再度増幅することができる。こうして、入力光信号の部分が、検知素子 200 (1)、200 (2)、... 200 (n) によって受信される前に増幅される。同様に、検知素子 200 (1)、200 (2)、... 200 (n) が

らの反射信号は、光検出器 120 によって受信される前に増幅される。

【0040】

加えて、光カプラ 130 が分配バス 115 に光学的に結合される結合比とリターンバス 116 に光学的に結合される結合比とは、互いに同じであっても異なってもよい。これらの結合比は、最良の雑音指数性能を達成するかまたはセンサからの帰還信号パワーを最大限にするよう最適化され得る。たとえば、図 2 を参照すると、光カプラ 130 の結合比は、検知素子 200 間での信号対雑音の均等化を改善するよう選択または調整することができる。

【0041】

図 11 ~ 図 17 は、この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った反射モードで動作するセンサを利用した光学装置の他の例を示す。増幅器 180 のうち 1 つ以上は、たとえば、図 13 および図 15 に見られるように、入力光信号のうち一部が少なくとも 1 つの検知素子 200 によって受信される前に当該入力光信号のうち一部が増幅され得るように、位置決めされ得る。増幅器 180 のうち 1 つ以上は、図 11 および図 16 におけるように、反射された部分を増幅するよう位置決めすることができる。増幅器 180 のうち 1 つ以上は、図 12、図 14 および図 17 におけるように、入力信号の部分および反射された部分の両方を増幅するよう位置決めすることができる。

10

【0042】

この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従うと、図 11 は、図 2 の構成において、反射検知素子 200 からの反射信号が光カプラ 130 (1) によって方向付けされた後、但し、光カプラ 130 (2) によってリターンバス 116 に向けられる前に光増幅器 180 によって増幅されるように、光増幅器 180 が位置決めされている状態を示す。図 11 の光増幅器 180 は、検知素子 200 へと伝搬する入力信号を増幅しない。対照的に、図 12 は、図 2 の構成において、入力光信号の部分が光カプラ 130 (1) によって方向付けされた後に光増幅器 180 によって増幅され、かつ検知素子 200 からの反射された部分が、光カプラ 130 (1) および 130 (2) によってリターンバス 116 に向けられる前に光増幅器 180 によって増幅されるように、光増幅器 180 が位置決めされている状態を示す。

20

【0043】

この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従うと、図 13 は、図 3 の構成において、入力光信号の部分が、光カプラ 130 (1) によって方向付けされた後、但し光カプラ 130 (2) によって反射検知素子 200 に向けられる前に光増幅器 180 によって増幅されるように、光増幅器 180 が位置決めされている状態を示す。図 13 の光増幅器 180 は、検知素子 200 からの反射部分を増幅しない。対照的に、図 14 は、図 3 の構成において、入力光信号の部分が、光カプラ 130 (1) および 130 (2) によって方向付けされた後に光増幅器 180 によって増幅され、検知素子 200 からの反射された部分が光カプラ 130 (2) によってリターンバス 116 に向けられる前に光増幅器 180 によって増幅されるように、光増幅器 180 が位置決めされている状態を示す。

30

【0044】

この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従うと、図 15 は、図 5 の構成において、入力光信号の部分が、光カプラ 130 (1) によって方向付けされた後、但し光サーキュレータ 140 によって反射検知素子 200 に向けられる前に光増幅器 180 によって増幅されるように、光増幅器 180 が位置決めされている状態を示す。図 15 の光増幅器 180 は、検知素子 200 からの反射部分を増幅しない。この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従うと、図 16 は、図 5 の構成において、反射信号が光サーキュレータ 140 によって方向付けされた後、但し光カプラ 130 (2) によってリターンバス 116 に向けられる前に光増幅器 180 によって増幅されるように、光増幅器 180 が位置決めされている状態を示す。図 16 の光増幅器 180 は、検知素子 200 へと伝搬する入力信号を増幅しない。

40

【0045】

50

この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従うと、図17は、図5の構成において、入力光信号の部分が光カプラ130(1)および光サーキュレータ140によって方向付けされた後、但し反射検知素子200によって受信される前に光増幅器180によって増幅され、検知素子200からの反射された部分も、光サーキュレータ140および光カプラ130(2)によってリターンバス116に向けられる前に光増幅器180によって増幅されるように、光増幅器180が位置決めされている状態を示す。

【0046】

いくつかの実施例においては、装置は、増幅器毎に2つ以上のセンサを多重化し得る。図7において、少なくとも1つの反射検知素子200が、上述のとおり、分割カプラ150および複数のセンサ300を含む例を見ることができる。このように、いくつかの実施例においては、すべてのセンサ300の前または後に増幅器を組込む必要があるわけではない。各々の増幅器180の位置およびゲインは、所望の応用例および規格に応じて選択されてもよい。たとえば、図7の構成は、分配バス115に沿った各対の連続した光カプラ130間と、リターンバス116に沿った各対の連続した光カプラ130間とに光増幅器180を含むが、いくつかの実施例は、分配バス115またはリターンバス116に沿った各々の連続した対の光カプラ130間に光増幅器180を備えない。いくつかのこのような実施例は、選択された光カプラ130間においてのみ(たとえば、1対おきの光カプラ130間、または分配バス115およびリターンバス116のうちの一方の光カプラ130間においてのみ)光増幅器180を含む。

【0047】

図4は、さまざまな検知素子200についての信号対雑音比が実質的に互いに等しくなり得る構成を示す。図4の構成においては、各々の検知素子200に対応する信号のための増幅の全体量が実質的に互いに等しくなるように、光がシステムを通して伝搬する。この明細書中に記載されるいくつかの実施例においては、たとえば、図4を参照すると、入力光信号の第1の部分が、第1の因子で(たとえば、分配バス115の1つの増幅器180を通して伝搬することによって)増幅される。入力光信号の第1の部分は検知素子200(1)によって受信される。検知素子200(1)からの反射されたそれぞれの部分は、光検出器120によって受信される前に第2の因子で(たとえば、リターンバス116の複数の増幅器180を通して伝搬することによって)増幅される。入力光信号のうち検知素子200(1)に向けられない部分が、検知素子200(2)によって受信される前に第3の因子で(たとえば、分配バス115の2つの増幅器180を通して伝搬することによって)増幅される。検知素子200(2)からの反射されたそれぞれの部分は、光検出器120によって受信される前に第4の因子で(たとえば、リターンバス116の1つ少ない数の増幅器180を通して伝搬することによって)増幅される。装置は、第1の因子および第2の因子の合計が第3の因子および第4の因子の合計と実質的に等しくなるように構成することができる。いくつかのこのような実施例においては、検知素子200(1)からの反射信号についての信号対雑音比は、検知素子200(2)からの反射信号についての信号対雑音比と実質的に等しい。

【0048】

一例として、図4に示される実施例においては、各々の光増幅器180が同じ割合のゲインだけ(たとえばゲイン g だけ)増幅した場合、第1の因子は g になるだろう。というのも、入力光信号は、反射検知素子200(1)によって受信される前に分配バス115のうちの1つの光増幅器180によって増幅されるからである。検知素子200(1)からの反射信号が光検出器120によって受信される前にリターンバス116の n 個の光増幅器180によって増幅されるので、第2の因子は $(n \times g)$ になるだろう。入力光信号の部分が反射検知素子200(2)によって受信される前に分配バス115の2つの光増幅器180によって増幅されるので、第3の因子は $(2 \times g)$ になるだろう。検知素子200(2)からの反射信号が光検出器120によって受信される前にリターンバス116の $(n-1)$ 個の光増幅器180によって増幅されるので、第4の因子は $[(n-1) \times g]$ になるだろう。この実施例においては、第1の因子および第2の因子の合計 $[g + ($

$n \times g) = (n + 1) \times g]$ は、第 3 の因子および第 4 の因子の合計 $[(2 \times g) + (n - 1) \times g = (n + 1) \times g]$ と等しい。(たとえば、検知素子 200 の両側にある対応する光カプラ 130 (1) と 130 (2) との間にあり、これら対応する光カプラ 130 (1) および 130 (2) を含む) 各々の段において損失があるいくつかの実施例においては、各々の光増幅器 180 は、光増幅器 180 からのゲインが対応する段における損失と等しくなり、出力における正味のゲインがなくなるように構成することができる。

【0049】

アクティブアレイ (その一例が図 4 によって概略的に示される) を備えたいくつかの実施例においては、分配バス 115 およびリターンバス 116 上の光カプラ 130 は、パワーの一部を信号波長 (たとえば所与の入力されたパワーバジェットについての信号対雑音のために最適化された結合比) で結合することができる。いくつかの実施例においては、光カプラ 130 はポンプ波長で 0 パーセントを結合することができ、また、実質的にすべてのパワーをポンプ波長で送信してポンプパワーバジェットを最小限にすることができる。

【0050】

当業者であれば、各々の光増幅器 180 についてのゲインの割合がすべての光増幅器 180 に対して同じである必要がないこと、ならびに、第 1 の因子および第 2 の因子の合計を第 3 の因子および第 4 の因子の合計に実質的に等しくするために、各々の反射検知素子 200 のための光増幅器 180 の数が同じである必要がないことを認識するだろう。当業者は、この明細書中に記載される開示を考慮して、この結果を達成するために増幅器の適正な数および増幅器のゲインの割合を選択することができる。

【0051】

図 18 は、この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った単一の光バスを利用する装置の例を概略的に示す。いくつかのこのような実施例は、入力光信号の分配および戻ってくる反射光信号の送信のために用いられるファイバが 1 つだけでよいという利点を有する。これらの実施例は、図 18 によって概略的に示されるように、光バスの前端において少なくとも 1 つの光源 110 および少なくとも 1 つの光検出器 120 を含むよう構成することができる。

【0052】

いくつかの実施例においては、たとえば図 18 においては、レーザポンプ源 170 からのポンプおよびレーザ信号源 110 からの非変調信号が装置を通して移動し、光サーキュレータ 140 (1) および光カプラ 130 (1) によって反射検知素子 200 (1) に向けられる。検知素子 200 (1) からの反射信号は、光カプラ 130 (1) および光サーキュレータ 140 (1) によって光検出器 120 に向けられる。入力光信号のうち反射検知素子 200 (1) に向けられない部分は、光サーキュレータ 140 (2) によって光増幅器 180 および反射板 195 に向けられる。反射板 195 は、信号のうち少なくとも一部を光増幅器 180 を介して反射し返し、光サーキュレータ 140 (2) によって光カプラ 130 (2) へと向けられて、信号を検知素子 200 (2) に向ける。検知素子 200 (2) からの反射された部分は、光カプラ 130 (2) によって光サーキュレータ 140 (2) に戻される。光サーキュレータ 140 (2) は、反射信号を光カプラ 130 (1) に戻す。光カプラ 130 (1) は、光サーキュレータ 140 (1) を介して反射信号を光検出器 120 に向ける。

【0053】

この態様で、入力光信号の部分が、光サーキュレータ 140 および光カプラ 130 によって反射検知素子 200 (1)、200 (2)、... 200 (n) に向けられる。光サーキュレータ 140 および光カプラ 130 はまた、未変調の入力光信号の部分を光増幅器 180 および反射板 195 に向ける。信号は光増幅器 180 を通過し、次いで反射板 195 によって反射されることによって、光増幅器 180 を再度通過する。信号が光増幅器を 2 回通過するので、この実施例では、所与のゲインを達成するのに用いられる光増幅器 180 のサイズ (たとえば長さ) を減じることができる。反射板 195 から反射された非変調信

10

20

30

40

50

号は、装置における残りの検知素子 200 を精査する問合せ信号として、装置の残りの部分へと供給される。他方で、この実施例においては、検知素子 200 からの反射された部分は、光検出器 120 および他の受信電子機器が存在する前端（たとえば入力信号がシステムに投入される端部）の方にしか向けることができない。

【0054】

装置からの応答信号を前端において光検出器 120 に結合するのに用いられる光サーキュレータ 140 (1) を光アイソレータおよび光カブラの組合せと置換えることができる。当業者であれば、カブラの分割損失に起因する付加的な損失のコストを認識するだろう。さらに、ポンプ波長の信号が検知素子に達するのを防ぐために、システムのうち検知素子を含む部分において光アイソレータを利用することができる。

10

【0055】

当業者であれば、検知素子からの反射された部分のうち少なくとも一部が増幅器を 2 回通過するように反射板によって反射され得るように、装置のいくつかの実施例に変更を加えることができることを認識するだろう。

【0056】

いくつかの実施例においては、光学フィルタは、反射された部分が光検出器によって受信される前にフィルタを通過するように光バスに位置決めされる。フィルタはホワイトノイズを除去することができる。

【0057】

図 19 は、この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、光バスを複数の反射検知素子に光学的に結合するよう構成するための例示的な方法 500 を示すフローチャートである。方法 500 は、図 19 の動作ブロック 510 に示されるように、少なくとも 1 つの光バス 100 を備えるステップを含む。光バス 100 は複数の光カブラ 130 を含む。少なくとも 1 つの光バス 100 は、複数の光カブラ 130 によって、入力光信号の少なくとも 1 つの源 110、少なくとも 1 つの光検出器 120 および複数の反射検知素子 200 に光学的に結合されるよう構成される。複数の反射検知素子 200 のうち少なくとも 1 つの反射検知素子 200 (1) が入力光信号の一部を受信し、受信された部分のうち少なくとも一部を反射するように、少なくとも 1 つの光バス 100 が、入力光信号を少なくとも 1 つの源 110 から複数の反射検知素子 200 に送信する。少なくとも 1 つの光バス 100 は、反射された部分を少なくとも 1 つの光検出器 120 に送信する。方法 500 はまた、図 19 の動作ブロック 520 に示されるように、少なくとも 1 つの反射検知素子 200 (1) の雑音指数を減じるよう複数の光カブラ 130 の結合比を選択するステップを含む。

20

30

【0058】

図 20 は、この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、光バスを複数の反射検知素子に光学的に結合するよう構成するための方法 600 の別の実施例を示すフローチャートである。方法 600 は、この明細書中に記載されるように、動作ブロック 510 および 520 を含む。方法 600 は、動作ブロック 610 に示されるように、少なくとも 1 つの光バス 100 における損失を補償するよう入力光信号の部分を増幅するステップをさらに含む。

40

【0059】

図 21 は、この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、光バスを複数の反射検知素子に光学的に結合するよう構成するための方法 650 の別の実施例を示すフローチャートである。方法 650 は、この明細書中に記載されるように、動作ブロック 510 および 520 を含む。方法 650 は、動作ブロック 660 に示されるように、少なくとも 1 つの光バス 100 における損失を補償するよう、反射された部分を増幅するステップをさらに含む。

【0060】

この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従って光バスを複数の反射検知素子に光学的に結合するよう構成するための方法 700 の別の実施例が、図 22 のフローチャート

50

に示される。方法 700 は、この明細書中に記載されるように、動作ブロック 510 および 520 を含む。方法 700 はさらに、動作ブロック 710 において第 1 の因子で入力光信号の第 1 の部分を増幅するステップと、動作ブロック 720 において第 1 の検知素子 200 (1) によって入力光信号の第 1 の部分を受信するステップと、動作ブロック 730 において第 1 の検知素子 200 (1) からのそれぞれの反射された部分を第 2 の因子で増幅するステップと、動作ブロック 740 において入力光信号の第 2 の部分を第 3 の因子で増幅するステップと、動作ブロック 750 において第 2 の検知素子 200 (2) によって入力光信号の第 2 の部分を受信するステップと、動作ブロック 760 において第 2 の検知素子 200 (2) からの反射された部分を第 4 の因子で増幅するステップとを含む。第 1 の因子および第 2 の因子の合計は、第 3 の因子および第 4 の因子の合計に実質的に等しい。

10

【0061】

図 23 は、この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、光バスを複数の反射検知素子に光学的に結合するよう構成するための方法 800 の別の実施例を示すフローチャートである。方法 800 は、この明細書中に記載されるように、動作ブロック 510 および 520 を含む。方法 800 はさらに、動作ブロック 810 において光増幅器 180 によって入力光信号の部分を増幅するステップと、動作ブロック 820 において光反射板 195 によって入力光信号の部分のうち少なくとも一部を反射するステップと、動作ブロック 830 において、入力光信号の部分のうち光の反射板 195 によって反射された部分を光増幅器 180 によって再度増幅するステップとを含む。

20

【0062】

いくつかの実施例においては、光バスを複数の反射検知素子に光学的に結合するよう構成するための方法 900 が図 24 のフローチャートに示される。方法 900 は、この明細書中に記載されるように、動作ブロック 510 および 520 を含む。方法 900 はさらに、動作ブロック 910 において、反射された部分を光増幅器 180 によって増幅するステップと、動作ブロック 920 において、反射された部分のうち少なくとも一部を光反射板 195 によって反射するステップと、動作ブロック 930 において、反射された部分のうち少なくとも一部を光増幅器 180 によって再度増幅するステップとを含む。

【0063】

図 25 は、この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、光バスを複数の反射検知素子に光学的に結合するよう構成するための方法 1000 の別の実施例を示すフローチャートである。方法 1000 は、この明細書中に記載されるように、動作ブロック 510 および 520 を含む。方法 1000 は、動作ブロック 1010 に示されるように、ホワイトノイズを除去するステップをさらに含む。

30

【0064】

例

図 10B は、この明細書中に記載されるいくつかの実施例に従った、時分割多重化 (TDM: time-division multiplexing) を利用する例示的な装置 10 を概略的に示す。分配バス 115 およびリターンバス 116 は、各々が 1 つの検知素子 200 を含む一連の段によって (たとえば光カプラ 130 (1) と光カプラ 130 (2) との間で) 互いに結合される。図 26 は、フォトリソニック結晶膜の走査電子顕微鏡画像を示しており、検知素子 200 として図 10B の例示的な装置 10 に用いることができフォトリソニック結晶膜を用いたファブリーペロー (FP) 干渉計センサを概略的に示す。FP センサは、センサに入射する音波に共振して逸れるよう構成された第 1 の反射板 (たとえば、およそ 1.55 ミクロンの広帯域反射板である 450 nm 厚の単結晶シリコンフォトリソニック結晶ダイアフラム) と、第 1 の反射板から約 25 ミクロン空けて配置されたおよび第 2 の反射板 (たとえば、単一モード SMF-28 ファイバの裂開された先端) とを含む。このような検知素子 200 は、O. C. Akkaya らによる「熱的に安定した高感度で再現可能な音響センサのモデリングおよび実証」("Modeling and Demonstration of Thermally Stable high-Sensitivity Reproducible Acoustic Sensors" (J. of Microelectromechanical Systems, vo. 21, no.

40

50

6, 2012))に記載される。光信号源 110 は、線幅が 15 kHz である低雑音の 1550 nm レーザダイオードを備え、この後に続いて、光アイソレータと、80 kHz の繰返し率（たとえば 1.6% のデューティサイクル）で 200 ns パルスを生成する 2.5-Gb/s LiNbO₃ 強度変調器とを備える。

【0065】

パルスが分配ファイバ 115 に入射されると、このパルスは第 1 の段においてカプラ 130 (1) に衝突し、光サーキュレータ 140 を介してこの段に位置する第 1 の検知素子 200 (1) にパルスエネルギーのごく一部を結合する。検知素子 200 (1) においては、パルスは、検知素子 200 (1) に入射する音圧によって変調された振幅である。検知素子 200 (1) によって反射された振幅変調済みパルスは、同じサーキュレータ 140 (1) によって段の下部に向けられ、そこで、第 2 のカプラ 130 (2) がこの振幅変調済みパルスをリターンファイバ 116 上で結合する。分配ファイバ 115 上では、入力パルスのうち第 1 のカプラ 130 (1) によって送信される部分が第 2 の段に移動し、そのエネルギーのごく一部が第 2 の段に結合され、そこで第 2 の検知素子 200 (2) が精査される。入力パルスがアレイの端部に到着し、すべての検知素子 200 が問合せされてしまうまでこのプロセスが続く。したがって、所与の入力パルスに関して、アレイは一連の N 個の帰還パルスを発生させる。その各々は特定の検知素子 200 を精査したものである。第 1 の入力パルスがアレイの端部に到達し、検出器 120 に戻ると、第 2 の入力パルスはアレイに入射可能となり、これにより、検知素子 200 が（たとえば、可能な限り頻繁に）問合せされることとなる。帰還パルスは、リターンファイバ 116 の端部に配置された単一の光検出器 120 を用いて前端において検出される。

【0066】

カプラ 130 (1) および 130 (2) は、信号波長について 60% の結合比と名目上同一であった。光サーキュレータは、一方向のみのパルスの送達を可能にし、検知素子 200 から分配ファイバ 115 へと反射し返されたパルスの再結合を防止し、これにより、付加的な光アイソレータの使用を回避し、装置 10 のコストおよび複雑さを抑制する。光遅延線（たとえば長さ 100 メートルのファイバコイル）を各段の間に位置決めして、480 ns の隣接する帰還パルス間に遅延をもたらして帰還パルス間の一時的なオーバーラップを回避することができる。

【0067】

図 10B の例示的な装置 10 は、各々の検知素子 200 に等しい光パワーが入射されるよう、かつ、すべての検知素子 200 の反応のために同様の出力信号雑音比 (SNR) を有するよう設計された。パッシブアレイにおいては、不可避の損失により、結果として、パルスが例示的な装置 10 を通過するのに応じて減衰され得る。たとえば、カプラ 130 (~4 dB) における分割損失、カプラ 130 (~0.5 dB) の挿入損失およびスプライス損失 (~0.01 dB / スプライス) により、総損失が ~5 dB / 段となり、これにより、多数の検知素子 200 が多重化されたときに出力 SNR が実質的に劣化する可能性がある。10 個のセンサのパッシブアレイにおいては、この損失は、入射された信号が 10 番目のセンサにおいて第 1 のセンサよりも ~50 dB 低くなるであろうことを示唆する。この著しい減衰により、このような TDM システムにおいて多重化することのできる検知素子 200 の数を制限することができる。

【0068】

これらの損失を補償するために、複数の低ゲイン光増幅器 180（たとえば EDFA）を用いることができる。当該複数の低ゲイン光増幅器 180 は、たとえば図 10B に図示のとおり、分配ファイバ 115 およびリターンファイバ 116 の両方に沿って、各々のファイバカップラ 130 (1) および 130 (2) よりも前に位置している。これらの増幅器 180 は、レーザポンプ源 170 で遠隔でポンピングすることができ、パルスが例示的な装置 10 を通過するのに応じてこれらパルスの全光増幅を可能にし得る。ポンプパワーを節約するために、カプラ 130 は WDM カプラであってもよく、この WDM カプラは、ポンプパワーを分配ファイバ 115 またはリターンファイバ 116 から逸らさないように

、ポンプ波長（たとえば 980 nm）で無視できるほどの結合を呈するものである。増幅器 180 は、強いポンプ飽和下で動作させることができるため、1つの増幅器 180 によっては吸収されないポンプパワーがファイバを下り続けて下流の増幅器 180 をポンピングすることとなる。

【0069】

すべての段から戻ってくるパルス中の等しいパワー、または各ファイバに沿った信号波長での同等にほぼ均一な送信のために、各増幅器 180 のゲインは損失と等しくなるよう設定される。たとえば、ゲインは以下の式を満たし得る。

【0070】

【数 1】

$$G = \frac{1}{(1-C)\Gamma_{Er}^2 \Gamma_{\delta}} \quad (1)$$

10

【0071】

この場合、 Γ_{Er} は単一モードファイバと E_r 添加ファイバ（EDF）との間のスプライスの損失であり、 C はカブラ 130 における過剰なパワー損失であり、 C は信号波長での結合比である。～45 cm の長さの商用 EDF を用いて増幅器 180 毎に約 5 dB のゲインを達成することができる。増幅器 180 は、前端に位置する 2 つの 980 nm レーザダイオード（たとえば、各々が 1-A 電流源によって駆動される 2 つの～450 mW レーザダイオード）でポンピングすることができ、ポンプパワーは、最後の増幅器 180 がポンプ飽和されるように十分なパワー（たとえば～100 mW）を受信することを確実にするよう選択可能であり、これにより、ポンプパワー変動に対するゲインの依存性を最小限にする。

20

【0072】

信号波長での結合比が高ければ高いほど、より高い信号が各々の検知素子 200 に入力され、すべての検知素子 200 に対する SNR がより高くなる。しかしながら、結合比が高ければ高いほど分割損失も大きくなり、このような損失に対処するために各々の増幅器に用いられるゲインがより高くなることにより、各々の増幅器が発生させる雑音が高くなり、ポンプパワーバジェットがより高くなる可能性がある。図 10B における 10 個のセンサの例示的な装置の場合、ゲインの上昇による雑音の増加は無視できるほどであった。したがって、ポンプパワーは最適な結合比を決定する際の重要な制約となった。60% の結合比が選択された。なぜなら、この結合比が各ファイバ上での 450 mW のポンプパワーについての最大値であったからである。

30

【0073】

この例示的な装置 10 の時間領域動作が図 27 に示される。 $S_{in}(t)$ は、装置 10 に入力された信号パワーを表わし、 S_r は受信機に帰還するパルスの各々における信号パワーである（ $r = 1, 2, \dots, 10$ ）。受信端においては、光ゲートが 1 つの特定の検知素子 200 からのパルスを選び出す。これは、入力において強度変調器を駆動する RF パルス発生器によってトリガされる RF 遅延発生器を適切に設定することによって選択することができる。こうして、光ゲートは、可変遅延を用いて 80 kHz の繰返し率で一連の～220 ns パルスを発生させる。図 27 に示される S_3 から帰還するパルスなどの遅延を変えることによって、 S_r における個々の各センサの反応を一度に 1 センサずつ選択および分析することができる。光ゲートの後に EDF A モジュールが続き、パルスを予め増幅し、ゲートの挿入損失を補償する。この EDF A の後に、～1 nm 帯域幅の光バンドパスフィルタ（BPF: band-pass filter）が続く。このフィルタは、EDF A によって生成される増幅自然放出（ASE: amplified spontaneous emission）のうち信号帯域幅の範囲外となる部分を受付けず、これにより実質的にパルス SNR が改善される。BPF の出力は、1 GHz の InGaAs PIN フォトダイオードによって検出される。フォトダイオード信号は、24 dB の電圧利得および 2.9 dB の雑音指数で電圧増幅器によって増幅される。電圧増幅器出力は、信号を分析するために動的信号分析器（DSA: dynami

40

50

c signal analyzer) に供給される。

【 0 0 7 4 】

図 1 0 B の例示的な装置 1 0 は一度に 1 段ずつ組立てられたものであった。次の段を組立てる前に、アレイ出力を監視して、マルチパス干渉または擬似的な反射による変動がなかったことを確認した。最後に設置された段から帰還する信号パルスの雑音と、その段を通過するポンプパワーも、例示的な装置 1 0 の性能を監視するために測定された。

【 0 0 7 5 】

個々の検知素子 2 0 0 の音響特性化は、 $\sim 0.1 \text{ mW}$ の平均的な光信号パワーを例示的な装置 1 0 に入射することによって実行された。1 0 個のすべての検知素子 2 0 0 は例示的な装置 1 0 に接続され、特性化すべき検知素子 2 0 0 は反射防止壁で音響的に隔離されたエンクロージャに配置された。このエンクロージャによって、特に低周波測定に影響を及ぼすであろう環境雑音が最小限にされた。チャンバの内部に位置する音響源は、固定周波数で動作させた。エンクロージャの反射防止壁は、壁からの反射による音響共振を抑制して、定在波の形成を防止し、チャンバ内の音圧をほぼ均一にした。RF 発生器上の遅延を調整することによって、テスト中の特定の検知素子 2 0 0 の出力パルスが選択され、この検知素子 2 0 0 の反応の SNR が DSA で分析された。

【 0 0 7 6 】

入力パルス列 $S_{in}(t)$ は、幅の一時的なパワー分配 $Rect(t/DT)$ 、繰返周期 T およびデューティサイクル $D = \text{パルス幅} / T$ である周期的な一連の方形波である。これは、無限の周期的な一連のディラック関数 および方形パルスの時間領域において畳み込みとして数学的に記載することができる。

【 0 0 7 7 】

【数 2】

$$S_{in}(t) = 1/T \{ Rect[t/(D.T)] * \Lambda(t/T) \} . Rect(t/z) \quad (2)$$

【 0 0 7 8 】

ここで、 z は測定窓 (measurement window) の期間である。式 2 のフーリエ変換を採用することにより、このパルス列の周波数領域表現は以下のように計算することができる。

【 0 0 7 9 】

【数 3】

$$Z_{in}(f) = DTz [sinc(DTf) . \Lambda(Tf)] * sinc(zf) \quad (3)$$

【 0 0 8 0 】

これは、包絡線が $sinc(DTf)$ によって変調されている一連のディラックデルタ関数である。このようなパルス列上のパルスに適用された振幅変調により、信号の周波数スペクトル $Z_{in}(f)$ に側波帯が導入される。これらの側波帯は、出力信号を復調し、かつ出力パルスシーケンスから音響信号を回復するために用いられた。較正は、テスト中にエンクロージャの内部において検知素子 2 0 0 から約 1 cm 離れたところに配置された較正済み基準マイクロホンを介して実際の入射音圧を測定することによって実行された。検知素子反応の SNR は、音響信号の周波数でノイズフロアに対して側波帯の振幅を比較することによって特徴付けられた。最小検出可能圧力 (MDP: minimum-detectable-pressure) は、 $\mu \text{ Pa} / \text{Hz}$ では、SNR によって (基準マイクロホンで測定された) 音圧を分割することによって得られた。

【 0 0 8 1 】

式 3 によって証明されるように、信号の振幅はデューティサイクルに応じて直線的に縮小拡大する。というのも、変調されているパルスのエネルギーがパルス幅に比例しており、雑音に対するデューティサイクルの影響が図 1 0 B の例示的な装置 1 0 の場合と同様に、光検出器の熱雑音によって制限される場合には最小限になるからである。したがって、これらの実験条件下では、SNR は、 D に応じて直線的にスケールする。この点を実験的に確認するために、(例示的な装置 1 0 に光学的に接続された) 特定のセンサが音響工

10

20

30

40

50

ンクロージャに挿入され、例示的な装置 10 の他のすべての検知素子 200 を光学的に遮断した。(繰返周期を 80 kHz で一定に維持しつつ)パルス幅が高くなると、反応の SNR が測定された。結果を図 28 に示す。図に示される直線回帰は 0.9 の傾斜を有する。デューティサイクルが 0.4% ~ 100% に変化したとき、測定された SNR がデューティサイクルに応じてほぼ直線的に増加し、傾斜が 1 の期待値に近くなることが分かった。

【0082】

式 3 に関連した上述の復調技術は 10 個の検知素子 200 の各々に対して個々に行われ、すべての検知素子 200 は例示的な装置 10 において接続された。これらの測定中に、テスト中の検知素子 200 が音響源 (12.5 kHz で 100 mPa) に晒される一方で、他の 9 個の検知素子 200 が (音響エンクロージャ外部の) 音響信号から分離された。測定された SNR の分配を図 29 に示す。この周波数での 10 個のすべての検知素子 200 についての平均 SNR は $43.83 \text{ dB} \cdot \text{Hz}^{1/2}$ となるよう測定され、検知素子 200 同士の標準偏差は $0.67 \text{ dB} \cdot \text{Hz}^{1/2}$ 、最大偏差は $\pm 0.95 \text{ dB} \cdot \text{Hz}^{1/2}$ であった。SNR のこのわずかな偏差は、例示的な装置 10 における多数の FP 干渉計検知素子 200 の多重化に対して有用であった。

【0083】

検知素子反応間のクロストークを特性化するために、上述の SNR 特性化手順が繰返されたが、音響源によって変調されたものに隣接している 9 つの残りのパルスの各々に対する出力光ゲートは、1 つずつ切替えられた。このようにして、隣接するチャンネルによって拾い上げられた音響周波数での如何なる不所望な信号も、たとえば、変調器の有限消光比、パルス間の一時的なわずかなオーバーラップなどの結果として起こり得るものとして、識別が要求された。ノイズフロア (-22 dB) を上回る信号は 9 個の非励起の検知素子 200 のいずれにも観察されず、図 10B の例示的な装置 10 のクロストークが -22 dB よりも良好になるという結論に達した。上述したように、サンプリング周期における 1 パルスが、変調された振幅である場合、周波数領域復調方策により、出力信号の復調が可能となる。すべての検知素子 200 を同時に励起しつつ、たとえば、1 周期におけるすべてのパルスを振幅変調しつつ出力信号を復調するために、入力強度変調器および出力光ゲートの消光比を高くなる (たとえば、 $> 50 \text{ dB}$) よう選択することができる。たとえば、消光比についてのこの条件は、直列に接続され互いに同期して駆動される 2 つの変調器を用いることによって達成され得る。

【0084】

例示的な装置 10 が偏光の影響を受けないことを証明するために、偏光制御器が第 5 の段上で検知素子 200 と光サーキュレータ 140 との間に挿入され、その特定の検知素子反応についての SNR が、偏光制御器の多数の設定 (たとえば、本質的にあらゆる可能な偏光の入力状態 (SOPs: states of polarization)) に関してテストされた。偏光状態が変化しても SNR の変動は観察されなかった。実用化する際に、検知素子 200 上に入射する入力 SOP は、外部の温度変化のせいでランダムに変動する可能性があり、このテストは、図 10B の例示的な装置 10 がこのような変動に影響されないことを示す。

【0085】

アレイ出力パルスに対する主要な雑音寄与およびこれらの寄与に影響を及ぼすパラメータを理解するために、各々の検知素子から帰還する信号とこれに伴う雑音とをモデル化することができる。式 1 に記載されるように、均一な送信をもたらすようゲインが選択された場合、すべての検知素子から帰還するパルスピークパワー P_s が等しくなり、以下のとおりとなる。

【0086】

【数 4】

$$P_s = P_{IN} \frac{C^2 \Gamma^2 L_S}{(1-C)^2} \quad (4)$$

10

20

30

40

50

【 0 0 8 7 】

この場合、 P_{IN} はアレイに入力されたパルスのピークパワーであり、 P_{out} は各サーキュレータにおける過剰なパワー損失であり、 L_s はセンサ損失である。センサに入射した光パワーが P_i であれば、最も高い感度波長での反射パワーが $P_i / 4$ となる。したがって、センサ損失が $L_s = 6 \text{ dB}$ となる。

【 0 0 8 8 】

検出された信号中の総雑音は概して 5 個の主要な源、すなわち E D F A 雑音、信号ショット雑音、光検出器の熱雑音、レーザ相対強度雑音 (R I N : relative intensity noise)、およびセンサの熱力学的雑音を有する。A S E 信号は連続波信号であるため、累積的であり、すべての検知素子反応に対して同じである。フォトダイオードにおいて検出される総 A S E パワーは、2 つのファイバ上のすべての E D F A によって生成される A S E パワーの合計である。A S E 信号は信号パルスと同じ経路を横断し、個々のファイバ上の正味のゲインまたは損失を被らない。これら A S E 信号は分配ファイバから分離し、検知素子において反射され、リターンファイバに結合されて検出器に送信される。検出器において蓄積された A S E パワーを計算するために、分配ファイバ上のこの段から上流に位置するすべての E D F A から特定の段に結合される総 A S E パワーが計算される。これら A S E 信号の各々は、段を下っていき、検知素子においていくらかのパワー損失を被り、残りの 60 % の A S E パワーがカブラによって段の底においてリターンファイバに結合される。次いで、これらの 10 個の A S E 信号を、リターンファイバ上のすべての E D F A によって生成される総 A S E パワーに追加することができる。このプロセスによって計算される蓄積された A S E は以下のように表わすことができる。

【 0 0 8 9 】

【 数 5 】

$$P_{ASE} = \left[MN_A \Gamma_{Er} \Gamma_r^2 L_s \frac{C^2}{(1-C)} \Gamma_s \frac{N(N+1)}{2} + MN_A \Gamma_{Er} N \right] h\nu \Delta\nu \quad (5)$$

【 0 0 9 0 】

ここで、 $N_A = n_{sp} (G - 1)$ であり、 n_{sp} は自然放出因子 (1 . 5) であり、 M はモードの数 (単一モードファイバの場合、2) であり、 h はボルツマン定数であり、 ν は光周波数であり、 $\Delta\nu$ は光学帯域幅である。

【 0 0 9 1 】

検出器においては、A S E 信号が信号 - 自然放出 (s - s p) ビート雑音、自然放出 - 自然放出 (s p - s p) ビート雑音および自然放出ショット雑音を発生させる。 $W / H z$ で表わされるこれらの項の各々についての雑音等価パワー (N E P : noise equivalent powers) は以下のとおり記載することができる：

【 0 0 9 2 】

【 数 6 】

$$\begin{aligned} NEP_{s-sp} &= \sqrt{2P_s P_{ASE} D / \Delta\nu} \\ NEP_{sp-sp} &= \sqrt{(P_{ASE})^2 / \Delta\nu} \\ NEP_{sp}^{sh} &= \sqrt{2q P_{ASE} / \rho} \end{aligned} \quad (6)$$

【 0 0 9 3 】

ここで、 $D = \tau / T$ は信号のデューティサイクルであり、 q は電子電荷であり、 ρ はフォトダイオード応答性である。入力信号の強度雑音は、(- 140 dB / H z とし測定される) レーザの R I N の項において表わされる。

【 0 0 9 4 】

【 数 7 】

$$NEP_{IN} = DP_{opt} \sqrt{RIN} \quad (7)$$

【 0 0 9 5 】

信号ショット雑音は、以下のとおり、検出された光パワーに関連する。

【 0 0 9 6 】

【 数 8 】

$$NEP_s^{sh} = \sqrt{2qP_s / \rho}. \quad (8)$$

【 0 0 9 7 】

高速の応用例の場合、光検出器の熱雑音は総雑音のかなりの割合をなす可能性がある。図 10 B において用いられる 1 G b i t / s の I n G a A s フォトダイオードは、製造業者によって規定されるように、20 p W / H z の N E P を有した。12.5 k H z での検知素子の熱力学的雑音は 0.36 p W / H z であった。これらの寄与の各々が統計的に相互に関連しないと想定すると、総雑音は、これらの雑音寄与の 2 乗の和の二乗根である。

10

【 0 0 9 8 】

図 30 は、例示的な装置 10 についての検知素子 200 の数の関数として計算されたこれらの 7 つの雑音寄与を示す。一番上の曲線は総雑音を表わす。図 30 は、入力パワー

【 0 0 9 9 】

【 数 9 】

$$(P_{IN} \approx 0.5 \text{ mW})$$

20

【 0 1 0 0 】

では、検知素子の熱力学的雑音およびレーザ強度雑音が無視できるほどであることを示す。同様に、信号ショット雑音および A S E ショット雑音は、信号 - 自然放出および自然放出 - 自然放出ビート雑音の項と比較して、無視できるほどである。N < 30 の場合、検出器の熱雑音はノイズフロアに対して支配的な影響を及ぼす。さらに、雑音は、入力パワーおよびデューティサイクルとは無関係である。30 < N < 40 の場合、信号 - A S E のビート雑音が顕著となる。N > 40 の場合、A S E - A S E ビート雑音が顕著になり始め、雑音が劣化しすぎる前に追加することのできる段の数に対する限定要因となる。幾つかの検知素子の後に、A S E - A S E ビート雑音が装置 10 の信号 - A S E ビート雑音を上回る理由として、追加された各々の段によって E D F A (たとえば A S E 電源) の数が増えてしまうのに対して、信号パワーが一定であることが挙げられる。

30

【 0 1 0 1 】

図 10 B の 10 個の検知素子に関して、モデルにより、- 108.1 d B V / H z (図 30 を参照) の総雑音が予測される。これは、- 107.5 d B V / H z という実験的に測定された値とほぼ一致している。この雑音は、音響源がオフである間に D S A でアレイ出力を分析することによって実験的に測定された。

【 0 1 0 2 】

音響源がオンにされて 0.1 P a の圧力にされたとき、図 10 B の例示的な装置 10 の平均 S N R は、12.5 k H z では 43.83 d B H z^{1/2} であった。この S N R は、この ~ 640 μ P a / H z の周波数では平均 M D P に対応しており、10 個のすべての検知素子に関して最大偏差がわずかに ± 60 μ P a / H z となる (M D P = P_{a c o u s t i c} / S N R)。この偏差は 3 つの因子から生じる。(1) 先に述べた ± 0.3 d B の個々の検知素子感度の変動; (2) E D F A 間のゲインの変動; および (3) 構成要素規格、特に結合比、挿入損失の変動; などである。例示的な装置 10 の外部で個々に作動させる 10 個の検知素子の平均 M D P は同じ周波数で ~ 6.3 μ P a / H z となるよう予め測定された。~ 6.3 μ P a / H z (個々の検知素子) と ~ 640 μ P a / H z (例示的な装置 10 における検知素子) との差は 3 つの寄与に起因している可能性がある。まず第一に挙げられるのは、図 28 において実験的に確認されたとおり、熱雑音限界での入力信号のデューティサイクルに比例した S N R の劣化である (1.6 %、または - 18 d B)。第 2 の理由として、個々の検知素子の測定値と比較して、例示的な装置 10

40

50

において用いられるより低い入力光パワー（４倍または－６ｄＢ）が挙げられる。第３の相違点として、個々の検知素子の測定値においては、雑音がレーザＲＩＮによって制限され、これが例示的な装置１０において用いられる検出器の熱雑音と比較して３ｄＢ倍だけ高かったことが挙げられる。これらの組合わされた寄与は合計で－２１ｄＢとなるか、またはＳＮＲの１／５に相当し、これは、測定されたＭＤＰの１００倍の増加と一致している。なお、この実現例においては、実用上の理由から、各々の段同士の間の遅延線が必要以上に長かったことに留意されたい。これらの長さを単に５０％短くすることで、システムに他の何らかの変更を加えることなく、このパジェットを３ｄＢだけ改善し、これにより、ＭＤＰを１２．５ｋＨｚで～３２０μPa／Hzにまで低下させることとなるだろう。しかしながら、大規模センサアレイの応用例では、概して、各段において音響的に感度の低い基準反射板を用いて、関連する損失を監視して、隣接するセンサ間にパルスの２倍の幅を割当てる。

10

【０１０３】

図１０Ｂの構成で多重化することのできる検知素子の最大数と最小検知可能圧力とを定量化するために、検知素子を例示的な装置１０において動作させたときに例示的な装置１０によって追加される雑音を計算することができる。特に、入力信号と出力信号とのＳＮＲの比率として規定される例示的な装置１０の雑音指数は理論的に分析することができる。雑音指数を決定するために、式４～式８は、入力信号の関数として出力信号と、例示的な装置１０の入出力の両方における雑音とを計算するために用いることができる。このシステム雑音は結果としてＭＤＰを劣化させ、検知素子の数に応じて大きくなる。

20

【０１０４】

図３１は、最適なデューティサイクルであると想定して、多重化された検知素子の数に対するＭＤＰ（１０log₁₀ 規模）の依存性を示す。図３１によれば、３５０個のセンサが図１０Ｂのアーキテクチャで多重化されたときに、１nmのフィルタ帯域幅では、～３０mPa／HzのＭＤＰを達成することができることが明らかになる。検知素子の数がより多い場合、ＴＤＭに加えてＷＤＭを組込むことができる。たとえば、適度な１０チャンネルのシステムの場合、多重化検知素子の数を石油探査産業の要件に近い最大～３５０まで増やすことができる。この図はまた、達成されたＭＤＰに対するＡＳＥパワーの帯域幅の作用を定量化したものであり、検出器に到達するＡＳＥパワーの帯域幅を低減させるために、かつ、特に多数の検知素子を備えたシステムの場合に自然放出－自然放出ビート雑音を最小限にするために例示的な装置１０の出力で光ＢＰＦを利用するという利点を実証している。

30

【０１０５】

この明細書中に記載されるいくつかの実施例は、時分割多重化方式に基づいたものであるかまたはこれを利用したものである。当業者であれば、時分割多重化に加えて、波長分割多重化を組込むことによって、この明細書中に記載されるいくつかの実施例で多重化することのできる検知素子の数を増やすこともできることを認識するだろう。

【０１０６】

本発明のさまざまな実施例を上述してきた。これらの特定の実施例に関してこの発明を説明してきたが、この説明は本発明を例示するよう意図したものであり、限定するよう意図したものではない。さまざまな変形例および応用例が、添付の特許請求の範囲に規定される本発明の真の精神および範囲から逸脱することなく当業者に想到され得る。

40

【符号の説明】

【０１０７】

１０ 光学装置、１００ 光バス、１１０ 源、１２０ 光検出器、２００ 反射検知素子。

【図 1 A】

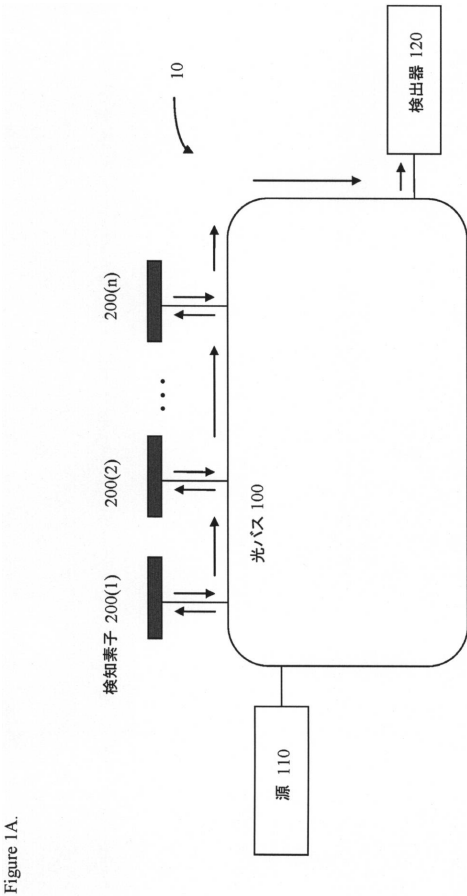


Figure 1A.

【図 1 B】

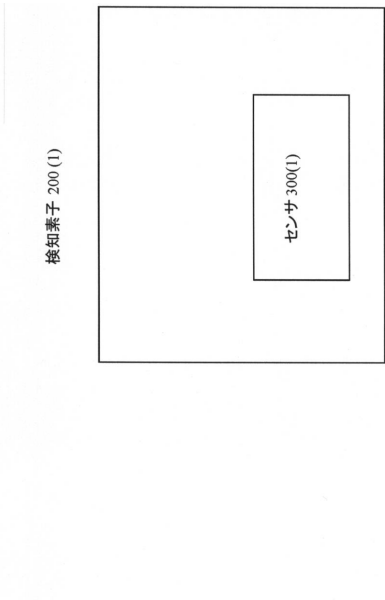


Figure 1B.

【図 2】

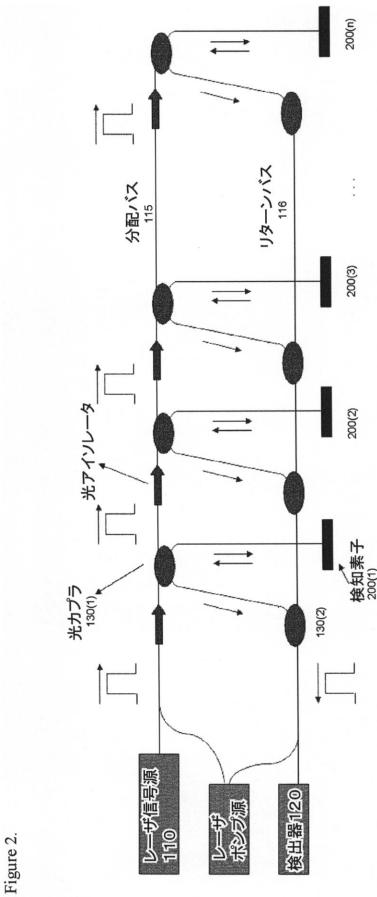


Figure 2.

【図 3】

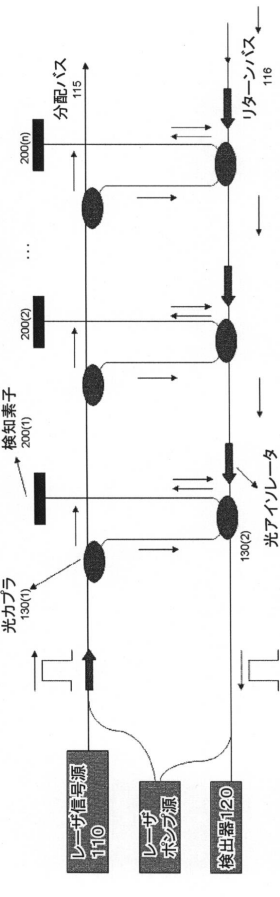


Figure 3.

【図 4】

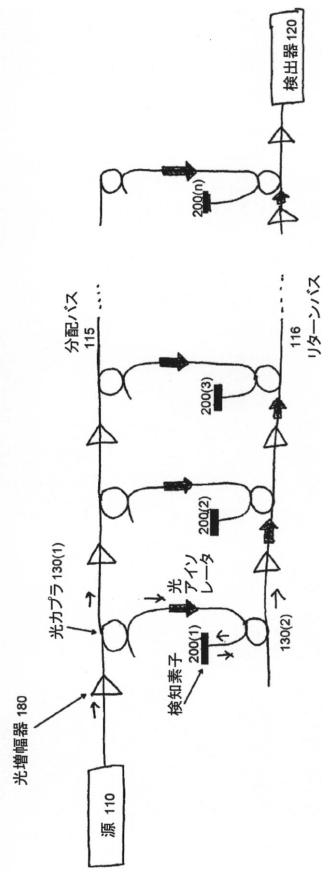


Figure 4.

【図 5】

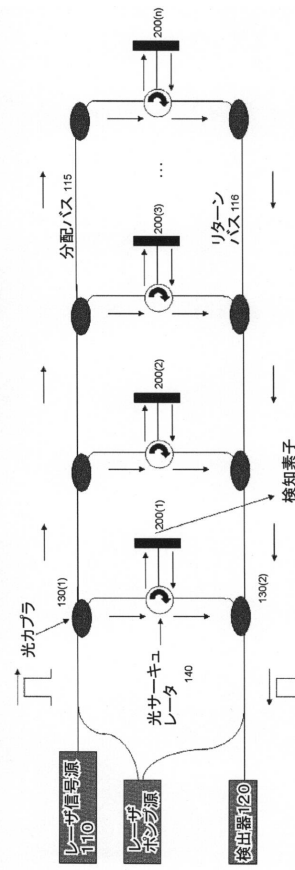


Figure 5.

【図 6】

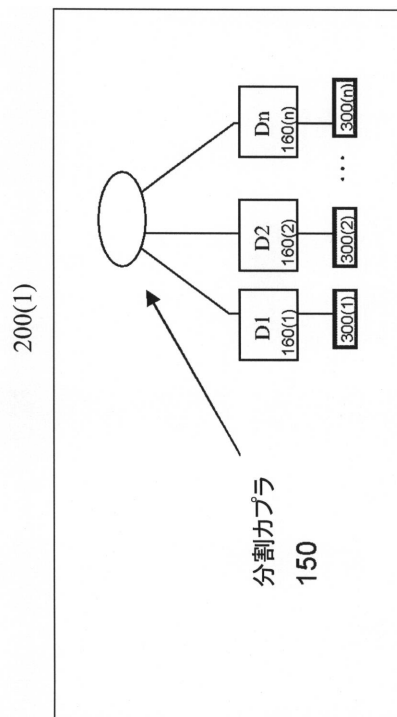


Figure 6.

【図 7】

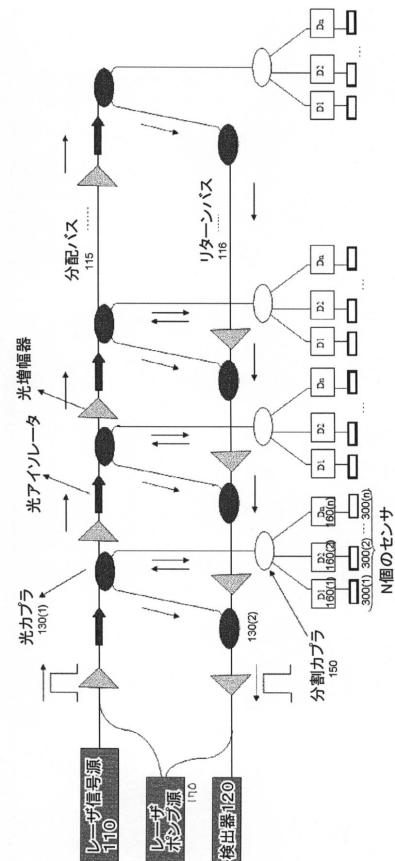


Figure 7.

【図 8】

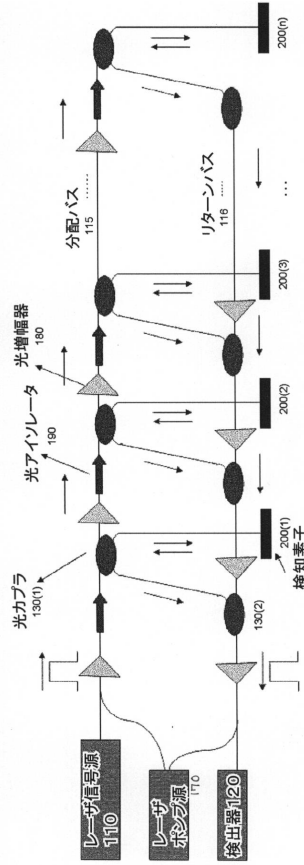


Figure 8.

【図 10 A】

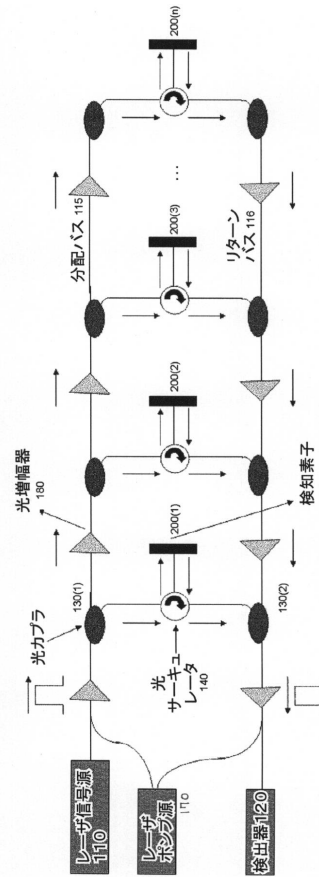


Figure 10A.

【図 9】

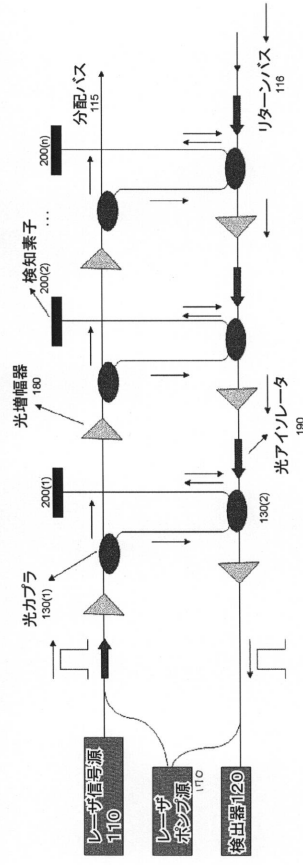


Figure 9.

【図 10 B】

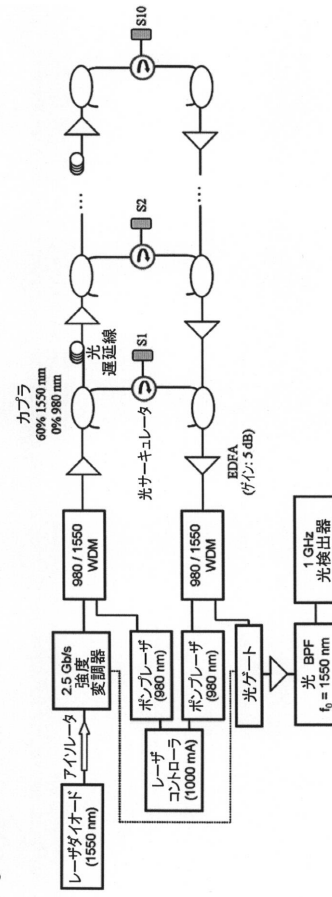


Figure 10B.

【 図 1 1 】

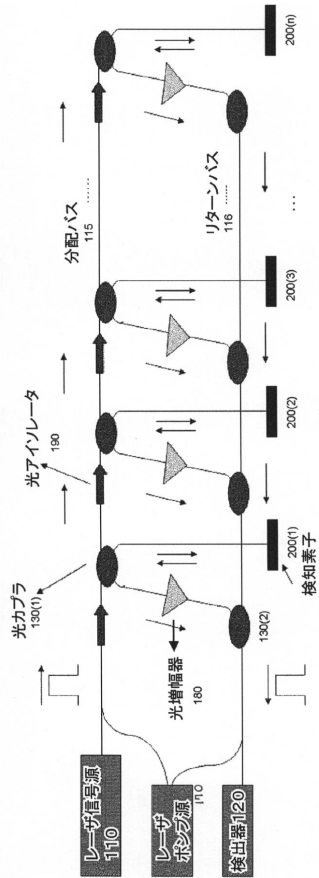


Figure 11.

【 図 1 2 】

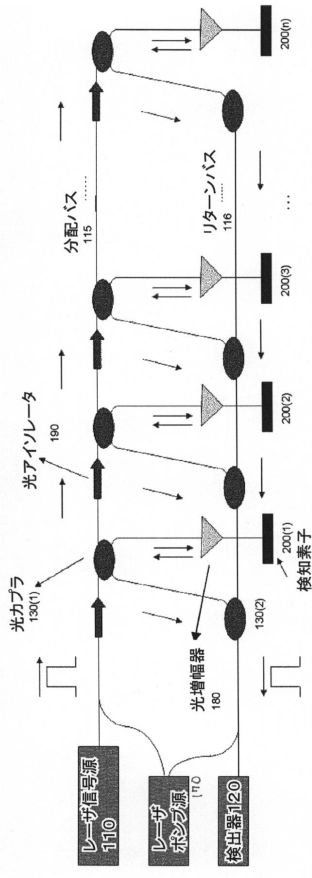


Figure 12.

【 図 1 3 】

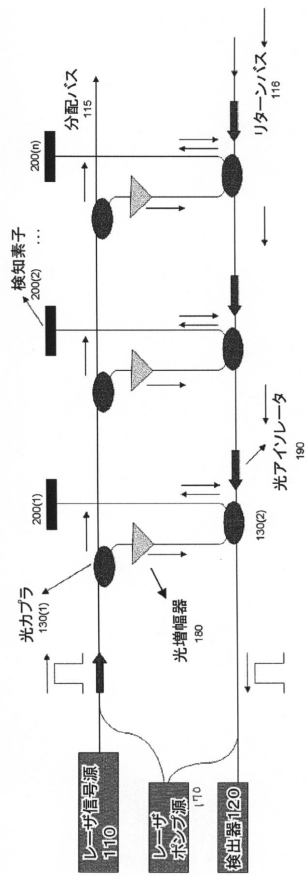


Figure 13.

【 図 1 4 】

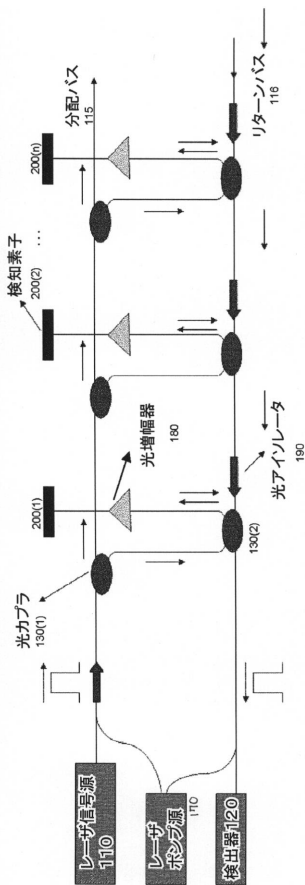
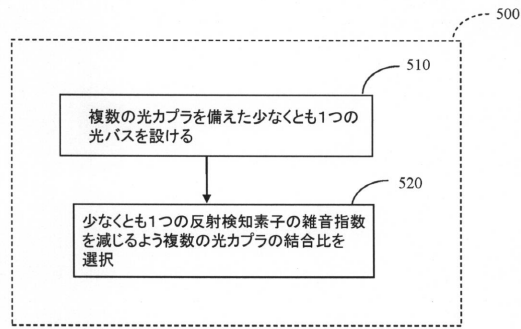


Figure 14.

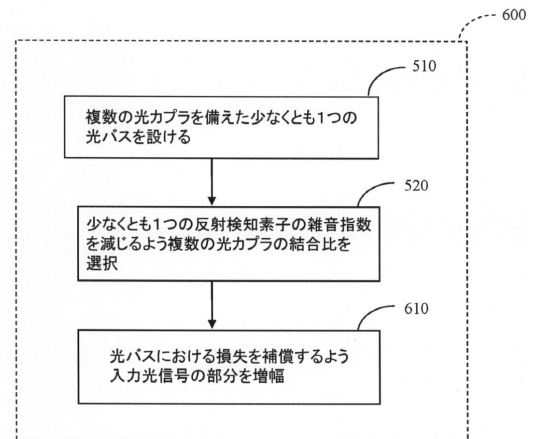
【図 19】

Figure 19.



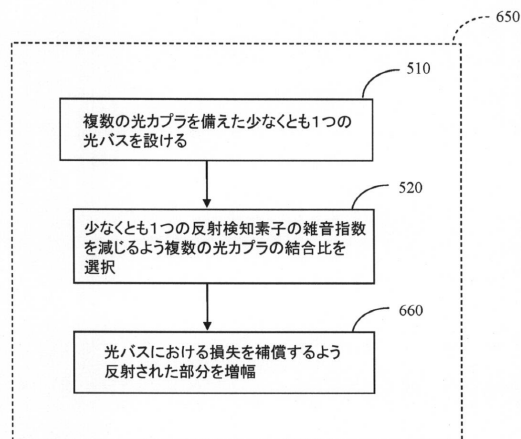
【図 20】

Figure 20.



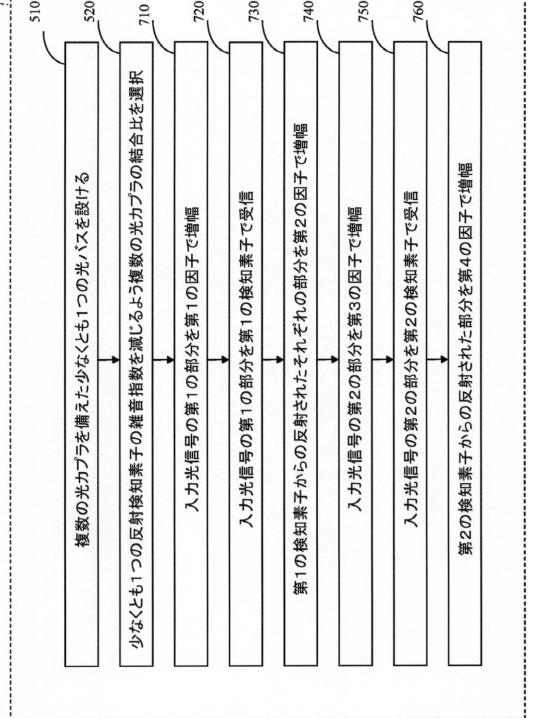
【図 21】

Figure 21.



【図 22】

Figure 22.



【図 23】

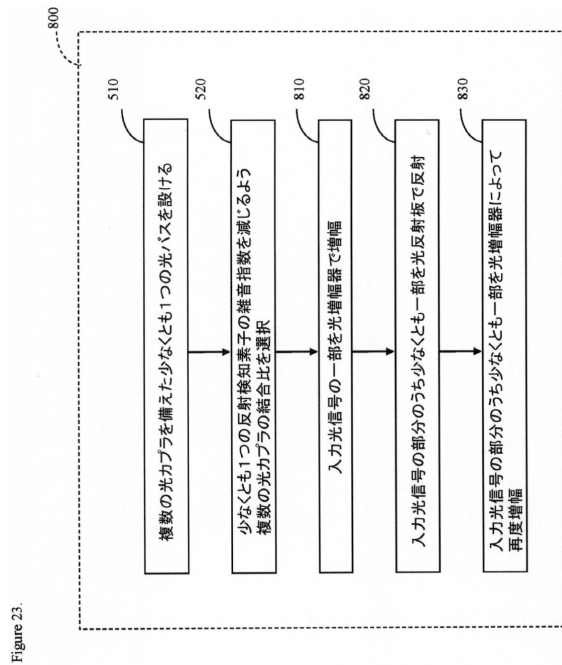


Figure 23.

【図 24】

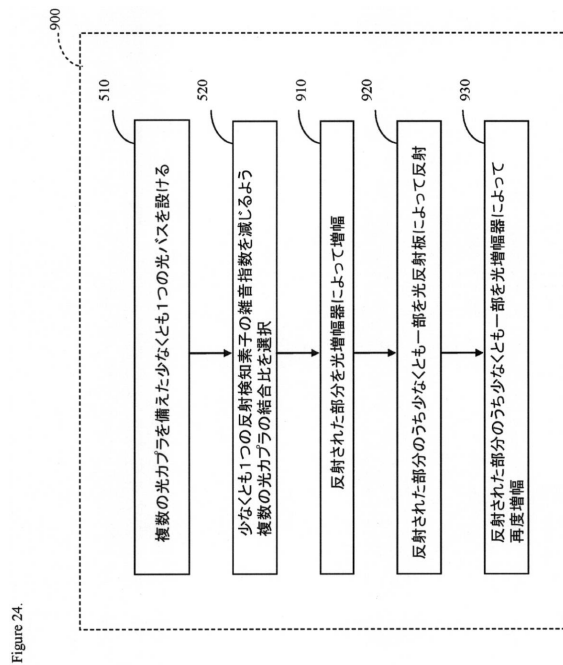
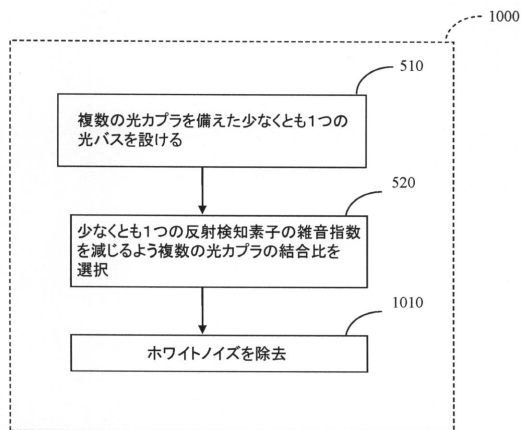


Figure 24.

【図 25】

Figure 25.



【図 26】

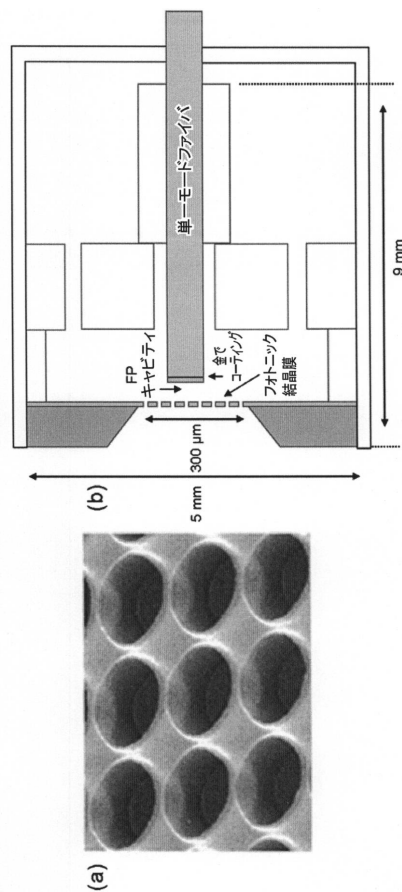


Figure 26.

【図 27】

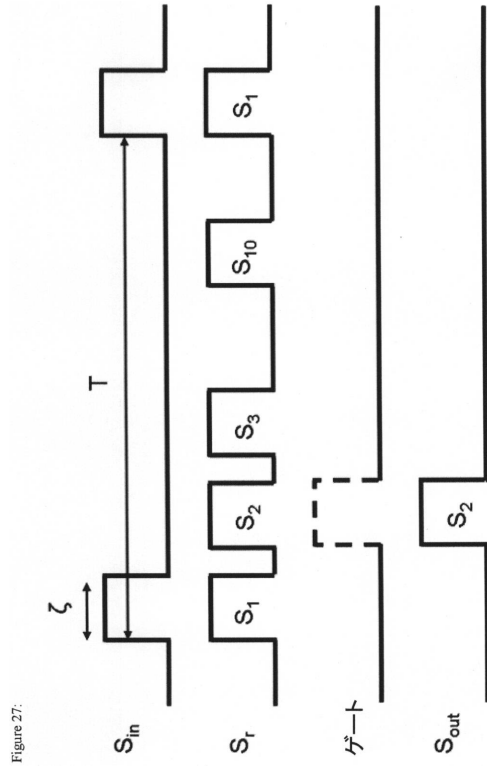


Figure 27:

【図 29】

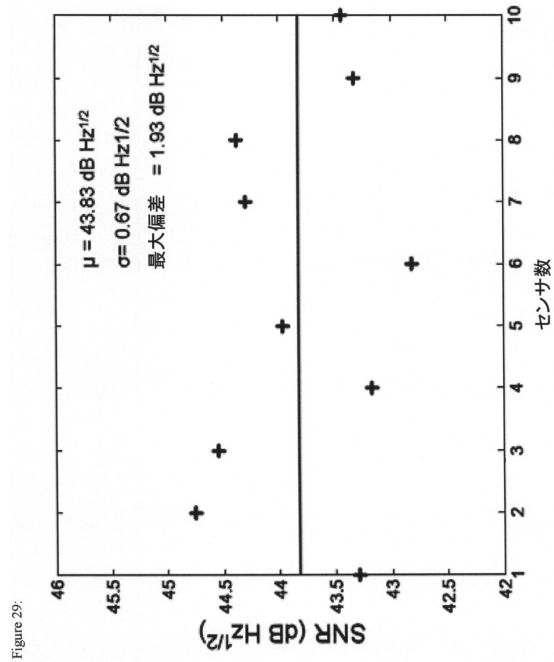


Figure 29:

【図 28】

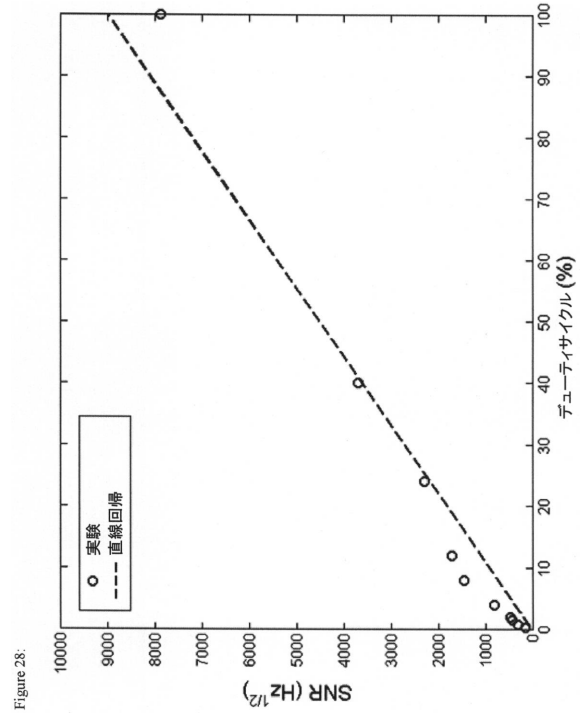


Figure 28:

【図 30】

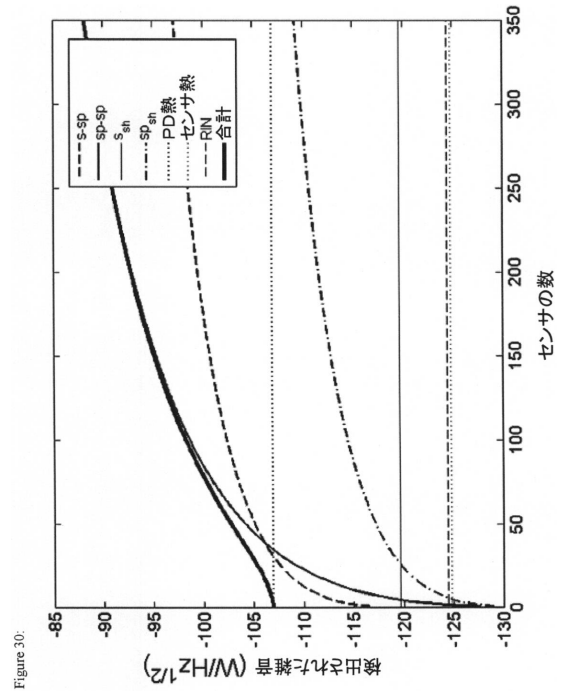
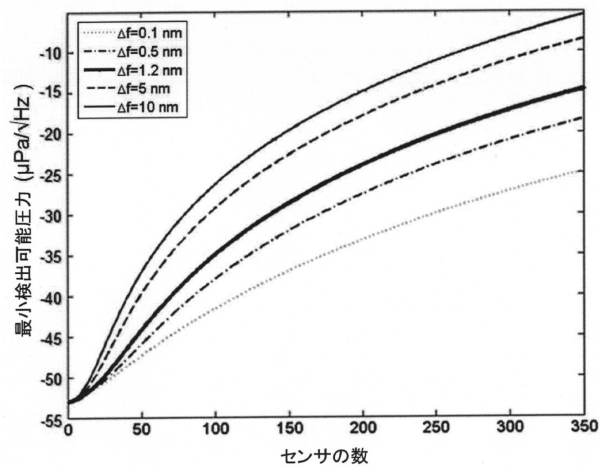


Figure 30:

【図 31】

Figure 31:



フロントページの続き

- (72)発明者 オヌール・カン・アカヤ
アメリカ合衆国、94306 カリフォルニア州、パロ・アルト、グラント・アベニュー、408、
アパートメント・ナンバー・109
- (72)発明者 オヌール・キリック
アメリカ合衆国、94040 カリフォルニア州、マウンテン・ビュー、ラッサム・ストリート、
2070、アパートメント・4
- (72)発明者 マイケル・ジェイ・エフ・ディゴネット
アメリカ合衆国、94306 カリフォルニア州、パロ・アルト、カレッジ・アベニュー、1045
- (72)発明者 ゴードン・キノ
アメリカ合衆国、94305 カリフォルニア州、スタンフォード、セドロ・ウェイ、867
- (72)発明者 オラフ・ソルガード
アメリカ合衆国、94305 カリフォルニア州、スタンフォード、パイン・ヒル・ロード、84
9

審査官 田中 秀直

- (56)参考文献 米国特許第06252689(US, B1)
米国特許第05071214(US, A)
特開2011-232347(JP, A)
特表2002-509606(JP, A)
特表2012-500988(JP, A)

- (58)調査した分野(Int.Cl., DB名)
G01H 9/00
G01D 5/353