

บทที่ 3

การวิเคราะห์ค่ากำลังสัญญาณสูงสุดเฉลี่ยตามระยะทางที่คิดรวมผล ของดิสเพอร์ชันในกรณีที่ใช้เพียงบิดเดียวในการสื่อสารสัญญาณ

การวิเคราะห์ระบบการสื่อสารผ่านเส้นใยแสงนั้น แต่เดิมค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยที่คิดเพียงผลของการลดทอนของสัญญาณเท่านั้นในการคำนวณ ในความเป็นจริง มิใช่เพียงจากการลดทอนกำลังสัญญาณของเส้นใยแสงที่มีผลต่อการลดลงของค่ากำลังสูงสุดสัญญาณ ดิสเพอร์ชันนั้น นอกจากจะทำให้พัลส์ขยายออกทางเวลาแล้วยังส่งผลต่อการลดลงของค่ากำลังสูงสุดของสัญญาณด้วย ดังนั้นเนื้อหาในบทนี้จึงจะกล่าวถึงค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยที่คิดรวมผลของดิสเพอร์ชัน ทั้งสำหรับระบบที่มีการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกๆ ช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณ และระบบที่ช่วงในการชดเชยดิสเพอร์ชันมากกว่าหนึ่งช่วงอุปกรณ์ขยายสัญญาณ อันได้แก่ ระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ จากนั้นจะทำการเปรียบเทียบค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยทั้ง 2 แบบ คือ ค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยที่คิดเพียงผลของการลดทอนของสัญญาณและค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยที่คิดรวมผลของดิสเพอร์ชัน ด้วยผลตอบสนองทางความถี่ของค่าความผิดพลาดเฟส ทั้งในระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบ และระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ

3.1 การหาค่ากำลังสัญญาณ

กำลังของสัญญาณที่เดินทางในเส้นใยแสงที่มีทั้งการลดทอนและค่าดิสเพอร์ชันนั้น จะมีการลดลงแบบเอกซ์โพเนนเชียลด้วยอัตราการลดลงที่มากกว่าการลดลงของกำลังสัญญาณที่เกิดจากความลดทอนกำลังสัญญาณของเส้นใยแสงเพียงอย่างเดียว และนอกจากที่จะทำให้กำลังสัญญาณลดลงแล้ว ผลจากดิสเพอร์ชันของเส้นใยแสงยังมีผลทำให้พัลส์ของสัญญาณขยายกว้างขึ้นอีกด้วย

ในวิทยานิพนธ์นี้จะให้สัญญาณที่เดินทางในเส้นใยแสงเป็นสัญญาณแบบ Gaussian ซึ่งมี envelope ของสัญญาณ ดังสมการที่ (3.1)

$$A(z, T) = \sqrt{P_0} \exp(-\alpha z / 2) \frac{T_0}{\sqrt{T_0^2 - j\beta_2 z}} \exp\left(-\frac{T^2}{2(T_0^2 - j\beta_2 z)}\right) \quad (3.1)$$

โดย T_0 คือ ความกว้างของพัลส์สัญญาณ

จากนั้นจะทำการหาค่ากำลังสัญญาณสูงสุด ด้วยการหาขนาดและยกกำลังสอง $A(z, T)$ ตามสมการที่ (3.2)

$$|A(z,t)|^2 = \left| \sqrt{P_0} \exp(-\alpha z/2) \frac{T_0}{\sqrt{T_0^2 - j\beta_2 z}} \exp\left(-\frac{T^2}{2(T_0^2 - j\beta_2 z)}\right) \right|^2 \quad (3.2)$$

จะทำให้ได้กำลังสูงสุดของ $A(z,T)$ ที่เดินทางไปในเส้นใยแสง ($P(z)_{disp}$) ตามสมการที่ (3.3)

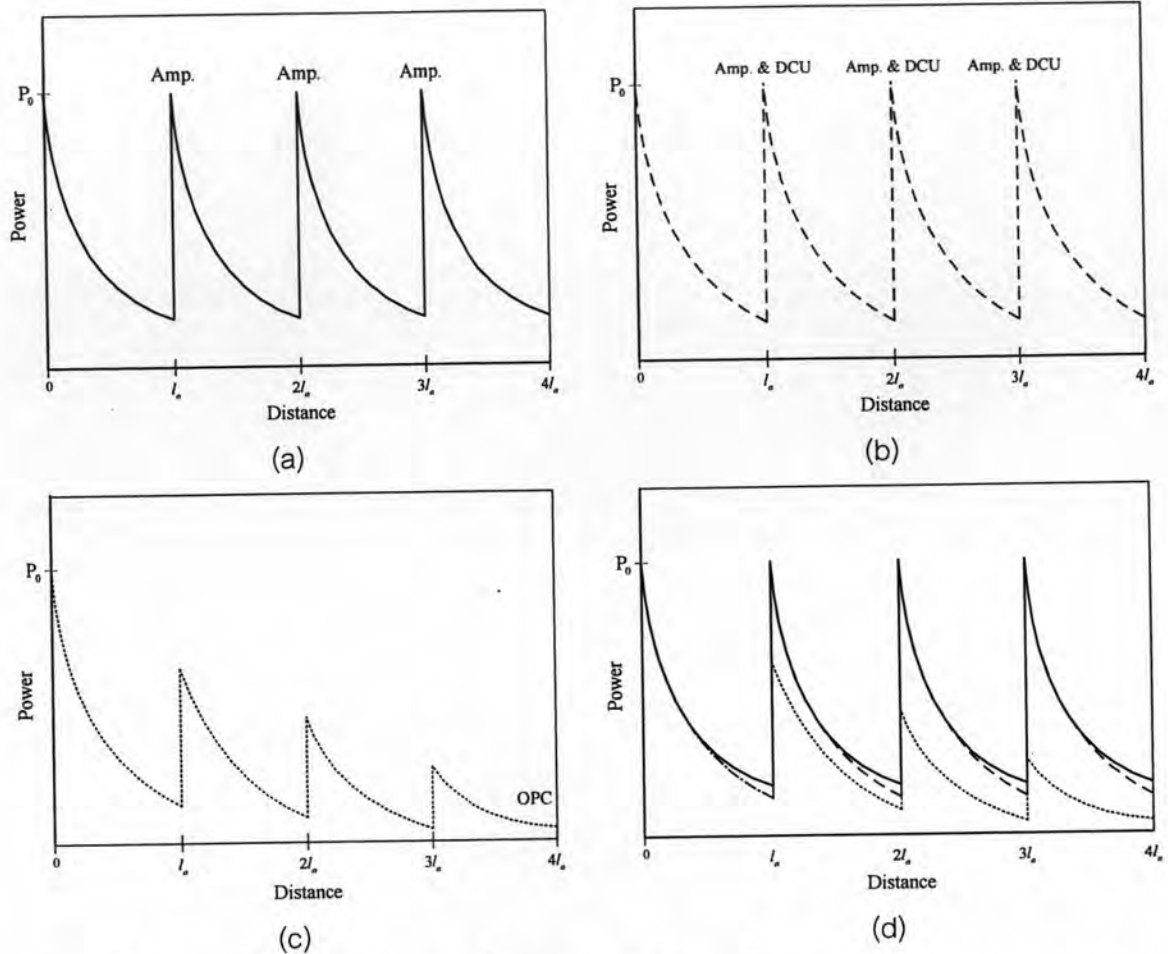
$$P(z)_{disp} = P_0 \exp(-\alpha z) \frac{T_0^2}{\sqrt{T_0^4 + \beta_2^2 z^2}} \quad (3.3)$$

จากสมการที่ (3.3) จะพบว่านอกจาก $P(z)_{disp}$ จะลดลงแบบเอกซ์โพเนนเชียลด้วยผลของ α แล้ว ยังลดลงไปตามระยะทางที่เพิ่มขึ้นโดยผลของ β_2 อีก นั่นคือ β_2 จะส่งผลต่อค่ากำลังสูงสุดของสัญญาณเช่นเดียวกันกับ α

3.2 การหาค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยตามระยะทาง

กำลังสัญญาณที่เดินทางในระบบการสื่อสารสัญญาณทางแสงระยะทางไกลทั่วไปซึ่งต้องอาศัยอุปกรณ์ขยายสัญญาณวางเป็นระยะนั้น มีลักษณะการลดลงแบบเอกซ์โพเนนเชียลและเป็นรายคาบดังรูปที่ 3.1 ซึ่งยากต่อการนำมาใช้ในการวิเคราะห์ผลตอบสนองเชิงความถี่ของระบบ ดังนั้นที่ผ่านมาในการวิเคราะห์จึงใช้ค่ากำลังสัญญาณสูงสุดเฉลี่ยตามระยะทางที่คิดเฉพาะผลของการลดทอนสัญญาณดังสมการ

$$\bar{P}_L = P_0 \left[\frac{1 - \exp(-\alpha l_a)}{\alpha l_a} \right] \quad [12] \text{ แทน}$$



รูปที่ 3.1 กำลังสัญญาณของสัญญาณที่เดินทางในเส้นใยแสง โดย (a) ได้รับผลจากการลดทอนของเส้นใยแสงเพียงอย่างเดียว (b) ได้รับผลจากทั้งการลดทอนของเส้นใยแสงและดิสเพอร์ชันในระบบที่มีการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณ (c) ได้รับผลจากทั้งการลดทอนของเส้นใยแสงและดิสเพอร์ชันในระบบที่ไม่ได้ทำการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณ และ (d) กำลังสัญญาณทั้ง 3 แบบ ในแกนเดียวกัน

ค่ากำลังสัญญาณสูงสุดเฉลี่ยตามระยะทางที่คิดเฉพาะผลของการลดทอนกำลังสัญญาณตามสมการ $\bar{P}_L = P_0 \left[\frac{1 - \exp(-\alpha l_a)}{\alpha l_a} \right]$ นี้ เหมาะสมสำหรับใช้ในกรณีที่ระบบการสื่อสารสัญญาณทางแสงที่สนใจ ไม่ได้รับผลกระทบจากดิสเพอร์ชันของเส้นใยแสง ซึ่งในความเป็นจริงไม่สามารถเกิดกรณีเช่นนี้ได้ ในระบบที่ได้รับผลกระทบจากดิสเพอร์ชันของเส้นใยแสงนั้น การลดลงของกำลังสัญญาณสูงสุด นอกจากจะเกิดจากผลของการลดทอนกำลังสัญญาณแล้ว ยังจะเกิดจากดิสเพอร์ชันของเส้นใยแสงด้วย ดังรูปที่ 3.1(b) ดังนั้นค่ากำลังสัญญาณสูงสุดเฉลี่ยตามระยะทางที่จะนำไปใช้ในการคำนวณเพื่อวิเคราะห์ระบบ ควรคิดรวมผลของดิสเพอร์ชันของเส้นใยแสงเข้าไปด้วย

ค่ากำลังสัญญาณสูงสุดเฉลี่ยตามระยะทางที่คิดรวมผลของดิสเพอร์ชันจะสามารถแยกคิดได้เป็น 2 กรณี คือ

3.2.1 ค่ากำลังสัญญาณสูงสุดเฉลี่ยตามระยะทางที่คิดรวมผลของดิสเพอร์ชันในกรณีที่มีการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกช่วงอุปกรณ์ขยายสัญญาณ

จากรูปที่ 3.1(b) ซึ่งแสดงกำลังของสัญญาณในระบบที่มีการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกๆ ช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณ จะเห็นว่ากำลังของสัญญาณลดลงทั้งจากผลการลดทอนและค่าดิสเพอร์ชันของเส้นใยแสง แต่จะกลับมามีกำลังของสัญญาณเท่าเดิมเมื่อผ่านอุปกรณ์ขยายสัญญาณและอุปกรณ์ชดเชยค่าดิสเพอร์ชัน ดังนั้นในการคำนวณหาค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยตามระยะของระบบ จึงสามารถพิจารณาสัญญาณเพียงในหนึ่งช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณได้ ดังนั้นจะสามารถหาค่ากำลังสัญญาณสูงสุดเฉลี่ยตามระยะทางที่คิดรวมผลของดิสเพอร์ชัน (\bar{P}_{LD}) จากกำลังสัญญาณ ($P(z)_{disp}$) ในสมการที่ (3.3) ได้จากสมการที่ (3.4)

$$\bar{P}_{LD} = \frac{1}{l_a} \int_0^{l_a} P(z)_{disp} dz \quad (3.4)$$

ในการหาคำตอบของอินทิกรัล $\int_0^{l_a} P(z)_{disp} dz$ นั้นต้องใช้วิธีอินทิเกรตแบบเชิงเลข ซึ่งในวิทยานิพนธ์นี้เลือกใช้วิธี Legendre-Gauss Quadrature [21] นอกจากนี้เพื่อให้ค่า \bar{P}_{LD} ที่คำนวณได้มีความใกล้เคียงกับค่าจริง จึงเลือกใช้อันดับ $n = 24$ ที่ให้ผลไม่ต่างกับการเพิ่มอันดับขึ้นไปอีกเป็น $n = 25$ มากนัก แต่ใช้เวลาในการคำนวณน้อยกว่ามาก ซึ่งจากวิธี Legendre-Gauss Quadrature นั้น อินทิกรัล $\int_0^{l_a} P(z)_{disp} dz$ สามารถคำนวณได้จากสมการที่ (3.5)

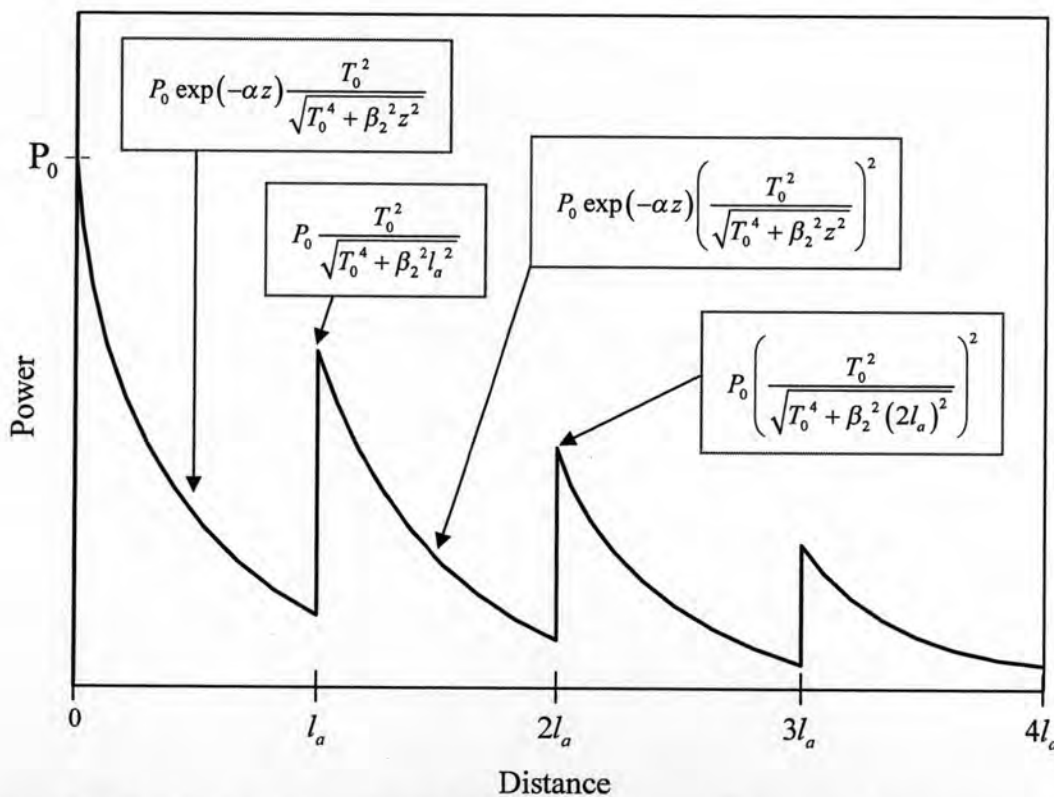
$$\int_0^{l_a} P(z)_{disp} dz \approx \frac{l_a}{2} \sum_{i=1}^n w_i P\left(\frac{l_a}{2} x_i + \frac{l_a}{2}\right) \quad (3.5)$$

โดย $w_i = \frac{2(1-x_i^2)}{(n+1)^2 [P_{n+1}(x_i)]^2}$ และ x_i ได้จากการแก้สมการ $P_n(x_i) = 0$ ซึ่ง

$$P_n(x_i) = \frac{1}{2^n n!} \frac{d^n}{dx_i^n} [(x_i^2 - 1)^n]$$

3.2.2 ค่ากำลังสัญญาณสูงสุดเฉลี่ยตามระยะทางที่คิดรวมผลของดิสเพอร์ชันในกรณีที่ไม่ได้ทำการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณ

สำหรับระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบ ที่ไม่ได้ทำการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณหรือระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบนั้น จะมีการสะสมของดิสเพอร์ชันเป็นระยะทางหลายร้อยกิโลเมตร ลักษณะของกำลังสัญญาณสูงสุดที่เปลี่ยนแปลงไปจะเป็นดังรูปที่ 3.1(c) นั่นคือ จะมีกำลังสัญญาณลดลงในทุกช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณ ถึงแม้ว่ากำลังสัญญาณส่วนหนึ่งจะเพิ่มขึ้นเมื่อผ่านอุปกรณ์ขยายสัญญาณ แต่กำลังของสัญญาณที่ลดไปเนื่องจากผลของดิสเพอร์ชันในเส้นใยแสงยังไม่ได้รับการชดเชย และจะสะสมไปในกำลังสัญญาณในทุกๆ ช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณที่เพิ่มขึ้น ดังค่าที่แสดงไว้ในรูปที่ 3.2



รูปที่ 3.2 กำลังสัญญาณของสัญญาณที่เดินทางในเส้นใยแสงที่ได้รับผลจากทั้งการลดทอนของเส้นใยแสงและดิสเพอร์ชันในระบบที่ไม่ได้ทำการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณ พร้อมสมการแสดงกำลังของสัญญาณ

จากรูปที่ 3.2 ในช่วงอุปกรณ์ขยายสัญญาณช่วงแรก ($0 \leq z \leq l_a$) กำลังสัญญาณขาเข้าของช่วงนี้จะมีค่าเท่ากับ P_0 และเมื่อผ่านเข้าไปในเส้นใยแสง กำลังของสัญญาณจะลดลงตามสมการที่ (3.3) ซึ่งจะทำให้กำลังของสัญญาณแต่ละจุดมีค่าเท่ากับ $P_0 \exp(-\alpha z) \frac{T_0^2}{\sqrt{T_0^4 + \beta_2^2 z^2}}$ และเมื่อสัญญาณผ่านอุปกรณ์ขยายสัญญาณ กำลังของสัญญาณในส่วนที่ลดลงจากการลดทอนของเส้นใยแสงจะได้รับการชดเชย แต่กำลังของสัญญาณในส่วนที่ลดลงจากดิสเพอร์ชันของเส้นใยแสงจะไม่ได้รับการชดเชย ทำให้กำลังของสัญญาณมีค่าเท่ากับ $P_0 \frac{T_0^2}{\sqrt{T_0^4 + \beta_2^2 z^2}}$ โดยที่ $z = l_a$ และจะกลายเป็นกำลังขาเข้าของสัญญาณที่ผ่านไปในช่วงอุปกรณ์ขยายสัญญาณช่วงที่สองต่อไป ($l_a \leq z \leq 2l_a$) และเมื่อสัญญาณเดินทางผ่านเข้าไปในเส้นใยแสงช่วงที่สองนี้ กำลังของสัญญาณจะลดลงตามสมการที่ (3.3) เช่นกัน ซึ่งจะทำให้กำลังของสัญญาณแต่ละจุดมีค่าเท่ากับ $P_0 \exp(-\alpha z) \left(\frac{T_0^2}{\sqrt{T_0^4 + \beta_2^2 z^2}} \right)^2$ และเมื่อสัญญาณผ่านอุปกรณ์ขยายสัญญาณ กำลังของสัญญาณจะมีค่าเท่ากับ $P_0 \left(\frac{T_0^2}{\sqrt{T_0^4 + \beta_2^2 z^2}} \right)^2$ โดยที่ $z = 2l_a$ จะเห็นว่าลักษณะการลดลงของกำลังสัญญาณสูงสุดในทั้งสองช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณที่กล่าวถึงจะเป็นไปตามสมการที่ (3.3) เช่นเดียวกัน แต่กำลังของสัญญาณขาเข้าในทั้งสองช่วงดังกล่าวจะแตกต่างกัน เนื่องจากการสะสมของดิสเพอร์ชันของเส้นใยแสงที่ต่างกัน นั่นคือกำลังสัญญาณขาเข้าของช่วงที่สองจะลดลงจากช่วงแรก $\frac{T_0^2}{\sqrt{T_0^4 + \beta_2^2 z^2}}$ เท่า และลักษณะการลดลงของกำลังสัญญาณจะเป็นเช่นเดียวกันในช่วงต่อไป ดังนั้นค่า \bar{P}_{LD} ในสมการที่ (3.4) ต้องทำการปรับปรุงเพื่อให้สอดคล้องกับลักษณะการเปลี่ยนแปลงตามรูปที่ 3.2 ให้กลายเป็น \bar{P}_{LD_N} ตามสมการที่ (3.6)

$$\bar{P}_{LD_N} = \frac{1}{N_{span} \cdot l_a} \cdot \sum_{n=1}^{N_{span}} \int_0^{l_a} P(z)_{disp} \left(T_0^2 / \sqrt{(T_0^4 + \beta_2^2 z^2)} \right)^{n-1} dz \quad (3.6)$$

โดย N_{span} คือ จำนวนช่วงระหว่างอุปกรณ์ขยายสัญญาณก่อนที่จะทำการชดเชยดิสเพอร์ชันในระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบ และจำนวนช่วงระหว่างอุปกรณ์ขยายสัญญาณก่อนที่จะถึงอุปกรณ์คอนจูเกตสัญญาณในระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ โดยในการหาคำตอบของอินทิกรัล $\int_0^{l_a} P(z)_{disp} \left(T_0^2 / \sqrt{(T_0^4 + \beta_2^2 z^2)} \right)^{n-1} dz$ นั้นต้องใช้วิธีอินทิเกรตแบบเชิงเลข Legendre-Gauss Quadrature เช่นเดียวกันกับการหา $\int_0^{l_a} P(z)_{disp} dz$

3.3 ผลตอบสนองทางความถี่ของความผิดพลาดทางเฟสในระบบการสื่อสารสัญญาณทางแสงที่ใช้การมอดูเลตแบบดิฟเฟอเรนเชียล

ในระบบสื่อสารสัญญาณทางแสงระยะไกล ที่ใช้การมอดูเลตสัญญาณแบบดิฟเฟอเรนเชียล ความผิดพลาดทางเฟสแบบไม่เป็นเชิงเส้นที่เกิดจากปรากฏการณ์เคอร์เป็นปัญหาหลักที่จำกัดสมรรถนะของระบบ การวิเคราะห์ผลตอบสนองทางความถี่ของความผิดพลาดทางเฟสนั้นสามารถทำได้โดยใช้วิธี small signal approximation [22] ซึ่งคือการมอดูเลตคลื่นพาห้ทั้งทาง in phase และ quadrature phase ด้วยสัญญาณขนาดเล็กที่ความถี่ต่างๆ กัน จากการใช้วิธี small signal approximation ร่วมกับการวิเคราะห์การสะสมของสัญญาณรบกวนในระบบเส้นใยแสงภายใต้ผลของปรากฏการณ์เคอร์ [12] จาก [12],[14] เราสามารถคำนวณค่าความผิดพลาดเฟสจากสัญญาณรบกวนของอุปกรณ์ขยายสัญญาณทางแสงซึ่งสะสมสู่ปลายทางแบบไม่เป็นเชิงเส้นอันเนื่องมาจากปรากฏการณ์เคอร์ได้ดังสมการที่ (3.7)

$$\Delta\phi_m = \tan^{-1} \left(\frac{b_m}{\sqrt{P} + a_m} \right) \quad (3.7)$$

โดย $\Delta\phi_m$ คือ ค่าความผิดพลาดเฟสอันเนื่องมาจากสัญญาณรบกวน \bar{P} คือ ค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ย $a_m = \sqrt{B_{(1,1)}(\omega_m)}$, $b_m = \sqrt{B_{(2,2)}(\omega_m)}$ และ B คือ covariance matrix ของสัญญาณรบกวน ที่ภาครับซึ่งสำหรับระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบ สามารถคำนวณได้จากสมการที่ (3.8) และสำหรับระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบสามารถคำนวณได้จากสมการที่ (3.9)

$$B_{DM}(\omega_m) = \frac{S_0}{2} \sum_{k=1}^N [M(\omega_m, l_a)]^{N-k} [M^T(\omega_m, l_a)]^{N-k} \quad (3.8)$$

$$B_{OPC}(\omega_m) = \left(S_0 \sum_{k=1}^{N/2} [M(\omega_m, l_a)]^{\frac{N-k}{2}} [M^T(\omega_m, l_a)]^{\frac{N-k}{2}} \right) + \left(\frac{S_0}{2} [M(\omega_m, l_a)]^{\frac{N}{2}} [M^T(\omega_m, l_a)]^{\frac{N}{2}} \right) - \frac{S_0}{2} \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} \quad (3.9)$$

$$\text{ซึ่ง } M(\omega_m, z) = \begin{bmatrix} \cos(\kappa z) & -\Gamma \sin(\kappa z) \\ \Gamma^{-1} \sin(\kappa z) & \cos(\kappa z) \end{bmatrix} \quad \text{โดยที่ } \Gamma = \sqrt{\frac{\beta_2 \omega_m^2}{(\beta_2 \omega_m^2 + 4\gamma \bar{P})}} \quad \text{และ} \\ \kappa = \frac{\sqrt{\beta_2 \omega_m^2 (\beta_2 \omega_m^2 + 4\gamma \bar{P})}}{2}$$

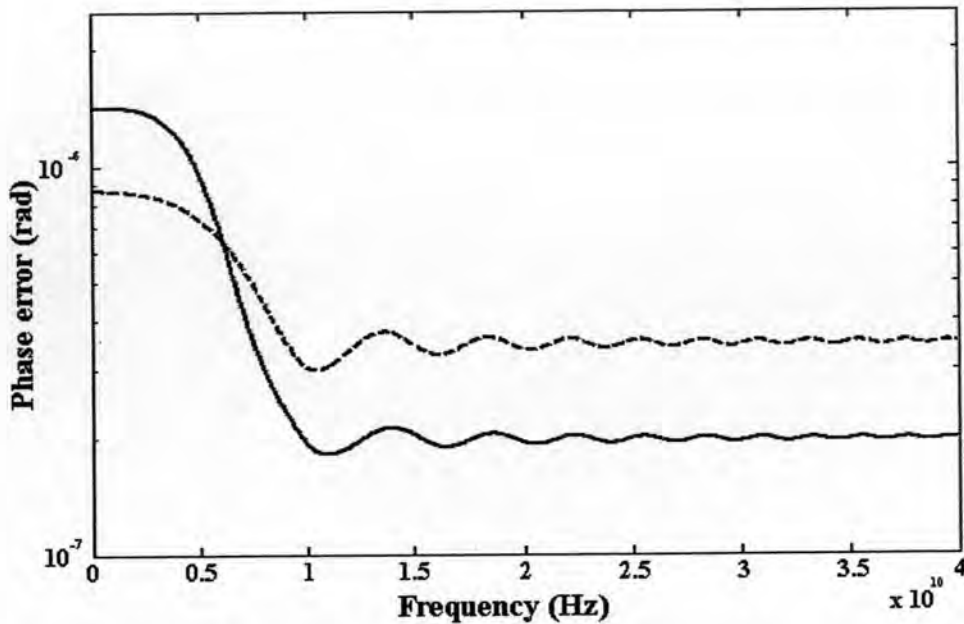
ในสมการที่ (3.8) และ (3.9) S_0 , N และ ω_m คือ power spectral density ของสัญญาณรบกวน จำนวนอุปกรณ์ขยายสัญญาณ และความถี่ที่เลื่อนจากความถี่คลื่นพาห้ตามลำดับ

ในหัวข้อต่อไปจะทำการหาค่าผลตอบแทนของทางความถี่ของความผิดพลาดเฟสทั้งในระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบ และระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ สามารถคำนวณได้จากสมการที่ (3.9) เพื่อทำการวิเคราะห์และเปรียบเทียบความแตกต่างระหว่างค่ากำลังสัญญาณสูงสุดแบบเดิมที่คิดเพียงผลจากการลดทอนของเส้นใยแสงเพียงอย่างเดียว กับค่ากำลังสัญญาณสูงสุดแบบใหม่ที่คิดผลของดิสเพอร์ชันเข้าไปในการคำนวณด้วย

3.4 การเปรียบเทียบระหว่างผลตอบแทนของทางความถี่ของความผิดพลาดทางเฟสที่คำนวณด้วยค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยตามระยะทางที่คิดเพียงผลจากการลดทอนของเส้นใยแสงเพียงอย่างเดียว กับที่คำนวณด้วยค่ากำลังสัญญาณสูงสุดแบบใหม่ที่คิดรวมผลของดิสเพอร์ชัน

เพื่อทำการพิสูจน์ความเหมาะสม และความแม่นยำในการนำไปใช้งานของค่ากำลังสัญญาณสูงสุดเฉลี่ยแบบใหม่ที่ได้นำเสนอขึ้นที่เหนือกว่าค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยแบบเดิมที่คิดเพียงผลของการลดทอนของสัญญาณในเส้นใยแสง ในวิทยานิพนธ์นี้จะทำการหาค่าผลตอบแทนของทางความถี่ของความผิดพลาดเฟสทั้งในระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบ และระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ เพื่อทำการวิเคราะห์และเปรียบเทียบความแตกต่างระหว่างค่ากำลังสัญญาณสูงสุดแบบเดิมที่คิดเพียงผลจากการลดทอนของเส้นใยแสงเพียงอย่างเดียว กับค่ากำลังสัญญาณสูงสุดแบบใหม่ที่คิดผลของดิสเพอร์ชันเข้าไปในการคำนวณด้วย

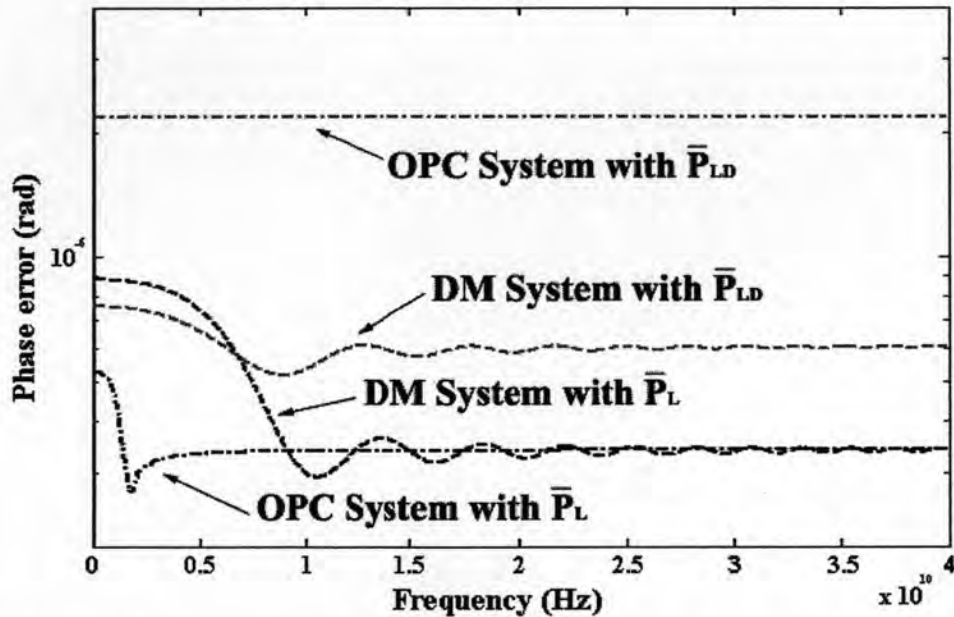
เพื่อคำนวณผลตอบแทนของทางความถี่ของความผิดพลาดเฟสทั้งในระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบ และระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ เรากำหนดให้อุปกรณ์ขยายสัญญาณเป็นชนิด EDFA ซึ่งมีค่า noise figure = 5 dB และ $L_o = 50$ km เส้นใยแสงที่ใช้ส่งสัญญาณนั้นเป็นชนิด Standard single mode fiber (SMF: ITU-T G.652) ซึ่งที่ความยาวคลื่น 1,550 nm นั้นมีค่า $\alpha = 0.2$ dB/km $\beta_2 = -20.78$ ps²/km และสัมประสิทธิ์ความไม่เป็นเชิงเส้น $\gamma_{SMF} = 1.06$ w⁻¹km⁻¹ [23] ระยะทางที่ใช้ในการส่งสัญญาณคือ 5,000 km



รูปที่ 3.3 ตัวอย่างผลตอบสนองของทางความถี่ของความผิดพลาดทางเฟส

ผลตอบสนองของทางความถี่ของความผิดพลาดเฟสที่คำนวณได้จะมีรูปร่างคล้ายคลึงกัน ดังแสดงในรูปที่ 3.3 นั่นคือ ค่าความผิดพลาดเฟสจะมีค่าสูงที่ความถี่ใกล้ความถี่พาห้และจะมีค่าลดลงสู่ค่าหนึ่งเมื่อความถี่สูงขึ้น ดังนั้นในการพิจารณาว่าระบบใดให้คุณภาพสัญญาณที่ดีกว่ากันนั้น สามารถพิจารณาได้ใน 2 กรณี คือ กรณีที่แบนด์วิดท์ของค่าความผิดพลาดเฟสกว้างกว่าแบนด์วิดท์ของสัญญาณ และค่าความผิดพลาดเฟสคงที่ตลอดในแบนด์วิดท์ของสัญญาณนั้น เช่น ถ้าพิจารณาผลตอบสนองของทางความถี่เส้นประในรูปที่ 3.3 ในกรณีที่ส่งสัญญาณด้วยอัตราข้อมูลต่ำกว่า 5 Gbps เป็นต้น ถึงแม้ค่าความผิดพลาดเฟสในช่วงแบนด์วิดท์นั้นจะสูงมากก็ตาม ก็จะไม่ทำให้สมรรถนะของระบบลดลง นั่นเป็นเพราะทุกๆ ส่วนประกอบของสัญญาณจะมีเฟสที่เลื่อนไปเท่ากัน แต่ในกรณีที่แบนด์วิดท์ของความผิดพลาดเฟสแคบกว่าแบนด์วิดท์ของสัญญาณนั้น ให้พิจารณาที่ค่าผลต่างระหว่างค่าความผิดพลาดเฟสสูงสุดกับค่าความผิดพลาดเฟสต่ำสุด ระบบที่มีค่าผลต่างน้อยจะมีสมรรถนะที่ดีกว่าระบบที่มีค่าผลต่างมาก ดังเช่นจากตัวอย่างผลตอบสนองของทางความถี่ของความผิดพลาดทางเฟสในรูปที่ 3.3 จะเห็นว่าแบนด์วิดท์ของค่าความผิดพลาดทางเฟสทั้ง 2 เส้น อยู่ที่ประมาณ 5 GHz ถ้าส่งสัญญาณที่อัตราข้อมูลต่ำกว่า 5 Gbps สัญญาณที่ให้ค่าความผิดพลาดทางเฟสที่เป็นเส้นประจะให้สมรรถนะที่ดีกว่า เนื่องจากค่าความผิดพลาดทางเฟสจะคงที่มากกว่าสัญญาณที่ให้ค่าความผิดพลาดทางเฟสที่เป็นเส้นทึบ และถ้าส่งสัญญาณที่อัตราข้อมูลสูงกว่า 5 Gbps สัญญาณที่ให้ค่าความผิดพลาดทางเฟสที่เป็นเส้นประก็ยังคงให้สมรรถนะที่ดีกว่า เนื่องจากผลต่างระหว่างค่าความผิดพลาดทางเฟสสูงสุดและต่ำสุดน้อยกว่าสัญญาณที่ให้ค่าความผิดพลาดทางเฟสที่เป็นเส้นทึบ ดังนั้นจะสามารถสรุปได้ว่า สัญญาณที่ให้ค่าความ

ผิดพลาดทางเฟสที่เป็นเส้นประให้สมรรถนะที่ต่ำกว่าสัญญาณที่ให้ค่าความผิดพลาดทางเฟสที่เป็นเส้นทึบนั่นเอง

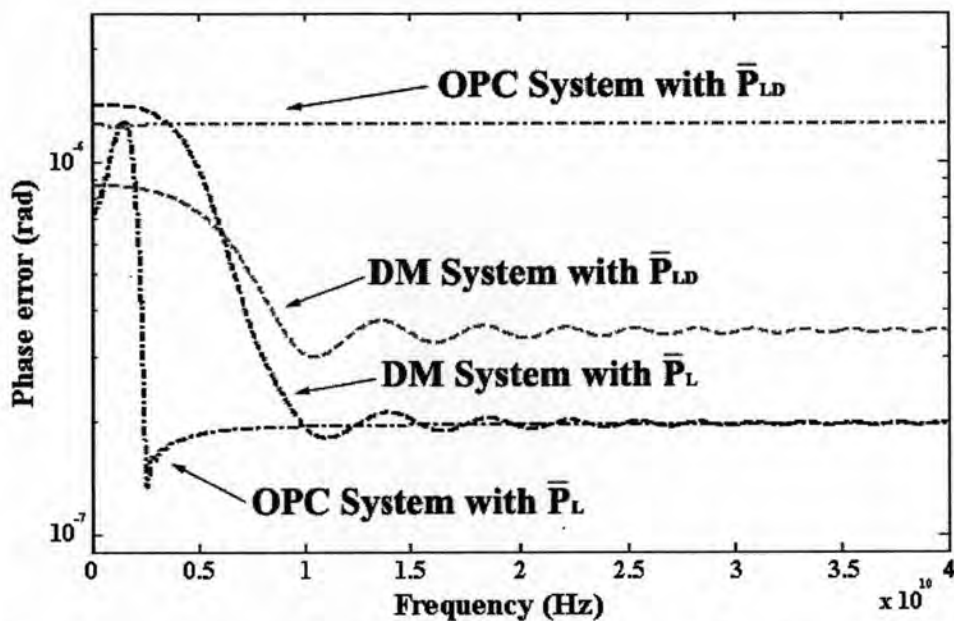


รูปที่ 3.4 ผลตอบสนองทางความถี่ของค่าความผิดพลาดทางเฟสซึ่งแสดงโดยความถี่ที่เลื่อนไป จากความถี่คลื่นพาห้ในกรณีนี้ที่ $P_0 = 1 \text{ mW}$

รูปที่ 3.4 แสดงผลตอบสนองทางความถี่ของความผิดพลาดเฟสที่ใช้ค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยแบบเดิม คือ \bar{P}_L ในการคำนวณทั้งระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบ และระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ แต่ใช้ค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยแบบใหม่ที่คิดรวมผลของดิสเพอร์ชันด้วย คือ \bar{P}_{LD} ในระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบเท่านั้น เนื่องจากระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบที่วิเคราะห์เป็นระบบที่มีการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณ แต่กับระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ ที่ทำการชดเชยดิสเพอร์ชันด้วยอุปกรณ์คอนจูเกตสัญญาณซึ่งวางไว้ที่ระยะทางไกลหลายร้อยกิโลเมตร นั่นคือไม่ได้ทำการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกๆ ช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณ จะใช้ \bar{P}_{LD_N} แทน โดยกำลังสัญญาณขาเข้าที่ใช้มีค่าเป็น 1 mW

เมื่อใช้ \bar{P}_L ในการคำนวณผลตอบสนองทางความถี่ ผลจากการพิจารณาปรากฏว่า เมื่อทำการพิจารณาในกรณีอัตราข้อมูลที่ใช้ในการสื่อสารสัญญาณน้อยกว่า 5 Gbps ระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบจะให้สมรรถนะในการสื่อสารสัญญาณที่ดีกว่าระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ เนื่องจากในช่วงแบนด์วิดท์ของสัญญาณค่าความผิดพลาดของเฟสของระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันจะคงที่ ทำให้ความต่างเฟสของสัญญาณที่ภาครับไม่

เกิดขึ้น แต่เมื่อพิจารณาในกรณีที่มีอัตราข้อมูลที่ใช้ในการสื่อสารสัญญาณค่อนข้างสูง (> 10 Gbps) ระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบจะให้สมรรถนะในการสื่อสารสัญญาณที่ดีกว่าระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบ เนื่องจากค่าความต่างระหว่างค่าความผิดพลาดของเฟสสูงสุดและต่ำสุดน้อยกว่า ทำให้ความต่างเฟสของสัญญาณที่ภาครับน้อยกว่า แต่เมื่อใช้ \bar{P}_{LD} หรือ \bar{P}_{LD-N} ในการคำนวณผลตอบแทนของความถี่แทน \bar{P}_L จะเห็นว่า ผลตอบแทนของความถี่ ซึ่งให้เห็นอย่างชัดเจนว่าระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบให้สมรรถนะในการสื่อสารสัญญาณที่ดีกว่าระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบทุกๆ อัตราข้อมูลที่ใช้ในการสื่อสารสัญญาณ เนื่องจากค่าความผิดพลาดของเฟสมีค่าคงที่ตลอดแบนด์วิธของสัญญาณ

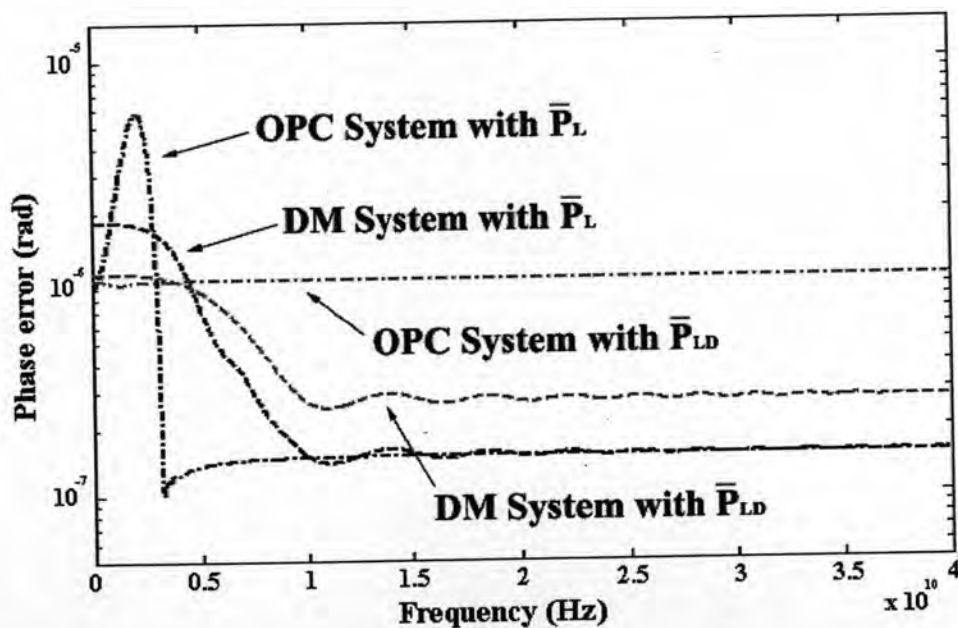


รูปที่ 3.5 ผลตอบแทนของความถี่ของค่าความผิดพลาดทางเฟสซึ่งแสดงโดยความถี่ที่เลื่อนไป จากความถี่คลื่นพาห้ในกรณีที่มี $P_0 = 3$ mW

รูปที่ 3.5 แสดงผลตอบแทนของความถี่ของความผิดพลาดเฟสที่ใช้ค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยแบบเดิม คือ \bar{P}_L ในการคำนวณทั้งระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบและระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ แต่ใช้ค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยแบบใหม่ที่คิดรวมผลของดิสเพอร์ชันด้วย คือ \bar{P}_{LD} คำนวณในระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบเท่านั้น เนื่องจากระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบที่วิเคราะห์เป็นระบบที่มีการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณ แต่กับระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ ที่ทำการชดเชยดิสเพอร์ชันด้วยอุปกรณ์คอนจูเกตสัญญาณซึ่งวางไว้ที่ระยะทางไกลหลาย

ร้อยกิโลเมตร หรือคือไม่ได้ทำการชดเชยดีสเพอร์ชันใดๆ ช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณนั้น จะใช้ \bar{P}_{LD_N} ในการคำนวณแทน โดยกำลังสัญญาณขาเข้าที่ใช้มีค่าเป็น 3 mW

เมื่อใช้ \bar{P}_L ในการคำนวณผลตอบแทนของทางความถี่ ผลจากการพิจารณาเป็นเช่นเดียวกับที่กำลังสัญญาณขาเข้ามีค่าเป็น 1 mW นั่นคือเมื่อพิจารณาที่อัตราข้อมูลในการสื่อสารสัญญาณน้อยกว่า 5 Gbps ระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดีสเพอร์ชันเป็นรายคาบให้สมรรถนะในการสื่อสารสัญญาณที่ดีกว่าระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ แต่เมื่อพิจารณาในกรณีที่อัตราข้อมูลที่ใช้ในการสื่อสารสัญญาณค่อนข้างสูง (> 10 Gbps) ระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบจะให้สมรรถนะในการสื่อสารสัญญาณที่ดีกว่าระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดีสเพอร์ชันเป็นรายคาบ แต่เมื่อใช้ \bar{P}_{LD} หรือ \bar{P}_{LD_N} ในการคำนวณผลตอบแทนของทางความถี่แทน \bar{P}_L จะเห็นว่าการผลตอบแทนของทางความถี่ ซึ่งให้เห็นอย่างชัดเจนว่าระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบให้สมรรถนะในการสื่อสารสัญญาณที่ดีกว่าระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดีสเพอร์ชันเป็นรายคาบทุกๆ อัตราข้อมูลที่ใช้ในการสื่อสารสัญญาณ ซึ่งก็เป็นเช่นเดียวกันกับที่กำลังสัญญาณขาเข้าเป็น 1 mW

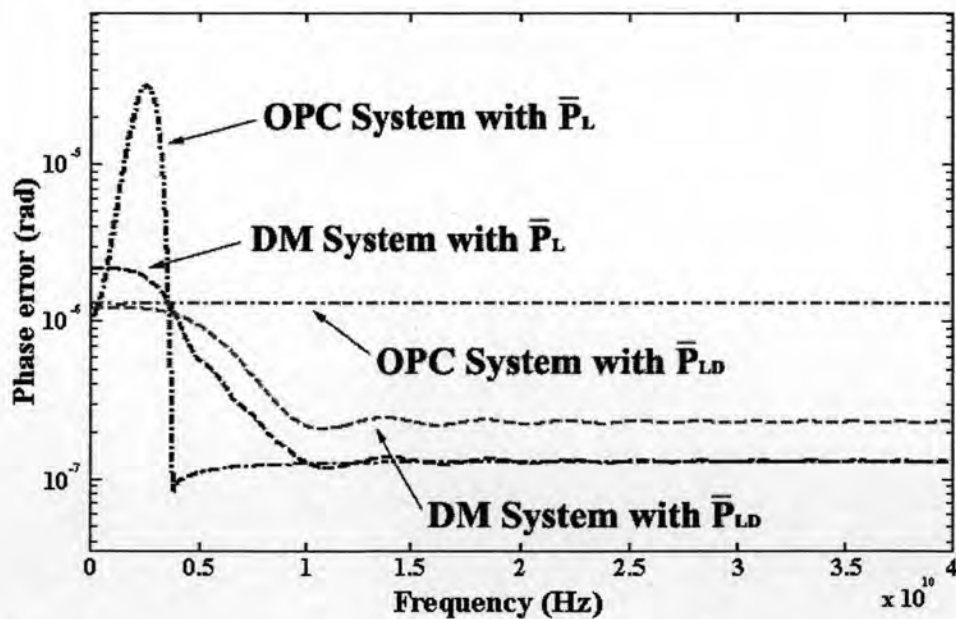


รูปที่ 3.6 ผลตอบแทนของทางความถี่ของค่าความผิดพลาดทางเฟสซึ่งแสดงโดยความถี่ที่เลื่อนไปจากความถี่คลื่นพาห้ในกรณีที่ $P_0 = 5$ mW

รูปที่ 3.6 แสดงผลตอบแทนของทางความถี่ของความผิดพลาดเฟสที่ใช้ค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยแบบเดิม คือ \bar{P}_L ในการคำนวณทั้งระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดีสเพอร์ชันเป็นรายคาบและระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ แต่ใช้ค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยแบบใหม่ที่คิดรวมผลของดีสเพอร์ชันด้วย คือ \bar{P}_{LD} คำนวณในระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดีสเพอร์ชันเป็นรายคาบเท่านั้น

เนื่องจากระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบที่วิเคราะห์เป็นระบบที่มีการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณ แต่กับระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ ที่ทำการชดเชยดิสเพอร์ชันด้วยอุปกรณ์คอนจูเกตสัญญาณซึ่งวางไว้ที่ระยะทางไกลหลายร้อยกิโลเมตร หรือคือไม่ได้ทำการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกๆ ช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณนั้น จะใช้ \bar{P}_{LD_N} ในการคำนวณแทน โดยกำลังสัญญาณขาเข้าที่ใช้มีค่าเป็น 5 mW

เมื่อใช้ \bar{P}_L ในการคำนวณผลตอบแทนของทางความถี่ จะเห็นว่าระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบจะให้สมรรถนะในการสื่อสารสัญญาณที่ดีกว่าระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ ทุกอัตราข้อมูลที่ใช้ในการสื่อสารสัญญาณ เนื่องจากในกรณีที่อัตราข้อมูลที่ใช้ในการสื่อสารสัญญาณต่ำ ค่าความผิดพลาดทางเฟสของระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบจะคงที่ และในกรณีที่อัตราข้อมูลสูงค่าความต่างระหว่างค่าความผิดพลาดทางเฟสของระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบจะน้อยกว่า แต่เมื่อใช้ \bar{P}_{LD} หรือ \bar{P}_{LD_N} ในการคำนวณผลตอบแทนของทางความถี่แทน \bar{P}_L จะเห็นว่า ผลตอบแทนของทางความถี่ ซึ่งให้เห็นอย่างชัดเจนว่าระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบให้สมรรถนะในการสื่อสารสัญญาณที่ดีกว่าระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบทุกๆ อัตราข้อมูลที่ใช้ในการสื่อสารสัญญาณ ซึ่งก็เป็นเช่นเดียวกันกับที่กำลังสัญญาณขาเข้าเป็น 1 mW และ 3 mW



รูปที่ 3.7 ผลตอบแทนของทางความถี่ของค่าความผิดพลาดทางเฟสซึ่งแสดงโดยความถี่ที่เลื่อนไป จากความถี่คลื่นพาห้ในกรณีที่ $P_0 = 7$ mW

รูปที่ 3.7 แสดงผลตอบสนองของทางความถี่ของความผิดพลาดเฟสที่ใช้ค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยแบบเดิม คือ \bar{P}_L ในการคำนวณทั้งระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบและระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ แต่ใช้ค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยแบบใหม่ที่คิดรวมผลของดิสเพอร์ชันด้วย คือ \bar{P}_{LD} คำนวณในระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบเท่านั้น เนื่องจากระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบที่วิเคราะห์เป็นระบบที่มีการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณ แต่กับระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ ที่ทำการชดเชยดิสเพอร์ชันด้วยอุปกรณ์คอนจูเกตสัญญาณซึ่งวางไว้ที่ระยะทางไกลหลายร้อยกิโลเมตร หรือคือไม่ได้ทำการชดเชยดิสเพอร์ชันทุกๆ ช่วงของอุปกรณ์ขยายสัญญาณนั้น จะใช้ \bar{P}_{LD_N} ในการคำนวณแทน โดยกำลังสัญญาณขาเข้าที่ใช้มีค่าเป็น 7 mW

เมื่อใช้ \bar{P}_L ในการคำนวณผลตอบสนองของทางความถี่ ผลจากการพิจารณาเป็นเช่นเดียวกับที่ กำลังสัญญาณขาเข้ามีค่าเป็น 5 mW นั่นคือ ระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบจะให้สมรรถนะในการสื่อสารสัญญาณที่ดีกว่าระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบ ทุกอัตราข้อมูลที่ใช้ในการสื่อสารสัญญาณ แต่เมื่อใช้ \bar{P}_{LD} หรือ \bar{P}_{LD_N} ในการคำนวณผลตอบสนองของทางความถี่แทน \bar{P}_L จะเห็นว่า ผลตอบสนองของทางความถี่ ซึ่งให้เห็นอย่างชัดเจนว่าระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบให้สมรรถนะในการสื่อสารสัญญาณที่ดีกว่าระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบทุกๆ อัตราข้อมูลที่ใช้ในการสื่อสารสัญญาณ ซึ่งก็เป็นเช่นเดียวกันกับที่ กำลังสัญญาณขาเข้าเป็น 1 mW , 3 mW และ 5 mW

จากผลตอบสนองของทางความถี่ของความผิดพลาดทางเฟสของทั้ง 4 กรณี คือ เมื่อกำลังสัญญาณขาเข้ามีค่าเป็น 1 mW, 3 mW, 5 mW และ 7 mW ตามลำดับ จะเห็นว่า เมื่อใช้ \bar{P}_L ในการคำนวณ ผลที่ได้จากการพิจารณาจะแตกต่างกันเมื่ออัตราข้อมูลค่อนข้างสูง (>10 Gbps) และจะสอดคล้องกันเมื่ออัตราข้อมูลต่ำกว่า 5 Gbps ทุกๆ อัตราข้อมูล นั่นคือระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบจะให้สมรรถนะในการสื่อสารสัญญาณที่ดีกว่า แต่ในทางกลับกัน เมื่อใช้ \bar{P}_{LD} หรือ \bar{P}_{LD_N} ในการคำนวณผลตอบสนองของทางความถี่แทน \bar{P}_L จะเห็นว่าทุกๆ ผลตอบสนองของทางความถี่ของความผิดพลาดทางเฟสของทั้ง 4 กรณี ซึ่งให้เห็นอย่างชัดเจนว่าระบบที่ใช้วิธีการคอนจูเกตสัญญาณที่กึ่งกลางระบบจะให้สมรรถนะในการสื่อสารสัญญาณที่ดีกว่าระบบที่ใช้วิธีการชดเชยดิสเพอร์ชันเป็นรายคาบ

จากผลการวิเคราะห์ที่ได้ในบทนี้ก็พอจะชี้ให้เห็นได้แล้วว่าค่ากำลังสัญญาณเฉลี่ยตามระยะทางที่คิดรวมผลของดิสเพอร์ชันในการคำนวณนั้นให้ความแน่นอนในการวิเคราะห์ระบบ แต่อย่างไรก็ตามก็ยังไม่สามารถสรุปได้แน่นอนว่าค่ากำลังเฉลี่ยแบบใหม่ให้ค่าที่ถูกต้อง แม่นยำเหมาะสมหรือไม่ ดังนั้นในบทต่อไป จึงต้องทำการจำลองระบบโดยคอมพิวเตอร์เพื่อพิสูจน์ และ

ยืนยันความเหมาะสม และแม่นยำของค่ากำลังเฉลี่ยแบบใหม่ที่คิดรวมผลของดิสเพอร์ชันในการ
คำนวณ