論

文.

# 波長変換に制限のある光交換ネットワークの性能評価

# ――リンクに複数のファイバがある場合――

|宮本健太郎<sup>†\*a)</sup> 原井 洋明<sup>†\*\*</sup> 村田 正幸<sup>†</sup> 宮原 秀夫<sup>†</sup>

Performance Evaluation of All-Optical Network with Limited-Range Wavelength Conversion —— Case of Multiple Fibers on the Link ——

Kentaro MIYAMOTO^{†\*a)}, Hiroaki HARAI^{†\*\*}, Masayuki MURATA^†, and Hideo MIYAHARA^†

あらまし 光交換ネットワークでは,波長変換を行うことができれば,ネットワーク性能は確実に向上する. しかしながら,現状の波長変換技術では完全に波長変換を行うことは難しい.各リンクの光ファイバを複数にす れば,性能はそれだけ向上するが,ネットワークコストの増大は避けられない.本論文では,波長変換に制限が あるネットワークにおいてリンクにファイバが複数ある場合のルーチング/波長割当問題を簡潔に記述できるよう な階層グラフを提案し,階層グラフを用いてルーチング/波長割当てのためのアルゴリズムを提案している.更 に,シミュレーションにより,波長変換と複数ファイバの効果について検討し,コスト面からもその性能につい て検討を行う.

キーワード 波長変換,複数ファイバ,階層グラフ,ルーチング/波長割当て,コスト問題,シミュレーション

## 1. まえがき

情報のマルチメディア化/大容量化に伴う高速広帯 域ネットワーク実現の期待が光交換に向けられている. 光交換ネットワークの通信方式として回線交換サービ スを提供するネットワークアーキテクチャが考えられ ている[1]~[9].このようなアーキテクチャでは,波長 変換を行わない場合,ネットワーク内ノードは図1に 示される構成となる.入力された光信号を別々の波長 に分離し,それぞれの波長に対して交換を行った後, 再び波長を多重して出力する.一方,波長変換が許さ れる場合には,図2に示される構成となる.光信号を 各波長に分離後,波長変換処理を施して再び波長を多 重する.この波長変換機能によって性能向上は確実に 見込めるが[1]~[4],現状では光・電気変換を行わず ネットワーク内で使用できるすべての波長へ変換する ことは難しい[1],[8].交換ノードで光信号の波長変換 が許されない場合は、コネクションを設定する際に経 路の各リンクで同一の波長を用いなければならず、リ ンクの使用効率が低下する.しかし最近,波長変換技 術の発達により,限られた範囲ながら光の領域内での 波長変換が可能になりつつある.変換された光信号の 減衰,低 S/N 比などの原因による信号の誤りを回避 するために,波長変換に制限を設ける必要はあるが, 変換可能な範囲は次第に広がりつつある[10].この技 術によって,わずかでも波長変換が許されれば,波長 変換が許されない場合と比較して性能が確実に改善さ れることが既に示されている[1],[9].

ネットワーク性能向上の手段としては,波長変換の みならず,各リンクを構成する光ファイバを複数にす る方法も考えられる[2],[3].ファイバ数を増やすと,1 リンクにファイバと同数の同一波長が存在するので, 同一波長のうち1本空き波長があればコネクション接 続ができ,リンクの使用効率の改善が期待できる.更 に,送受信端末間で設定しうる最大コネクション数も それだけ増加する.

先述のように, 文献 [9] では波長変換に制限のある ネットワークの性能評価が行われ, 文献 [2], [3] におい

<sup>&</sup>lt;sup>†</sup>大阪大学大学院基礎工学研究科情報数理系専攻,豊中市 Department of Informatics and Mathematical Science, Graduate School of Engineering Science, Osaka University, 1–3 Machikaneyama, Toyonaka-shi, 560–8531 Japan \* 現在,日本アイ・ビー・エム

<sup>\*\*</sup> 現在,郵政省通信総合研究所

a) E-mail: kmiyamo@jp.ibm.com

ては複数ファイバネットワークにおける評価が行われ ている、しかし、これらの組み合わされたネットワー クは評価の対象とされていない.そこで本論文では, 複数ファイバを有するネットワークの性能改善のため のルーチング/波長割当アルゴリズムを示し,波長変 換と複数ファイバの効果を検討する.そのアルゴリズ ムを記述するために階層グラフ [5] を導入する.完全 な波長変換ができない光交換ネットワークでは,送受 信端末間にコネクション接続の可否を判断するとき, 先述のように波長に関する制約を満たす必要があり, ルーチング/波長割当アルゴリズムを記述するのが難 しくなる. 文献 [5] では, 1 リンクを波長数に相当する 辺に分解して波長ごとに個別のネットワークを形成す る階層グラフが提案されているが,波長変換の許され るネットワークを表現するために,それを用いること は不適当である. 文献 [6] では, この階層グラフを波 長変換(あるいは,制限のある波長変換)を許すネッ トワークに拡張しているが,本論文では更にリンク上 にファイバが複数ある場合に拡張する.この階層グラ フを用いることによって,ルーチング/波長割当アル ゴリズムを簡潔に表現できるようになる.

本論文の構成を以下に示す.まず 2. で,波長変換



図 1 波長変換を行わないノードの構成 Fig. 1 Node structure with no wavelength conversion.



図 2 波長変換を行うノードの構成 Fig. 2 Node structure with wavelength conversion.

に制限のある光交換ネットワークにおいて,リンクに ファイバが複数ある場合を対象とした階層グラフにつ いて述べ,3.で階層グラフを用いてルーチング/波長 割当てのためのアルゴリズムを述べる.4.では,3. で示したルーチング/波長割当てにおいて波長変換と 複数ファイバの効果について,複数のネットワークモ デルを用いて検討する.ここでは,コスト面からの考 察も与える.最後に5.で,まとめと今後の課題を述 べる.

### 2. 階層グラフの導入

光交換ネットワークにおいて送受信端末間にコネク ションを接続するためには,隣接するリンクで同一の (波長変換が行われる場合,定められた範囲内の)波 長を用いるという制約を考慮しなければならない.例 えば,図3のようなネットワークが与えられた場合, 図4のように一つのリンクを波長数に相当する辺に 分解して,波長ごとにネットワークを構成する階層グ ラフを導入することにより,上述の制約を取り除くこ



図 3 オリジナルネットワーク Fig. 3 Original network.



図4図3に相当する階層グラフ Fig.4 Layered graph corresponding to Fig.3.

とができる(詳細については後述).その結果,光交 換ネットワークにおけるルーチングは一般の回線交換 ネットワークのルーチングと同じようにみなせる.更 に,もとのネットワークでは表現できない波長割当問 題も容易に扱えるようになり,その結果コネクション 接続の可否判断が容易になる.また,階層グラフを用 いれば,送受信端末間のパス(各リンクでコネクショ ン接続に使用する波長の集合)の発見や,順序づけも 行える.以降では,もとのネットワークモデルの送受 信端末間を接続するリンク集合を"経路",階層グラフ の送受信間を接続する辺(波長)の集合を"パス"と 表す.同様にしてリンクと辺を区別する.

まず,もとのネットワークの表現に用いる記号を以下に示す(図3参照).

(1) ネットワークは I 個のノードと J 本の有向 リンクからなる.ノード集合,リンク集合をそれぞれ,  $\{N_1, N_2, \ldots, N_I\}$ ,  $\{L_1, L_2, \ldots, L_J\}$ と表す.

(2) すべてのリンクにおいてファイバ数は同数で, 各リンクは M 本のファイバをもつ.同様に,すべて のファイバにおける波長数は等しく各ファイバは W本の波長をもつ.波長は短い順に並べ,その集合を  $\Lambda = \{\lambda_1, \lambda_2, ..., \lambda_W\}$ と表す.

(3) 波長変換が許される場合,変換をできるしき い値を  $\theta$  とする.すなわち,波長  $\lambda_k$  で入力された 光信号は, $\lambda_{\max(k-\theta,1)}$  から  $\lambda_{\min(k+\theta,W)}$  までのいず れかの波長が空いているとき,その波長に変換され 出力される.特に,すべての波長に変換可能な場合  $\theta = W - 1$  であり, $\theta = 0$  ならば波長変換が許されな いことを示す.

次に,上述のネットワークを相当する階層グラフで 表す.図4ではノード N<sub>3</sub>に相当する部分のみを詳細 に記述した.グラフの各層は2ファイバによって構成 されるサブネットワークに相当し,層の数が波長数に 相当する.波長変換が許されない場合( $\theta = 0$ ),送受 信端末間を結ぶパスはすべて同一の波長を使用するこ とになる.したがって,波長変換が許されない場合に 同一の波長を利用しなければならないという制約を階 層グラフ上で考慮する必要はなく,コネクション接続 は回線交換と同様,使用されていないファイバが各辺 に1本あれば接続できることになる.一方,波長変換 を表現する場合,もとのネットワークにおける各交換 ノードを入力ノードと出力ノードに分解し各層に配置 する.異層間の入力ノードと出力ノードを結ぶ辺は, 波長変換が許されることを示す.すなわち,図4は ノード  $N_3$  において  $\theta = 1$  の制限がある波長変換が行われ,その他のノードでは波長変換が行われないネットワークを表すグラフになる.また,完全な波長変換ができる場合 ( $\theta = W - 1$ ),一つの入力ノードはすべての出力ノードと接続されることになる.なお,ここでは先述のようにすべてのリンクにおいてファイバ数,波長数は同数であるとしているが,一般化は可能である.

以下に,階層グラフ表記のための記号を導入する.
 (1)階層グラフは W層からなる.第 k層は k番目の波長(\lambda\_k)に相当する.

(2) 有向リンク  $L_j$  は W 本の辺に分解され, こ れらの辺は  $e_{j1}, e_{j2}, \ldots, e_{jW}$  と表される.また, ノー ド間を結ぶ辺は, ファイバ数に等しい M 回線から なる.

(3) ノード  $N_i$  は W 個の入力ノード, W 個の出 カノードに分解される.これらは  $v_{i1}^{in}, \ldots, v_{iW}^{in}$ ,及び  $v_{i1}^{out}, \ldots, v_{iW}^{out}$ と表される.

(4) 波長  $\lambda_k$  から  $\lambda_l$  への変換がノード  $N_i$  で許 されるならば,  $N_i$  における第 k 層の入力ノードと第 l 層の出力ノードを接続する有向辺  $w_i^{kl}$  が存在する.

この階層グラフを用いると,送受信端末間に存在す る複数のパスの割当順序を与えることができる.例 として,波長変換が許されないネットワークにおける first-fit 方式(常に最短の波長からコネクション接続の 可否判断を行う方式)のためのパスの発見を考える.ま ず最初に第1層に着目し, すべての辺に等しいコスト を与え, Shortest Forward Path Tree Algorithm [11] 等を利用して最短パスを発見する.この際,入力/出 カノード間を接続する辺のコストは0と仮定する.第 1層で接続可能な経路が見つからなかった場合,第2 層以下のパスを調べる.この結果,第1層がまず優先 され,そのなかでホップ数が短い順番にパスの順序が 与えられる.その後,第2,第3層の順にパスの順序 が与えられる、そのほかに、波長変換による光の減衰 を考慮して,送受信端末間で減衰の小さなパスから順 にパスの順序を与えることもできる.このときは,入 カ/出力ノード間の辺に,減衰に相当するコストを与 えればよい.以上の例では,送受信端末間におけるパ スの順序はあらかじめ決定されているとしているが, 階層グラフでは,文献[3]のように,コネクション接 続要求発生時にネットワーク全体の波長の利用状況か ら各辺にコストを与え,パスの順序を決定することも 容易にできる.

本論文では,以上に述べたように,エンド間のパス の順序を決めるために階層グラフを導入したが,文 献[9]で示すように波長変換と波長割当てを考慮した ネットワークの解析モデルとして用いることもできる.

first-fit 方式の例では,下位層に相当する波長にホッ プ数の短いパスがあったとしても,それよりもホップ 数は長くなるが,上位層に相当する波長をもつパスが 優先されるが,ホップ数の短いパスを用いた場合に性 能が改善される可能性がある.次章では,階層グラフ を利用してパスの割当順序を決定するアルゴリズムを 提案する.このアルゴリズムでは,パスに残された利 用可能な回線数とパスのホップ数,パスのコストを用 いて重み付けを行い,パスの順序を決定する.

3. ルーチング/波長割当アルゴリズム

波長変換が許されないネットワークでは,送受信間 端末のルーチングのみならず,複数の空き波長がある 場合にどの波長を用いてコネクション接続を行うかが 重要になってくる.使用できる波長のなかで常に最短 の波長から割当てを行うfirst-fit 波長割当方式は,そ の性能/実装の容易性から優れた割当方式であると考 えられる[7].一方,波長変換が完全に許される場合, 波長割当てが性能に与える影響はなくなるが,波長変 換に制限がある場合,波長割当ての影響は依然として 残る.

更に,動的ルーチングによる性能の改善も考えら れる.動的ルーチングの一手法として LLR(Least Loaded Routing)があり,文献[3]では波長変換を完 全に行う/行わないネットワークにおいて,コネクショ ン接続要求時に使用されていないファイバが最も多い 波長を用いてコネクション接続を行う LLR 方式が提 案されている.

階層グラフは波長ごとにネットワークを構成してい るため,ルーチング/波長割当問題は,階層グラフに おけるパス割当問題とみなせる.本章では,リンクに ファイバが複数あるネットワークにおいて,階層グラ フを用いたパス割当アルゴリズムを述べる.それぞれ の送受信端末間には,ホップ数が最短となるものから n<sub>R</sub>本の経路が与えられているものとし,存在するパ スごとにコネクション接続可能な回線数を求め,その 数とホップ数,パスのコストを用いて重み付けを行い, その結果から,コネクションを接続するパスの順番を 動的に決定する方式を考える.4.では本章で提案し たアルゴリズムで表すことのできる波長割当方式を用 い,波長変換と複数ファイバの導入による性能への影 響を示す.

アルゴリズム表記のために以下の記号を導入する.

(1)辺 $e_{jk}$ のコストを $C(e_{jk})$ とし,パス Pのコストを $\sum_{e_{jk} \in E} C(e_{jk})$ とする.ただし,Eはパス上にある辺の集合である.例えば,first-fit方式による波長の割当優先順序を表す場合,与えられた経路にリンク $L_j$ が含まれていれば, $C(e_{jk}) = k$ ,そうでなければ, $C(e_{jk}) = \infty$ とする.

(2) コネクション接続要求が発生した送受信端末 間 a に存在するパス集合を  $\mathcal{P}_a = \{P_1, P_2, \dots, P_{n_a}\}$ と表す.ただし, $n_a$  は送受信端末間 a のパス数を 表す. $\mathcal{P}_a$  を求めるには,階層グラフの各辺に与え られたコストを調べ,コスト有限のパスをすべて求 めればよい. $\mathcal{P}_a$ 中,コスト最大のパスのコストを  $\max_i(c_i)$  で表す.パス集合に対応するコスト集合を  $\mathcal{C}_a = \{c_1, c_2, \dots, c_{n_a}\}$ で表す.

(3) パス集合  $\mathcal{P}_a$  に対応するホップ数の集合を  $\mathcal{H}_a = \{h_1, h_2, \dots, h_{n_a}\}$ と表す.

(4) コネクション設定要求時において,パス  $P_i$ 上のコネクション接続可能な回線数を $\gamma_i$ と表し,その集合を $\Gamma_a = \{\gamma_1, \gamma_2, \dots, \gamma_{n_a}\}$ と表す.ここで, $\gamma_i$ はパス  $P_i$ 上のすべての辺の空き回線数のうち最小のものに相当する.

(5) コネクション設定要求に対するパスの順序を 定めるために,各パスの接続可能な回線数 ( $\Gamma_a$ ) とホッ プ数 ( $\mathcal{H}_a$ ),コスト ( $\mathcal{C}_a$ )を利用し,それらに重み付け を行う.すなわち定数  $\alpha_1$  ( $0 \le \alpha_1 \le 1$ ),及び関数  $\sigma_i$ を導入し,

$$\delta_i = \alpha_1 \gamma_i + (1 - \alpha_1) \sigma_i(h_i, c_i) \tag{1}$$

とする. $\sigma_i$ は,ホップ数  $h_i$ ,コスト  $c_i$ の関数である. 例えば,各パスのホップ数を考慮せず, $\sigma_i(h_i, c_i) = \max_i(c_i) - c_i$ とすれば, $\alpha_1 \ge 0$ に近づけることで, コスト最小のパスから順にコネクション接続の可否判 断を行う傾向が大きくなる.また,ホップ数を考慮す るためには,定数  $\alpha_2$  ( $0 \le \alpha_2 \le 1$ )を導入して,例 えば,

$$\delta_i = \alpha_1 \gamma_i + (1 - \alpha_1) \{ (1 - \alpha_2) h_i + \alpha_2(\max(c_i) - c_i) \}$$

$$(2)$$

とすればよい. 一方,  $\alpha_1 \ge 1$  に近づければ,回線の多 く残されたパスにコネクション接続を行うことになる. 送受信端末間 a にコネクション設定要求が到着する と,ネットワークは以下の処理を行う.

(1) コネクション接続要求が発生した送受信端末 間 a において,パス集合  $\mathcal{P}_a = \{P_1, P_2, \dots, P_{n_a}\}$ 上のコネクション接続可能な回線数の集合  $\Gamma = \{\gamma_1, \gamma_2, \dots, \gamma_{n_a}\}$ を求める.すべてのパスにコネ クション接続可能な回線がない場合,すなわち,  $\gamma_1 = \gamma_2 = \dots = \gamma_{n_a} = 0$ であれば,そのコネク ション要求を呼損とする.

(2) すべてのパス  $P_i$  について  $\delta_i$  を求め,小さい 順に並べる. $\delta_i$  が等しいときは,まず  $\gamma_i$  が小さいパ スが優先され,その次に  $c_i$  が小さいパスが優先され る.更に, $\gamma_i, c_i, h_i$  がすべて同じであれば,短い波長 を多くもつパスが優先される.

 $\delta_i$ の小さい順にコネクション設定の可否を調べ,設 定可能であれば,パス  $P_i$ にコネクション設定を行う. 設定が不可能であれば,その次の候補を用い,同様の 処理を繰り返し行う.

このように本アルゴリズムを用いることで,リンク にファイバが複数あるネットワークにおいて,ルーチ ング/波長割当ての二つの面からパス割当問題を扱う ことができる. $\alpha_1 > 0$ とすることでコネクション接続 要求時にパスの順序を決定する動的ルーチングを扱え るようになるが,本論文では評価の対象としていない. 次章では,提案アルゴリズムのパラメータ( $\alpha_1, \alpha_2$ )を 固定とし,ファイバ数 M,波長変換の幅  $\theta$  の性能へ の影響を検討する.

### 4. 性能評価

本章では,波長変換と複数ファイバの導入による性 能への影響をシミュレーションを用いて調べ,その結 果を用いて,低コストネットワークを実現する波長変 換及びファイバ数の検討を行う.評価に用いるルーチ ング/波長割当方式として,前章で示したアルゴリズ ムにおける  $n_R = 1$ ,  $\alpha_1 = 0$ ,  $\alpha_2 = 1$  を利用する.す なわち,各送受信端末間には最短経路が一つ与えられ る.ただし,最短経路が複数あるときには,あらかじ めその一つがランダムに決定される.ここで, $\alpha_2$  を 大きくする,すなわちホップ数の大きな経路を選択し やすくすることで呼損率に影響を与えることが考えら る.しかし,ホップ数の大きな経路を考慮しても性能 への影響はほとんどない[7].したがって,すべてのパ スのホップ数が同じとした(エンドノード間の経路数  $n_R = 1$ ).また, $\delta_i$ の計算には式(2)を用い,波長割 当ては first-fit 方式  $(C(e_{jk}) = k)$  に従うことにする. 以下のシミュレーションでは図 5 で示されるノード 数 10,有向リンク数 30 のネットワークモデル (1),及 び図 8 で示されるノード数 49,有向リンク数 142 の ネットワークモデル (2)を用いる.

4.1 10 ノードネットワーク

本節では図 5 のネットワークを用い,波長変換及び ファイバ数が性能に与える効果を調べる.各端末間に は,最短経路が一つ与えられているので,5 のネット ワークには1~3 ホップのコネクションが接続される ことになる.コネクション接続要求は,すべての送受 信端末間にポアソン過程に従って発生するものとし, その到着率はすべての送受信端末間で等しいと仮定す る.コネクションの保留時間は平均1の指数分布に従 う.本節に示す結果は,各送受信端末間にコネクショ ン接続要求を20,000 発生させたものである.

図 6 にファイバ数 M = 1 を固定し,波長数 W = 5, 10, 15, 20 とした結果を,また,図7に



図 5 ネットワークモデル (1) Fig. 5 Network model (1).



図 6 波長変換と呼損率の関係 (M = 1)Fig. 6 Relation between wavelength conversion and blocking probability (M = 1).

波長数 W = 5を固定し,ファイバ数 M = 1, 2, 3, 4とした結果を示す. 横軸は各送受信端末間へのコネ クション接続要求の到着率を示し,縦軸はすべての 送受信端末間の呼損率の平均を示す. 図中  $\theta$  は,波 長  $\lambda_k$  を用いて入力された信号を  $\lambda_{\max(1,k-\theta)}$  から  $\lambda_{\min(k+\theta,W)}$  のいずれかに変換できることを示すパラ メータである. 例えば  $\theta = W - 1$  は,すべての波長 に変換できることを表す.

図 6 より, 文献 [1] の結果と同様に, 図 5 に示すネッ トワークを用いても波長変換の効果を表す平均呼損率 の差は $\theta$ を0から1に変化させたときが最も大きくな ることがわかる.しかし,図7より,その効果はファ イバを複数にするとさほど見られなくなることがわか る.次に図6と図7において,1リンクに設定でき るコネクション数が等しくなる M = 1, W = 5a と M = a, W = 5 に着目する(ただし, a = 1, 2, 3, 4). この場合, $\theta = 0$ において呼損率を比較すると後者の 性能が良い.これは,前者は同一波長が1本しかなく, 送受信端末間にコネクションを接続するのための条件 が厳しいのに対し、後者では同一のリンクにファイバ 数に等しい同一波長が存在し,そのうち空き波長が1 本あればコネクション接続ができるためである.しか しながら,ファイバ数 M = 1 に固定した前者の性能 は, $\theta = 1$ とすることで後者とほぼ同等の性能を得る ことがわかる.

4.2 大規模ネットワーク

本節では,図8で示される光ファイバ網において波 長数,ファイバ数及び波長変換が性能に与える影響に ついて評価する.コネクション接続要求の到着過程,





Fig. 7 Relation between wavelength conversion and blocking probability (W = 5).

及び各端末間のルーチング/波長割当ては 4.1 と同様 に仮定する.以降に示す結果は,コネクション接続要 求を10,000 発生させたものである.図9にファイバ 数をM = 1に固定し,波長数をW = 20とした場 合のコネクション接続要求の到着率と平均呼損率との 関係を示す.図よりわかるように, $\theta = 0 \ge \theta = 1$ の 場合の平均呼損率の差は,図5で示されるネットワー クにおけるその差よりも小さい.これは図8のネット ワークにおいて,制限のある波長変換の効果が小さい ことを示している.この原因を調べるために,各送受 信端末間の経路のホップ数に着目し,ホップ数が等し くなる送受信端末間ごとに平均呼損率を求めた.1ホッ プ,12ホップそれぞれの平均呼損率を図 10に示す.

図よりわかるように,  $\theta = 0 \ge \theta = 1$  における 12 ホップのコネクションの平均呼損率の差は小さい.し たがって,呼損率が大きいロングホップのコネクショ ンに波長変換の効果が小さいために,ネットワーク全 体の波長変換の効果が小さくなるといえる. $\theta = 1$  程



図 8 ネットワークモデル (2) Fig. 8 Network model (2).



図 9 波長変換と呼損率の関係 (M = 1, W = 20)Fig. 9 Relation between wavelength conversion and blocking probability (M = 1, W = 20).



図 10 異なるホップにおける波長変換と呼損率の関係 (*M* = 1, *W* = 20)

Fig. 10 Relation between wavelength conversion and blocking probability in different hops (M = 1, W = 20).

度の波長変換では,文献[1]の mesh-torus における効 果ほどの波長変換の効果をネットワーク全体で期待す ることは難しい.

しかしながら,波長変換により異なるコネクション 間の呼損率の差を小さくすることは可能である.図 10 からわかるように, $\theta = 1$ の波長変換をすると,特に 到着率が大きくなるにつれて,12 ホップの呼損率は 小さくなり,1 ホップの呼損率は大きくなる.これは, 呼損率の大きい,12 ホップコネクションが受け付け られやすくなる一方で,1 ホップコネクションのコネ クション接続要求が受け付けられにくくなったためで ある.

更に,波長変換の幅が大きい,変換が完全に許され る $\theta = W - 1$ の場合には,10 ノードネットワークと 同様に,平均25%程度の呼損率の減少を実現でき,例 えばコネクション接続要求の到着率が0.025である場 合,38%程度呼損率が減少することがわかる(図9). これは先ほどと同様,呼損率の大きい,12 ホップコ ネクションの呼損率が10 ノードネットワークの場合 よりも減少したためである.一方で,1 ホップコネク ションの呼損率は $\theta = 1$ と同様に増加している.

次に,ファイバ数 M = 2,波長数 W = 10 とし た場合の結果を図 11,図 12 に示す.ファイバ数を増 やした場合,10 ノードネットワークの結果と同様に, 波長変換の効果は小さくなるが,全体の呼損率,及び ホップ数ごと呼損率はともに,M = 1,W = 10 と同 様の傾向を示すことがわかる.更に,波長変換をしな い場合の呼損率を比較すると,ファイバ数を1本とし



図11 波長変換と呼損率の関係 (M = 2, W = 10)Fig.11 Relation between wavelength conversion and blocking probability (M = 2, W = 10).



図 12 異なるホップにおける波長変換と呼損率の関係 (*M* = 2, *W* = 10)

Fig. 12 Relation between wavelength conversion and blocking probability in different hops (M = 2, W = 10).

た場合よりもコネクション間の呼損率の差は小さくなることがわかる.

4.3 コストと性能の関係

前節までに,波長変換  $\theta$  及びファイバ数 M と性能 の関係を示し,それらの値が増加すると性能が向上す ることがわかった.しかし,性能の向上によるコスト 増は避けられない.本節では,波長変換/複数ファイ バの簡単なコストモデルを導入し,そのコストと性能 の関係について検討する.ネットワークコストは,リ ンクとノードそれぞれのコストに分解できるものとし, 以下にそのコストを導出する.なお以下の記号では, リンクのラベルは省略する.

(1) リンクコスト

1ファイバ当りのコストを  $c_f$ , 1リンク配線のため のコストを  $c_l$ とする. $c_l$ は社会的要因により変化す るが,ここでは1リンクに複数のファイバを配線して もコストの変化は少ないと考え $c_l$ を固定にする.す なわち,ネットワークトポロジーが同じ場合にはすべ てのリンクを配線するコストはファイバ数にかかわら ず同じ値になると仮定する.また,ファイバを実際に 敷設する場合には複数のファイバを一度に敷設するこ となども考えられるが,ここでは簡単化のため,ファ イバコストは必要なファイバ数に比例すると仮定する. つまり,各リンクのファイバ数がMの場合,1リン クの総コスト $C_L$ は, $C_L = Mc_f + c_l$ となる.

(2) ノードコスト

ノード構成のためのコストも波長変換の幅  $\theta$  が大き くなるにつれて増加すると予測される.波長変換を行 わないならば(図1),ノードは交換部だけで構成でき, 波長変換部は不要である.ノードへの入出力リンク数 を D とすると交換部は  $MD \times MD$  のクロスパース イッチを W 個用いて構成できる.交換コストは格子点 に置かれたスイッチ(コスト  $c_s$ )の数に比例すると仮 定すると,そのコストは  $c_n(0) = W(MD)^2c_s$ となる. 一方,波長変換の幅  $\theta$  の波長変換機能をもつノードを 構成する場合(図2),その交換部には  $WMD \times WMD$ のクロスパースイッチが必要である.制限があるため に波長変換のできない入出力の組合せに相当する格子 点にスイッチを置かないとすると,交換コストは,

$$c_n(\theta) = c_s MD$$

$$\times \sum_{i=1}^W MD\{\min(i+\theta, W)$$

$$-\max(1, i-\theta) + 1\}$$

になる.更に,交換コストのみならず波長変換を行うためのコストについては以下のような仮定を置く. 波長変換を FWM (Four-Wave Mixing)方式[10] によって行う場合,入力波長 $\lambda_i$ と波長 $\lambda_p$ を合成して,それらに依存した長さの波長 $\lambda_c$ を出力する.  $[\min(i + \theta, W) - \max(1, i - \theta)]$  通りの変換を可能にするには,その数に相当する波長 $\lambda_p$ (コスト $c_p$ )が 必要で,図2における "converter" 一つのコストは

$$c_w(i,\theta) = c_p\{\min(i+\theta, W) - \max(1, i-\theta)\}$$

となる.したがって,波長変換部のコストは

$$c_c(\theta) = MD \sum_{i=1}^{W} c_w(i,\theta)$$

となり, 1 ノードのコスト  $C_N$  は,

$$C_N = c_n(\theta) + c_c(\theta)$$

で与えられる(ただし, $c_c(0) = 0$ ).

(3)以上より, ネットワーク全体では,  $C = JC_L + IC_N$ のコストが必要になる.

以下では簡単化のため,すべてのリンクにおいて  $M, c_f, c_l$  は等しいものとする.これを用いて,1リ ンクに設定できるコネクション数が等しくなるよう なパラメータの組合せを用いて,コスト比較を行 う.対象とするネットワークは図 5 に示すモデル (J = 30, I = 10, D = 3)である.このとき,Case1  $(W = 10, \theta = 0, M = 1)$ とCase2  $(W = 10, \theta =$ 1, M = 1),Case3  $(W = 5, \theta = 0, M = 2)$ を対 象として, $c_f$ , $c_s$ , $c_p$ を与えた結果を示す.表1に  $c_f$ : $c_s$ : $c_p$ が1:1:1:1,50:1:1であるときの全体の コスト Cと各送受信端末間の到着率を0.60としたと きの平均呼損率をそれぞれの場合について示す.ただ し,リンク配線コスト $c_l$ は一定としているので,表1 には全体のコストからリンク配線コストを引いた値  $C - JC_l$ を示している.

まずファイバ数が1本で波長変換を行わない Case1 と波長変換を行う Case2,複数ファイバにする Case3 を比べてみると,Case1はコストを半分程度に抑える ことが可能となるが,呼損率を比べると 20%程度劣 化し,同程度の性能を得るには波長数を増やす必要が ある.

次に,呼損率がほぼ同じ値を示す二つの状況;波長

Table 1 Network cost.							
$c_f$	$c_s$	$c_p$	Case1	Case2	Case3	Case4	Case5
1	1	1	980	3,090	1,860	5,010	5,220
50	1	1	2,400	4,560	4,800	6,480	8,160
呼損率			0.01198	0.00908	0.00976	0.00854	0.008355

表1 必要なネットワークコスト

 $c_p$ :波長変換のコスト

 $c_f$ :ファイバ1本のコスト  $c_s$ :スイッチ1個のコスト

変換を行う Case2 と波長変換を行わずにファイバ数を 増やした Case3 を比較する.リンクコストに影響する cf とノードコストに影響がある cs, cp のコスト比が 小さい場合には,波長変換を行わずにファイバ数を増 やすことで呼損率の改善を行う Case3 が低コストにな る.逆に.長距離網の場合など cs 及び cp に比べ cf に高いコストが必要となる場合はファイバ数を少なく し,波長変換を行うことで呼損率の改善を行う Case2 が低コストになる.

更に, Case4 (W = 10,  $\theta = 2$ , M = 1) と Case5 (W = 5,  $\theta = 1$ , M = 2) との比較を行った.これは, それぞれ Case2, Case3 に対して, 波長変換できる範 囲  $\theta$  を増やした場合に相当する.この場合において も呼損率はほぼ同じ値をとるが, 全体のコストを比較 すると Case4 よりも Case5 のほうが高コストとなり, また  $c_f$  が他に比ベコスト高になる場合の全体のコス トの差が Case2, Case3 に比べて大きくなっているこ とがわかる.すなわち,  $\theta$  が大きくなると, ファイバ 数 M を増やすよりも, 波長変換の幅  $\theta$  を更に増すほ うが必要なコストは減少することがわかる.

5. む す び

本論文では,複数ファイバを有する光交換ネット ワークにおけるルーチング/波長割当アルゴリズムを示 し,複数のネットワークを用いて波長変換と複数ファ イバの効果を検討した.その結果,波長変換または複 数ファイバにより性能が改善されることが示されたが, その実現のためにはコスト増は避けられない.そこで, スイッチとファイバにコストを与え,低コストのネッ トワーク実現のための検討を行った.

本論文では,3.で示したルーチング/波長割当アル ゴリズムのうち,1パラメータにおいてのみ評価を行っ た.今後は,その他のパラメータを与えた場合,特に 動的ルーチングにおける波長変換と複数ファイバの検 討をする予定である.

#### 文 献

- J. Yates, J. Lacey, D. Everitt, and M. Summerfield, "Limited-range wavelength translation in all-optical networks," IEEE INFOCOM '96, pp.954–961, 1996.
- [2] G. Jeong and E. Ayanoglu, "Comparison of wavelength-interchanging and wavelength-selective cross-connects in multiwavelength all-optical networks," IEEE INFOCOM '96, pp.156–163, 1996.
- [3] E. Karasan and E. Ayanoglu, "Effects of wavelength routing and selection algorithms conversion gain in WDM optical networks," IEEE GLOBECOM'96,

pp.299-305, 1996.

- [4] M. Kovačević and A. Acampora, "Benefits of wavelength translation in all-optical clear-channel networks," IEEE J. Select. Areas Commun., vol.13, pp.868–880, June 1996.
- [5] C. Chen and S. Banerjee, "A new model for optimal routing and wavelength assignment in wavelength division multiplexed optical networks," IEEE GLOBECOM '96, pp.164–171, 1996.
- [6] 原井洋明,宮本健太郎,村田正幸,宮原秀夫,"波長割当 を考慮した光交換ネットワークの性能解析"信学技報, SSE96-121, vol.96, pp.19-24, Dec. 1996.
- [7] 原井洋明,村田正幸,宮原秀夫, "光交換ネットワーク におけるルーチング方式の性能評価",信学論(B-I), vol.J80-B-I, pp.74–86, Feb. 1997.
- [8] M. Covačević and A. Acampora, "Electronic wavelength translation in optical networks," IEEE GLOBECOM '95, pp.2182–2187, 1995.
- [9] H. Harai, M. Murata, and H. Miyahara, "Performance of all-optical networks with limited-range wavelength conversions," Proc. of IEEE ICC '97, vol.1, pp.416-421, June 1997.
- [10] J. Zhou, N. Park, K.J. Vahala, M.A. Newkirk, and B.I. Miller, "Four-wave mixing wavelength conversion efficiency in semiconductor traveling-wave amplifiers measured to 65 nm of wavelength shift," IEEE Photonics Tech. Lett., vol.6, pp.984–987, Aug. 1994.
- [11] T.N. Saadawi, M.H. Ammar, and A.E. Hakeem, Fundamentals of telecommunication networks. John Wiry & Sons, Inc., 1994.

(平成9年8月14日受付,12月19日再受付)



### 宮本健太郎

平9阪大大学院修士課程了.現在,日本 アイ・ビー・エム(株).



#### 原井 洋明 (正員)

平7阪大・基礎工・情報・博士前期課程 了.平10同博士後期課程了.現在,郵政 省通信総合研究所研究官.光交換網の設計 に関する研究に従事.工博.IEEE,SPIE 各会員.



村田正幸(正員)

昭 57 阪大・基礎工・情報卒.昭 59 同大 大学院修士課程了.同年日本アイ・ビー・ エム(株)入社.同社東京基礎研究所を経 て,昭 62 阪大・大型計算機センター・助 手,平1同大・基礎工・助手,平3 同講師, 平4 同助教授,平10 同教授.この間,待

ち行列理論,システム性能評価,広帯域通信網などの研究に従 事.工博.IEEE,ACM 各会員.



宮原 秀夫 (正員)

昭42 阪大・工・通信卒.昭47 同大大学 院博士課程了.昭48 京大・工・助手.昭 57 阪大・基礎工・助教授,昭62 同大・大 型計算機センター・教授,平1 同大・基礎 工・情報・教授,平7 同大・大型計算機セ ンター・センター長併任,平10 同大・基

礎工・学部長併任 . 昭 58 ~ 59 米国 IBM トーマスワトソン研 究所客員研究員 . システム性能評価,マルチメディアシステム, 広帯域通信網,ネットワーク管理に関する研究に従事.工博. 平3本会論文賞受賞. IEEE Fellow,情報処理学会各会員.